- Prije nego što kompjuterski bazirani VI instrument može mjeriti fizički signal iz vanjskog okružaja, senzor ili transdjuser mora konvertovati taj signal u električni signal bilo naponski ili strujni.
- Ovi uredjaji se tipično spajaju direktno na interni bas PC računara putem plagljivog slota (AT/ISA, EISA, PCI, PCI Express). Sa DAQ uredjajima, hardware konvertuje ulazni signal u digitalni signal koji se šalje računaru.
- Isti uredjaj može izvršiti mnoštvo mjerenja jednostavno mjenjajući softwaresku aplikaciju koja čita podatke. Dakle, osim upravljanja, mjerenja i prikazivanja podataka, korisnikova aplikacija za računarski bazirani DAQ sistem takodjer ima ulogu firmwarea.
- Za razliku od samostalnih mjernih instrumenata, koristimo pomoćne module (accessories), da kondicioniramo signale, prije nego što ih plugin DAQ modul konvertuje u digitalnu formu. Software kontrolira DAQ sistem prikupljajući sirove podatke, analizirajući podatke i prikazujući rezultate.
- Naredna slika prikazuje dvije opcije DAQ sistema. U opciji A, plagljivi DAQ uredjaj je rezidentan u računaru. U opciji B, DAQ uredjaj je vanjski.



Uloga softwarea

Računar prima sirove podatke. Software preuzima ove podatke i prikazuje ih u formi koju korisnik može razumjeti. Software manipulira podatcima tako da se mogu pojaviti ili kao prikaz na grafu ili chartu, ili u izvještaju. Software takodjer kontrolira DAQ sistem, informišući DAQ uredjaj kada da prikuplja podatke, kao i sa kojih kanala da prikuplja podatke.

Tipično, DAQ software uključuje drajvere i aplikacioni software. Drajveri su specifični za svaki DAQ uredjaj ili tip uredjaja i uključuju set komandi koje uredjaj prihvaća. Aplikacioni software (kao naprimjer LabView), šalje komande na drajvere, da bi naprimjer prikupljali podatke sa termoelementa, i vratili mu te podatke, i nakon toga ih analizira i prikazuje prikupljene podatke.

LabView DAQ VI šalju callove na NI-DAQ aplikacioni programski interfejs (API). NI-DAQ API sadrže alate i bazne funkcije koje interfejsiraju sa DAQ hardwareom.

Primjeri koje ćemo pokazati pokazuju kako praviti mjerenja koristeći multifunkcionalni ulazno –izlazni tip DAQ uredjaja (MIO – multifunctional I/O). Ovi primjeri su bazirani na korištenju DAQ VI-jeva iz verzije LabView 6.0. i 7.0

U verziji Labview 7.0 NI je uveo DAQ Asistent Express VI da se grafički konfigurišu kanali ili najčešći slučajevi funkcija mjerenja.

Korištenjem DAQ Assistant Express VI na blok dijagram možemo konfigurirati kanale i taskove za korištenje sa NI-DAQmx akvizicijom podataka.

Ni-DAQmx je programski interfejs za komuniciranje sa uredjajima za akviziciju podataka (Daq uredjajima).
 Možemo koristiti DAQ Asistent Express VI da kontroliramo uredjaje koji su podržavani od strane NI-DAQmx.

NI-DAQmx task je kolekcija jednog ili više kanala, tajminga, trigerovanja, i drugih karakteristika koje su relevantne za sam task akvizicije. Konceptualno task predstavlja samo mjerenje ili generaciju signala kojeg želimo realizirati.

Naprimjer, mi možemo konfigurisati kolekciju kanala za analogne ulaze. Nakon kreiranja taska, nema potrebe da individualno konfigurišemo kanale da bi izvršili operacije uvodjenja analognih signala, nego samo da pristupimo tasku. Nakon kreiranja taska, možemo dodati ili ukloniti kanale

 Za kontinualno mjerenje ili generiranje signala, potrebno je postaviti while konturu oko DAQ Assistant Expres VI.

Kako mjeriti istosmjerni (DC) napon

- Uobićajeni tipovi DC signala koje treba mjeriti u inženejrskoj praksi su : signali sa transmitera pritiska , temperature, nivoa, sile, itd. (svi standardni 4-20 mA signali konvertovani u naponski signal 1-5 V).
- Da bi poboljšali tačnost većine mjerenja, koristićemo kondicioniranje signala. Ovo uključuje manipuliranje sa signalom koristeči i hardware i software. Uobićajene metode softwareskog kondicioniranja uključuju usrednjavanje, filtriranje, i linearizaciju.
- Uobićajene hardwareske metode kondicioniranja uključuju pojačanje signala, kompenzaciju hladnog kraja (za termoelemente), pobudjivanje senzora (RTD mjerenje temeperature, ili napajanje Wheastonovog mosta sa strain gauge senzorima), te filtriranje.

Jednostavni akvizicioni sistem





Slika pokazuje tipični dijagram ožičenja za anemometar sa izlaznim opsegom signala od 0 do 10 V, koji korespondira brzini vjetra od 0 do 200 mph. To znači da u softwareu, trebaćemo skalirati podatke po slijedećoj formuli :

Očitanje anemometra(V) x 20 (mph/V) = brzina vjetra (mph)



- Mi možemo pojednostaviti ovaj blok dijagram koristeći DAQ imenovane kanale (DAQ Named Channels –DNC).
- . Ovo pojednostavljuje blok dijagram, pošto DAQ imenovani kanal ima informaciju o uredjaju , kanalu, pojačanju i jednačini za skaliranje. Ponovno, AI Sample Channel prikuplja jednu vrijednost analognog signala, ali u ovom slučaju VI vraća odmah brzinu vjetra u inženjerskoj jedinici.



NI-DAQmx metod u LabView 7.0

Kod ovog metoda DAQmx *Create Virtual Channel VI*, koristi *Physical Channel* da kreira virualni kanal analognog naponskog ulaza. Opseg napona je 0-10V. *DAQmx Read VI* čita po jedan sampl sa jenostrukog kanala, kao što se vidi sa slijedeće slike:



Naredna slika pokazuje akvizicioni sistem za mjerenje brzine vjetra sa dodatkom softwareskog usrednjavanja.





Pošto mi usrednjavamo u softwareu, hardwaresko ožičenje se neće mjenjati. Blok dijagram na slijedećoj slici pokazuje software za mjerenje srednje brzine vjetra ako koristimo imenovani DAQ kanal (DNC – DAQ named channel). Kako smo već rekli, DNC memorira informaciju o uredjaju, kanalu, pojačanju i skaliranju.



Jedan čest razlog usrednjavanja je i da se eliminairaju šumovi od 50 ili 60 Hz iz napona napajanja mreže. Ako koristimo brzinu skaniranja koja je cjelobrojni multipl perioda šuma, šum iz napajanja će biti eliminiran. Jedan primjer koji radi i za šumove i 50 i 60 Hz je da skaniramo sa 300 skanova u sekundi, i onda urednjavamo sa 30 tačaka.

NI-DAQmx metod

- Naredni blok dijagram koristi NI-DAQmx Vi-jeve da izvrši usrednjavanje signala.
- Blok dijagram koristi Analog Wfm 1Chan Nsamp instancu od DAQmx Read VI da prikupi višestruke vrijednosti sa jednostrukog kanala.
- DAQmx Read VI, čita 1000 samplova sa virtualnog kanala kojeg je kreirao DAQmx Create Virtual Channel VI.
- Nakon ovoga kao i u prethodnom slučaju implementacije sa tradicionalnim NI-DAQ Vi-evima kao kod LabView 6.0, koristi se VI blok Mean VI da usrednji ovih 1000 samplova dobijenih od DAQmx Read VI.



Kako mjeriti naizmjenični (AC) napon

Ako želimo koristiti relacije koje vrijede za DC (istosmjerna) kola i kod mjerenja naizmjeničnog napona , onda je potrebni izračunati njegovu efektivnu vrijednost Vrms (root mean square) tj. srednje kvadratnu vrijednost.

LabView omogućava lako mjerenje srednje kvadratne vrijednosti. Naredna slika pokazuje akvizicioni sistem za mjerenje Vrms



Jedna prednost korištenja Basic Averaged DC-RMS VI je da može napraviti dobru procjenu sa najmanjom kolićinom podataka. U skladu sa Nyquistovim kriterijem, moramo prikupljati sa brzinom koja je najmanje dva puta veća od brzine signala koji se prikuplja, da bi dobili pouzdane frekventne podatke.

NI-DAQmx metod za mjerenje AC napona

Blok dijagram na narednoj slici koristi NI-DAQmx Vi-ajeve da prikupi očitanja AC napona. DAQmx Create Virtual Channel VI kreira virtualni kanal da prikupi naponski signal. DAQmx Timing VI je setovan na Sample Clock sa konačnim modom sampliranja. Broj uzoraka po kanalu i brzina uzorkovanja odredjuju koliko samplova po kanalu treba prikupiti i sa kojom brzinom. Pošto se u ovom primjeru zahtjeva 20.000 samplova, sa brzinom od 20 Ksamplova/sec, akvizicija traje 1 sec. i završi se.

DAQmx Read VI mjeri 20,000 naponskih uzoraka i vraća ovaj valni oblik ka Basic Averaged DC-RMS VI, koji procjenjuje DC RMS vrijednosti valniog oblika.



Naredna slika pokazuje blok dijagram za mjerenje Vrms koristeći IVI klasu drajverskih VI.



Kako mjeriti strujni signal

Kkoristimo transmiter sa standardnim strujnim signalom 4-20 mA da mjerimo nivo u posudi. Slika pokazuje akvizicioni sistem koji može biti korišten da ovo mjeri.



Pošto je strujni signal 4-20 mA a Rp je 249 Ω, V je u opsegu od 0.996 V do 4.98 V, što je unutar opsega DAQ uredjaja.



Koristeći DNC



Kako mjeriti otpornost



Mjerenje temperature









Single Point Thermocouple Measurement VI : examples\daq\ solution\transduc.llb **Primjeri osciloskopskih mjerenja** Kako mjeriti maximum, minimum i peak-to-peak napone



Kako mjeriti frekvenciju i period repetitivnog signala

Za ovaj primjer, treba da imamo repetitivni signal. Naš mjerni sistem je sličan onom za mjerenje minimuma, maximuma i peak-to-peak vrijednosti samo što je na instrumentu izabrano mjerenje frekvencije.Moramo voditi računa o Nyquistovom kriteriju, tj. ako želimo da mjerimo signal frekvencije od 100 Hz, treba nam brzina sampliranja od najmanje 200 S/s. U praksi, oćekuje se da brzina sampliranja bude 5 do 10 puta veća od oćekivane frekvencije koja se mjeri.



Osim brzine sampliranja, treba da odredimo i broj samplova koje treba prikupiti. Tri ciklusa moraju biti akvizirana. U slučaju 100 Hz, ako je brzina sampliranja 500 S/s , potrebno je da prikupimo 15 tačaka. Ovo je zbog toga što sampliramo sa oko 5 puta većom brzinom od frekvencije signala. dakle treba nam 3 x 5 = 15 samplova.

Broj tačaka koje prikupljamo odredjuje broj frekventnih "korpi" ("bins") u koje podatci upadaju. Sa više korpi , frekvencija koju mjerimo može se uklopiti u jednu korpu umjesto u nekoliko. Veličina svake korpe je brzina samplovanja podijeljena sa brojem prikupljenih tačaka. Ako sampliramo sa sa 500 S/s , i prikupimo 100 tačaka, imaćemo korpe u intervalu od 5 Hz.
VI Extract Single Tone koristi podatke iz tri dominantne korpe da odredi frekvenciju. Pravilo je da sampliramo 5 do 10 puta brže od frekvencije signala, i da prikupimo 10 ili više ciklusa.



Primjer mjerenja frekvencije i perioda sa filtriranjem

Frekventne komponte ispod Nyquistove frekvencije će se pojaviti tamo gdje i treba na njihovim vrijednostima. Frekventne komponente iznad Nyquistove.frekvencije pojaviće se aliasirane izmedju 0 i Nyquistove frekvencije. Aliasirana komponenta je apsolutna vrijednost razlike izmedju aktuelne komponente i najbližeg cjelobrojnog multipla brzine sampliranja.

 $|800 - (2 \cdot 500)| = 200 Hz$

Jedan način da eliminiramo aliasirane komponente je da koristimo analogni hardwareski filter prije digitalizacije i analize za sadržaj frekvencije. Ako želimo da ovo filtriranje realizujemo u softwareu, moramo prvo samplirati pri brzini koja je dovoljno vellika da korektno predstavi najveću frekventnu komponentu koja je sadržana u signalu.

Predpostavimo sada da je frekvencija koju pokušavamo da mjerimo je oko 100 Hz. Koeistićemo niskopropusni Butterworth-ov filter sa frekvencijom odsjecanja (cutoff frequency – fc) setovanom na 250 Hz. Ovo će filtrirati frekvencije iznad 250 Hz i propustiti frekvencije ispod 250 Hz.



Specifikacije IIR filtera na prednjem panelu, za izbor dizajn parametara za filter.

IR Inter specifications			
Filter topology			
Butterworth			
Order			
\$5			
Filter type			
Lawpass			
Lower cut-off frequency (Hz)			
\$250.00			
Upper cut-off frequency (Hz)			
🛢 16.34k			
Passband ripple (dBpeak-peak)			
\$25.00m			
Stopband attenuation (dB)			
€ 92.00			

IID filter energifications

Vezija sa IVI VI-jevima



DAQ VI u LabView (Verzija 6.0)

Paleta Functions>> Data Acquisition sadrži 6 subpaleta, koje sadrže različite klase DAQ VI. Ove DAQ Vi su klasifikovane kako slijedi:

• VI Analognih ulaza

VI Analognih izlaza

• VI Digitalni I/O

• VI Brojača (Counters)

- VI kalibracija i konfiguracija
- VI za kondicioniranje signala

Organizacija DAQ Vi-ajeva

- Intermediate VI (srednje VI)
- Utility VI (pomoćne VI)
- Advanced VI Easy Vi (lagane VI)
- (napredne VI)

Easy VI izvršavaju jednostavne DAQ operacije i tipično su smještene u prvom redu palete DAQ VI. Možemo izvršavati ove VI sa prednjeg panela ili ih koristiti kao subVI u drugim aplikacijama.

Intermediate (srednje) VI

Srednje VI imaju više hardwareske funkcionalnosti i efikasnosti u razvoju aplikacija nego Easy VI. Srednje VI sadrže grupe Advanced VI, ali koriste manje parametara i nemaju neke od naprednijih mogućnosti.

Utility (Pomoćne) Vi

Pomoćne VI, koje se mogu naći u mnogim subpaletama DAQ paleta, su takodjer Vi srednjeg (intermediate) nivoa, iimaju više hardwareske funkcionalnosti i efikasnosti u razvoju aplikacija nego Easy VI.

Advanced (Napredne) VI

Napredne VI su najniži nivo interfjsa ka DAQ drajverima. Vrlo malo aplikacija zahtjeva korištenje naprednih VI. Napredne VI daju na izlazu najveći obim statusne informacije od DAQ drajvera. Treba koristiti napredne VI, kada Easy VI ili srednje VI nemaju ulaze koji su potrebni da bi se kontrolisala neka nestandardna DAQ funkcija.

Polimorfične DAQ VI

Neke od DAQ VI su polimorfične. One prihvataju ili vraćaju podatke u različitim formatima. Na primjer, Easy Analog Input VI može vratiti podatke bilo u obliku valnog oblika ili kao varijablu polja (array) sa skaliranim vrijednostima. Po defaultu, Polymorfic Analog Input VI vraćaju podatke kao valni oblik.

Primjer akvizicije sa pojediančnim tačkama

Kontrolni element valnog oblika se može koristiti sa analognim izlazom kao na narednom blok dijagramu. VI Sine Waveform generira sinusni valni oblik. VI AO Generate Waveform šalje valni oblik na uredjaj.:



Ekstrakcija komponenti akviziranog valnog oblika



Adresiranje kanala, porta i brojača

- VI analognih ulaza i izlaza imaju parametar kanala (channels), gdje možemo specificirati kanale sa kojih VI čita ili na koje piše. VI digitalnih ulaza i izlaza ima slićan parametar koji se zove lista digitalnog kanala (digital channel list), a ekvivalentna vrijednost se zove lista brojača (counter list) za brojačku VI.
- Svaki kanal kojeg specificiramo u parametru channels postaje član grupe. Za svaku grupu, možemo prikupljati ili generirati podatke na kanalima koji su izlistani u grupi.
- VI skaniraju (za vrijeme akvizicije) ili ažuriraju (za vrijeme generisanja), ove kanale u redoslijedu u kojem su navedeni u listi.
- Da bi se izbrisala grupa, treba poslati prazan channels parametar i broj grupe ka VI, ili doznačiti novi channels parametar za grupu. Korisnik može mjenjati grupe samo na nivou Advanced VI. Channels kod Analognih i digitalnih VI je DNC (DAQ name channel) kontrolni element.

Adresiranje po imenu kanala (channel name addressing)

Ako koristimo DAQ Channels Wizard da konfiguršemo analogne i digitalne kanale, možemo adresirati ove kanale po imenu iz channels parametra u LabView. Channels može biti array varijabla stringova, ili u slučaju Easy VI, skalarni string kontrolni element, kao što je pokazano na narednoj slici.



Ako imamo channels array varijablu, možemo koristiti po jedan ulaz kanala za svaki element polja, specificirati cijelu listu u jednom elementu, ili koristiti bili koju kombinaciju ova dva metoda. Ako unesemo u channels višestruka imena kanala , moramo konfigurisati sve kanale u listi za isti DAQ uredjaj. Ako konfigurišemo kanale sa imenima : temperatura i pritisak, obadva su mjerena sa istim DAQ uredjajem.Možemo specificirati listu kanala u jednom elementu razdvajajući ih sa zarezima, naprimjer: temperatura, pritisak.

Ako konfigurišemo kanale sa imenima : temp1, temp2, temp3, možemo specificirati opseg kanala razdvajajući ih sa kolonom, naprimjer: temp1: temp3.

Kod specificiranja imena kanala, spelovanje i razmaci su važni, ali veliko ili malo slovo nije važno (nije case sensitive).Kada koristimo imena kanala, nema potrebe da ožićavamo device, input limits ili input config ulazne parametre.

LabView će ignorisati device ulaz kada se koriste imena kanala.

Adresiranje broja kanala (channel number addressing)

Ako ne koristimo imena kanala da bi adresirali kanale, možemo ih adresirati sa brojem kanala u channels parametru. Channels može biti bilo koja varijabla polja sa string elementima, ili kod Easy VI, skalar string kontrolni element. Ako imamo channels polje, možemo koristiti jedan ulaz kanala po svakom elementu polja, cijelu listu u jednom elementu ili kombibaciju prva dva.

Ako imamo kanale 0,1 i 2 možemo specificirati listu kanala, u jednom elementu, odvajajući individualne kanale sa zarezom, : 0,1,2. Ili kao opseg 0 : 2.

Channel String Array Control
Channel String Array Control
Channel String Array Control
Channel String Control 0:2
Channel String Control 0, 1, 2

Setinzi za granične vrijednosti.

Setinzi za granične vrijednosti su minimalne i maksimalne vrijednosti koje analogni signali mogu poprimiti. Par graničnih vrijednosti može biti jedinstven za svaki analogni ulaz i/ ili izlaz.

Svaki par graničnih vrijednosti formira klaster. Limiti za analogne izlaze imaju i trečeg člana a to je referentni napon. Zbog jednostavnosti, LabView definiše ove granične vrijednosti kao par vrijednosti. LabView koristi polje ovih klastera da doznači granične vrijednosti kanala u channel string polju.

LabView koristi polje stringova da specificira koji kanali pripadaju grupi. LabView takodjer doznačuje sve kanale izlistane u channels polju i iste setinge u odgovarajućem limit settings klaster polju. Naredna slika ilustrira jedan ovakav slučaj:



Ako limit settings klaster polje ima manje elemenata nego channel string polje, LabView doznačava svima preostalim kanalima granične vrijednosti sadržane u zadnjem ulazu u limit settings klaster polju. Naredna slika ilustrira ovaj slučaj:



Drugi DAQ VI parametri

Ulaz device na VI-jevima za analogne I/O, digitalne I/O i brojače, specificira broj DAQ konfiguracionog softwarea koji je doznačen za taj DAQ uredjaj. Software doznačava jedinstveni broj za svaki DAQ uredjaj. Parametar device obićno se pojavljuje kao ulaz u konfiguracionu VI. Drugi česti parametar konfiguracione VI je task ID, koji doznačava specifičnu I/O operaciju koji se koristi kroz čitav tok programa.

Neko DAQ Vi-jevi izvršavaju samo konfiguraciju uredjaja ili I/O operaciju, dok drugi izvršavaju obadvoje, tj. i konfiguraciju i operaciju. Neke od ovih VI koje realizuju obadvije funkcije imaju ulaz iteration.



VI Analognih ulaza organiziraju svoje podatke po kolonama. Svaka kolona sadrži podatak sa jednog kanala, tako da selektirajuči kolonu, mi selektiramo i kanal. Selektirajući red mi selektiramo skaniranu vrijednosti podataka u datom trenutku po svim kanalima. Ovaj način uredjenja se naziva uredjenje po koloni (column major order).

scan 🗐	sc0, ch0	sc0, ch1	sc0, ch2	sc0, ch3
channel 👿	sc1, ch0	sc1, ch1	sc1, ch2	sc1, ch3
	sc2, ch0	sc2, ch1	sc2, ch2	sc2, ch3
	sc3, ch0	sc3, ch1	sc3, ch2	sc3, ch3

Da bi konvertovali podatke sa uredjenjem po redu, treba koristiti funkciju Transpose 2D array koja je raspoloživa u Functions>>Array paleti. Možemo takodjer transponovati podatke u polju za graf, klikajući desnim tasterom na graf i izabirući **Transpose Array** iz pop-up menija

Da bi izvadili jedan kanal iz 2D polja uredjenog po koloni, treba koristiti funkciju *Index Array*, koja je raspoloživa u Functions>Array paleti. Selektiramo kolonu (tj. kanal) na taj način što ćemo ožičiti selekciju sa indeksnim ulazom na dnu lijevo, i funkcija Index Array će proizvesti cijelu kolonu podataka kao 1D polje

slici:



Baferi analognih izlaza koji sadrže podatke za više od jednog kanala su takodjer 2D polja uredjena po koloni. Da bi se kreirala takva varijabla polja, potrebno je prvo urediti izlaz iz svakog izlaznog kanala kao 1D polje.

Nakon toga treba selektirati funkciju Build Array na paleti Functions>>Array & Cluster. Zatim je potrebno ožičiti svako 1D polje na terminal Build Array da se kombinuju ova polja u jedinstven red 2D polje sa uredjenjem po redu (major row). Nakon toga koristimo funkciju Transpose 2D array da konvertujemo polje uredjeno po redu u polje uredjeno po koloni.



Ovako uredjeno polje je sada spremno da se upiše na AO Write VI

Karakteristike DAQ modula Analogni ulazi

Analogni signali mogu biti grupisani u tri kategorije: DC, vremenski i frekventni domen.



Tipovi analognih signala

- u odnosu na šta se signal referencira?
- Kako brzo signal varira u vremenu
- Brzina uzorkovanja koju koristimo zavisi od tipova osobina koje pokušavamo da nadjemo u valnom obliku signala koji uzorkujemo. Naprimjer, ako pokušavamo da otkrijemo kratki impuls u vremenskom domenu, moramo uzorkovati dovoljno brzo da ne propustimo impuls. Vrijeme izmedju sukcesivnih skaniranja mora biti manje od perioda impulsa. Ako uz to želimo da izmjerimo i vrijeme porasta impulsa, moramo samplirati sa još većom brzinom, koja zavisi od toga kako brzo impuls raste.

Ako mjerimo frekventne karakteristike valnog oblika, često ne moramo uzorkovati tako brzo kao kod mjerenja u vremenskom domenu. U skladu sa Nyquistovim kriterijem, moramo uzorkovati sa brzinom koja je veća od dvostruke maksimalne frekvencije komponente u signalu da bi dobili tačnu informaciji o frekvenciji signala kojeg mjerimo. Frekvencija koja je jednaka polovini brzine samplovanja se naziva Nyquistova frekvencija. Signali se pojavljuju u dva oblika : referencirani i ne referncirani izvori signala. Referencirani izvori signala se nazivaju uzemljeni signali, a ne referencirani signali se nazivaju plivajući (floating) signali. Uzemljeni izvori signala Plivajući (flaoting) izvor signala









Opseg uredjaja (device range)



Opseg se odnosi na minimalni i maksimalni nivo signala koji ADC može digitizirati. 3 bitni ADC, pokazan na lijevom dijelu slike, ima 8 digitalnih podjela, u opsegu od 0 do 10 V. Ako izaberemo opseg od -10.00 do 10.00 V, kao što je pokazano na desnom dijelu slike, isti ADC sada dijeli opseg od 20 V u osam podjela. Najmanji detektabilni napon se povećava sa 1.25 V na 2.5 V, i imamo manje tačnu predstavu signala.

Postavne vrijednosti granica signala



Koristeći 3 bitni ADC i opseg uredjaja od 0.00 do 10.00 V, vidimo efekat postavljanja graničnih vrijednosti izmedju 0 i 5 V i 0 i 10 V. Sa granicamo od 0 do 10 V, ADC koristi samo 4 od 8 digitalnih podjela u konverziji. Ako koristimo granice od 0 do 5 V, ADC sada ima pristup do svih 8 digitalnih segmenata. Ovo će učiniti digitalnu predstavu signala tačnijom.

Razmatranja o selekciji opsega analognog ulaza

opseg uredjaja

Širina koda= -----

2rezoluciju

Naprimjer, 12 bitni DAQ uredjaj sa 0 do 10 V ulaznim opsegom detektuje 2.4 mV promjenu, dok isti uredjaj sa -10 do 10 V ulaznog opsega detektuje promjenu od 4.8 mV.

Što je manja širina koda, biće tačnije mjerenje.

Mi moramo takodjer da znamo da li je naš signal jednopolaran ili bipolaran. Jednopolarni signali su signali ćiji je opseg od 0 do pozitivne vrijednosti (naprimjer, 0 do 5 V).

Bipolarni signali su signali ćiji opseg je od negativne do pozitivne vrijednosti (naprimjer – 5 do 5 V).

Da bi se postigla manja širina koda, kada je signal unipolaran, treba specificirati da je opseg uredjaja unipolaran. Ako je opseg signala manji od opsega uredjaja, treba postaviti granične vrijednosti koje tačnije odražavaju opseg signala. Naredna tabela pokazuje kako širina koda od 12 bita DAQ uredjaja varira sa opsegom uredjaja i graničnim vrijednostima, pošto granične vrijednosti automatski podese pojačanje na uredjaju.

Limit Settings	Precision ¹
0 to 10 V	2.44 mV
0 to 5 V	1.22 mV
0 to 2.5 V	610 μV
0 to 1.25 V	305 µV
0 to 1 V	244 μV
0 to 0.1 V	24.4 μV
0 to 20 mV	4.88 μV
-5 to 5 V	2.44 mV
-2.5 to 2.5 V	1.22 mV
-1.25 to 1.25 V	610 μV
-0.625 to 0.625 V	305 μV
-0.5 to 0.5 V	244 μV
-50 to 50 mV	24.4 μV
-10 to 10 mV	4.88 μV
-10 to 10 V	4.88 mV
-5 to 5 V	2.44 mV
-2.5 to 2.5 V	1.22 mV
-1.25 to 1.25 V	610 μV
-1 to 1 V	488 μV
-0.1 to 0.1 V	48.8 μV
–20 to 20 mV	9.76 μV
	Limit Settings 0 to 10 V 0 to 5 V 0 to 2.5 V 0 to 1.25 V 0 to 1.25 V 0 to 1 V 0 to 0.1 V 0 to 20 mV -5 to 5 V -2.5 to 2.5 V -1.25 to 1.25 V -0.625 to 0.625 V -0.625 to 0.625 V -0.5 to 0.5 V -50 to 50 mV -10 to 10 mV -10 to 10 V -5 to 5 V -2.5 to 2.5 V -1.25 to 1.25 V -1 to 1 V -0.1 to 0.1 V -20 to 20 mV

¹ The value of 1 Least Significant Bit (LSB) of the 12-bit ADC. In other words, the voltage increment corresponding to a change of 1 count in the ADC 12-bit count.
Kod DAQ uredjaja postoji tri načina konfigurisanja uredjaja da konvetuje signal:

- Diferencijalni,
- referencirani jednostruki (referenced single ended)
 - nereferencirani jednostruki (NRSE)
 - Diferencijalni mjerni sistem



- Općenito, diferencijalni mjerni sistem se preferira pošto on odbacuje ne samo greške indukovane sa konturom umašenja (ground loop induced), nego takodjer šum koji se kupi iz okoline. Treba koristiti diferencijalni mjerni sistem kada svi ulazni signali ispunjavaju slijedeće kriterije:
- nisko nivovski signali (naprimjer , manje od 1 V)
- * dugi ili neširmovani kablovi i ožičenja koji prolaze kroz okruženje sa mnogo šumova.
- Svaki od ulaznih signala zahtjevaju odvojenu referentnu tačku prema masi ili povratnom signalu
- Idealni sistem diferencijalnog mjerenja očitava potencijalnu razliku izmedju njegova dva terminala, (+) i (-) ulaza. Svaki napon koji je prisutan na ulazima instrumentalnog pojačala u odnosu na masu pojačala se naziva common-mode napon. Idealni diferencijalni mjerni sistem potpuno odbacuje (tj. ne mjeri), napone common-moda.



Referencirani jednostruki (single ended) mjerni sistem (RSE)



RSE mjerni sistem se koristi da mjeri plivajući signal, pošto on umašuje signal u odnosu na uzemljenje. Treba koristiti ovaj mjerni sistem samo onda kada trebamo jednostruki (single ended –SE) a naš uredjaj ne radi sa NRSE mjerenjem.

Nereferencirani jednostruki (SE) mjerni sistem (NRSE)

DAQ uredjaji često koriste varijantu RSE mjerne tehnike poznatu kao NRSE mjerni sistem. Kod NRSE mjernog sistema, sva mjerenja se vrše u odnosu na zajedničku referencu, pošto su svi ulazni signali već umašeni. Na slici je NRSE mjerni sistem gdje AISENSE je zajednička referenca a AIGND je sistemska masa. Svi signali moraju djeliti zajedničku referencu u AISENSE.



- Jednostruke konfiguracije dozvoljavaju dva puta više mjernih kanala i prihvatljive su kada amplituda induciranih grešaka je manja od zahtjevane tačnosti podataka.
- Koriste se jednostruka mjerenja kada svi ulazi ispunjavaju slijedeće kriterije:
- visoko nivovski signali (normalno iznad 1 V)
- kratki ili propisno oklopljeni (širmovani) kablovi odnosno ožičenje se koristi koje prolazi kroz sredinu bez mnogo šuma.
- Svi signali mogu djeliti zajedničku referencu na izvoru signala Adresiranje kanala s AMUX-64T
- AMUX-64T vanjski multiplekser proširuje broj analognih ulaznih signala koje DAQ uredjaj može da mjeri. Korisnik može priključiti 1, 2, ili 4 AMUX-64T modula na DAQ uredjaj. Broj AMUX modula se postavlja u okviru konfiguracije uredjaja sa Measurement & Automation Explorerom. Svaka 4 kanala na AMUX modulu su multipleksirana na jedan kanal DAQ uredjaja.
- U LabView, svaki kanal sa DAQ pločice korespondira sa 4 AMUX kanala na svakom AMUX-u. Naprimjer, sa jednim AMUX-64T, kanalni string 0:1 prikuplja podatke sa AMUX kanala od 0 do 7, itd.

Korisnik može prikupljati podatke sa jednog AMUX-64T kanala koristeći kanalni string Amy!x, gdje x definira broj kanala a y definira broj željenog AMUX-a.
(tako je y=1 ako imamo samo jedan AMUX konfigurisan). Naprimjer AM3!8 će vratiti kanal 8 na trečem konfigurisanom AMUX-64T.

Primjeri akvizicije analognih signala

Primjer ove akvizicije je dat u examples\daq\analogin\analogin.llb u primjeru Acquire 1 Point from 1 Channel VI

Višekanalni, jednostruki analogni ulaz

Kod višestrukih kanala, sa jednotačnim očitanjem, LabView vraća vrijednosti nekoliko kanala odjedanput. DAQ uredjaj izvršava skaniranje kroz sve specificirane kanale i vraća njihove vrijednosti kada završi.

Easy I/O VI, AI Sample Channels, prikuplja pojedinačne vrijednosti više kanala. AI Sample Channels VI izvršava jednu A/D konverziju na specificiranim kanalima i vraća skalirane vrijednosti u valnom obliku.



Naredna slika pokazuje simplificirani blok dijagram za nebaferovane aplikacije. LabView poziva AI Config VI, koja konfiguriše kanale, selektira input limits (high limit i low limit ulaze kod Easy VI-jeva) i generira taskID.
Program prenosi taskID i klaster greške na AI Single Scan VI, koja vraća podatke u polju (po jednu tačku za svaki specificirani kanal).



U primjeru: Cont Acq&Chart (immediate) VI u Functions>>Data Acquisition>>Analog input se vidi kako programirati AI Config i AI Single Scan Vi-jeve da izvršavaju niz jednostrukih skanova koristeći softwaresko tajmiranje (while loop), i procesiranje svakog skana.

- Da bi pozvali Al Config VI samo jedanput treba je staviti van While konture u programu. Al Config VI konfiguriše kanale, selektira high i low granice, generiše taskID
- Nakon toga Al Config VI prenosi taskID i klaster greške u While konturu. LabView poziva Al Single Scan VI da izvede skan i prenese povratne podatke na My Single-Scan Processing VI.
- Ovaj primjer koristi softwareski tajmiranu (pomoću metronoma) akviziciju. Sistemski sat može biti prekinut od strane interakcije sa korisnikom, tako da ako nam nije potrebna precizna brzina akvizicije, treba koristiti ovo softwaresko tajmiranje akvizicije.

Korištenje softwareski tajmirane analogne I/O kontrolne konture

- Sa softwareski tajmiranim analognim kontrolnim konturama brzina analogne akvizicije i posljedično brzina kontrolnih kontura su kontrolisani sa softwareskim tajmerom kao što je naprimjer: Wait Until Next ms Multiplier tajmerom.
- Akvizicija se izvršava za vrijeme svake iteracije konture kada Al Single Scan Al se poziva i kontrolna kontura se izvršava jedanput za svaki interval vremena.

Osim interakcije sa korisnikom, i veliki broj prednjih panela sa velikim grafičkim indikatorima kao što su chartovi i grafovi utiču na brzinu kontrolnih kontura. Osvježavanje ekrana monitora interaptira sistemski sat , koji kontroliše brzinu kontura. Zbog toga treba držati broj ovih chartova i grafova na minimumu kada koristimo softwareski tajmirane upravljačke konture.

(Vidjeti Analog IO Control Loop (immed) VI , u examples\ daq\ analog_io\analog_io.llb , kao primjer softwareski tajmiranih upravljačkih kontura.)

Pošto je iteracioni terminal spojen sa Al Read One Scan i AO Write One Update VI-jevima, aplikacija konfiguriše DAQ uredjaj za analogni ulaz i izlaz samo na prvoj iteraciji.

Brzina konture kao i brzina akvizicije je specificirana sa loop rate. Razlog zašto actual loop period je važan je zbog toga što interakcija sa korisnikom će uticati na brzinu konture i akvizicije.

Korištenje hardwareski tajmiranih analognih I/O kontrolnih kontura

Za precizniji tajming kontrolnih kontura akvizicije i precizniju brzinu skaniranja analognih ulaza, treba koristiti hardwareski tajmirane kontrolne konture.

- Vidjeti: Analog IO Control loop (hw timed) VI u direktoriju : examples\ daq\analog_io\analog_io.llb za primjer hardwareski tajmirane , ne baferovane kontrolne konture.
- Sa hardwareski tajmiranim kontrolnim konturama, akvizicija neće biti prekidana interakcijom sa korisnikom. Kod ovakvog tajminga, analogni ulaz se automatski stavlja u FIFO bafer DAQ uredjaja sa intervalom koji je odredjen sa brzinom skaniranja analognog ulaza. Korisnik može sinhronizovati svoj dijagram kontrolne konture sa ovom preciznom brzinom analognog skaniranja ulaza, time što će stalno pozivati Al Single Scan VI da iščitava najstarije podatke iz FIFO bafera.
- Al Single Scan VI će se vratiti ćim slijedeći skan je prikupljen od strane DAQ uredjaja. Ako se pohrani više od jednog skana u FIFO bafer DAQ uredjaja, kada se pozove Al Single Scan VI, tada LabView nije bio sposoban da se nosi sa brzinom akvizicije. Korisnik može ovo detektovati tako što će nadzirati podatke zaostale u izlazu u Al Single Scan VI.
- Softwareski overhead spriječava da se nosimo sa brzinom hardwareski tajmirane brzine konture. Kada se ovo desi, Boolov indikator *loop too slow* će biti setovan TRUE u Analog IO Control loop (hw timed) VI.

- Al Start VI počinje analognu akviziciju sa parametrom loop rate (scan brzinom). Pri prvoj iteraciji , Al Single Scan VI čita najnovije podatke u FIFO baferu.
- Ako više od jedne vrijednosti je pohranjeno u FIFO bafer DAQ uredjaja kada ga iščitavamo, aplikacija nije bila u stanju da se drži sa brzinom akvizicije u upravljačkoj konturi, i mi smo propustili jedan interval kontrolne konture. Ovo će voditi ka pojavi greške, što će završiti konturu i akviziciju.

Poboljšanje performanse upravljačke konture

- Postoje neka razmatranja koja treba provesti ako planiramo da imamo i druge VI-jeve koji se izvršavaju paralelno sa hardwareski tajmiranom upravljačkom konturom. Kada pozovemo Al Single Scan VI u hardwareski tajmiranoj kontrolnoj konturi, VI ćeka sve do sljedećeg skana prije nego što se vrati sa podatcima, što znači da CPU ćeka unutar NI-DAQ drajvera, sve dok se skan ne prikupi.
- Kao posljedica ovoga, ako pokušamo da izvršavamo druge LabView Vi-jeve, oni mogu da se izvršavaju sporije ili sa prekidima. Korisnik može reducirati ovaj problem sa uvodjenjem softwareskog kašnjenja, sa Wait (ms) VI, na kraju konture nakon što upišemo vrijednosti analognih izlaza. Sada druge LabView VI-jevi i konture se mogu izvršiti za vrijeme ovog vremena.

Druga dobra tehnika je da se polira (izabira) analogni ulaz bez ćekanja u drajveru. U tom slućaju možemo postaviti AI Single Scan VI time limit in sec na 0. Nakon toga, VI čita FIFO bafer DAQ uredjaja i vraća se odmah, bez obzira da li je slijedeći skan prikupljen.

Al Single Scan VI scaled data izlazna varijabla polja je prazna, ako skan nije bio još prikupljen. Polirati za analogni ulaz koristeći Wait (ms) ili Wait Until Next ms Multiple zajedno sa Al Single Scan VI u While konturi unutar dijagrama upravljačke konture.

Postaviti vrijeme ćekanja manje od intervala kontrolne konture (najmanje upola). Ako scaled data izlazno polje nije prazno izaći iz konture polinga , šaljući scaled data polje i izvršavajući ostatak dijagrama upravljačke konture.

Ovaj metod ne vraća podatke ćim je skan bio prikupljen, kao u prethodnom primjeru, nego daje dovoljno vremena za druge VI-jeve da se izvrše. Ovaj metod je dobra tehnika za balansiranje opterećenja CPU izmedju nekoliko kontura i VI-jeva koji se izvršavaju paralelno.

(Pogledati primjere u examples\daq\solution\control.llb za analizu opisanog).

Baferovana akvizicija valnih oblika

Jedan način da se prikupljaju višestruki podatci sa jednog ili više kanala je da se koriste nebaferovani metodi koji su ranije opisani u ovom poglavlju, na repetitivan način.

Medjutim, prikupljanje jedne po jedne tačke sa jednog ili više kanala jedno za drugim je vrlo neefikasno i vremenski konzumirajuće. Takodjer sa ovom metodom akvizicije, mi nemamo tačnu kontrolu nad vremenom izmedju svakog sampla i kanala. Zbog toga možemo koristiti bafer podataka u memoriji računara da efikasnije prikupljamo podatke.

Ako želimo da prikupimo više od jednog očitanja sa više od jednog kanala, potrebno je prikupljati podatke kao valne oblike. Postoje dvije tehnike baferovane akvizicije valnih oblika koje možemo koristiti , zavisno od toga šta želimo činiti sa podatcima nakon akvizicije:

- jednostavna baferovana akvizicija,
- akvizicija sa kružnm baferom.

- Korištenje jednostavnih bafera za prikupljanje valnih oblika sa DAQ ulaznim VI
- Sa baferovanim I/O , LabView prenosi podatke uzete u vremenskim intervalima od DAQ uredjaja na bafer podataka u memoriji. U okviru VI, mi moramo specificirati broj uzoraka koje treba uzeti i broj kanala sa kojih LabView će uzimati samplove. Iz ovih informacija, LabView alocira bafer u memoriji da pohrani broj tačaka podataka jednak broju uzoraka po kanalu pomnožen sa brojem kanala. Kako se akvizicija podataka nastavlja bafer se puni sa podatcima. Medjutim , podatci neće biti dostupni sve dok LabView ne prikupi sve samplove.
- Kada je akvizicija završena, podatci u baferu mogu biti analizirani , pohranjeni na disk ili prikazani na ekranu u okviru VI.

Prikupljanje jednog valnog oblika

Najlakši način da se prikupi jednostruki valni oblik sa jednog kanala je da se koristi Al Acquire Waveform VI, kao što je pokazano na narednoj slici:



Prikupljanje višestrukih valnih oblika

- Mi možemo prikupiti više od jednog valnog oblika sa drugom Easy Analog Input Vi, i to Al Acquire Waveforms. Ova VI takodjer ima minimalan skup ulaza, ali dozvoljava da se očita više od jednog kanala i vraća polje valnih oblika sa svim kanalima koje je očitala.
- Da bi se pristupilo ili kontrolisao pojedinačni valni oblik, treba indeksirati polje valnih oblika sa funkcijom Indeksa polja (Index Array function), ili koristiti ulazno indeksiranje na For ili While konturi.
- VI na narednoj slici prikuplja valne oblike sa višestrukih kanala i crta valne oblike na grafu. Dodatno, funkcija indeksa polja, pristupa prvom valnom obliku u polju i šalje ga na filter, koji šalje valni oblik na drugi graf.



Channels ulaz za AI Acquire Waveform VI, ima pull down meni, gdje možemo izabrati kanal iz liste konfigurisanih imena kanala. Mi možemo takodjer postaviti high limit i low limit ulaze za sve kanale na istu vrijednost. Kao i druge Easy VI, mi ne možemo koristiti nikakve napredne (advanced) programske osobine sa ovom VI.

Možemo prikupiti višestruke valne oblike koristeći srednje (Intermmediate) VI. Srednje VI obezbjedjuju više kontrole nad procesom akvizicije, kao naprimjer da možemo da čitamo bilo koji dio bafera.

Primjer na narednoj slici gdje je Acquire N Scans VI, koja se može naći u examples\daq\analogin\analogin.llb.

Sa srednjim VI za analogne ulaze, moramo ožičiti taskID da bi identificirali DAQ operaciju da obezbjedimo da se VI-jevi izvršavaju u korektnom redoslijedu.



- Sa ovom VI, moćemo ne samo konfigurisati trigerovanje, kuplovanje, akviziciju, tajming, vadjenje podataka, i dodatni hardware, nego takodjer kontrolisati kada se svaki korak akvizicionog procesa pojavi.
- Sa Al Config Vi, mi možemo konfigurisati različite parametre akvizicije, kao što su kanali koje treba očitati i veličinu bafera koju treba koristiti. U Al Start VI, korisnik specificira parametre korištene u programu da starta akviziciju, kao što je broj skanova koji će prikupiti, brzinu pri kojoj VI uzima podatke, i setinge trigera. U Al Read VI, korisnik specificira parametre da izvadi podatke iz bafera akviziranih podataka.
- Za mnoge DAQ uredjaje, isti ADC sampluje mnoge kanale umjesto samo jednog. Maksimalna brzina sampliranja po kanalu je maksimalna brzina uredjaja podjeljena sa brojem kanala.

Primjeri Jednostavno baferovane akvizicije sa iscrtavanjem

Naredna slika pokazuje kako se može koristiti Al Acquire Waveform VI da se prikupe dva valna oblika na kanalima 0 i 1 , i onda prikažu valni oblici na posebnim grafovima. Ovaj tip VI je koristan za poredjenje dva ili više valnih oblika ili za analizu kako signal izgleda prije i poslije prolaska kroz sistem. U ovom primjeru, 1000 skanova na kanalu 0 i 1 su uzeti pri brzini od 5000 skanova u sekundi. Actual scan period izlaz se pokazuje u aktuelnoj vremenskoj bazi na X osi grafova.



Pogledati primjer u VI Acquire N Scans example u examples \daq\ analogin\analogin.llb. Analogni ulaz sa jednostavnim baferom i višestrukim startovima Kao primjer možemo koristiti Acquire N-Multi-Start VI u examples \daq\ analogin\analogin.llb.

Jednostavno baferovani analogni ulaz sa upisivanjem podataka u spreadsheet fajl.

Ako želimo da upisujemo prikupljene podatke u fajl, postoji mnogo formata fajlova u kojima možemo pohraniti podatke. Spreadsheet format fajla se koristi najčešće pošto ga možemo očitavati koristeći većinu aplikacija spreadsheetova za kasnije iscrtavanje u grafu i analizu. U LabView mi možemo koristiti VI-jeve da pošaljemo podatke u fajl u spreadsheet formatu ili iščitati ih iz takvog fajla.

Možemo naći ove Vi-jeve u Functions>>File I/O paleti i u Functions>>Waveform>>Waveform File I/O paleti .

VI koji se koristi u ovom primjeru je Export Waveforms to Spreadsheet File VI , koji je pokazan na narednoj slici:



U ovom primjeru, srednja (Intermmediate) VI analognog ulaza prikuplja polje valnih oblika, grafuje podatke, i kreira spreadsheet fajl koji sadrži podatke.

Korištenje kružnog bafera za pristup podatcima za vrijeme akvizicije

Možemo primjeniti jednostavne tehnike baferovanja u mnogim DAQ aplikacijama, ali postoje neke aplikacije gdje ove tehnike nisu adekvatne. Ako želimo da gledamo, procesiramo, ili logujemo dijelove podatka kako su prikupljeni, ne treba koristiti ove jednostavne tehnike baferovanja.
Za ove tipove aplikacija, treba uspostaviti kružni bafer, da bi pohranili prikupljene podatke u memoriju.

Koristeći kružni bafer, mi možemo setovati uredjaj da kontinualno prikuplja podatke u pozadini (background) dok LabView vadi prikupljene podatke.



Kružni bafer se razlikuje od jednostavnog bafera po tome kako LabView postavlja podatke u njega i vadi ih iz njega. Kružni bafer se puni sa podatcima, isto kao i jednostavni bafer. Medjutim, kada dodje do kraja bafera, on se vraća na početak i puni ponovo isti bafer. To znači da se podatci mogu čitati kontinualno u kompjutersku memoriju, ali samo definirana kolićina memorije može biti korištena.

- VI mora da vadi podatke iz bafera u blokovima, iz jedne lokacije u baferu, dok podatci ulaze u bafer u drugoj lokaciji, tako da nepročitani podatci se ne prepisuju sa novim podatcima. Pošto je potrebno održavati bafer, možemo koristiti samo srednje i napredne VI-jeve za ovaj tip akvizicije podataka.
- Dok kružni bafer radi dobro u mnogim aplikacijama, postoje dva moguća problema koja se mogu pojaviti sa ovim tipom akvizicije: VI može pokušati da vadi podatke iz bafera brže nego što se oni prikupljaju, ili VI ne vadi podatke iz bafera dovoljno brzo prije nego što LabView prepiše podatke u baferu sa novim.
- Kada VI pokušava da čita podatke iz bafera koji još nisu bili ni prikupljeni, LabView će čekati za podatke koje naša VI zahtjeva da se prikupe, i onda će vratiti te podatke.
- Ako naša VI ne čita podatke iz kružnog bafera dovoljno brzo, VI šalje natrag grešku, saopštavajući korisniku da neki podatci mogu biti prepisani i izgubljeni.

Kontinualno prikupljanje podataka sa višestrukih kanala

- Mi možemo prikupljati kontinualno vremenski samplirane podatke sa jednog ili više kanala sa srednjim Vi. (Primjer : Acquire & Process N Scans VI u examples \daq\ analogin\analogin.llb.)
- U ovom primjeru imamo ulaze za setovanje kanala, velićine kružnog bafera, brzine skaniranja, broj samplova koje treba izvaditi iz kružnog bafera.
- VI defaultira u input buffer size od 2000 samplova i 1000 number of scans to read at a time, što znači da VI čita u polovini bafera podataka, dok VI puni drugu polovinu bafera sa novim podatcima.
- Ako ne vadimo podatke iz kružnog bafera dovoljno brzo, podatci koje nismo pročitali biće prepisani sa novim podatcima. Mi možemo riješiti ovaj problem sa podešenjem jednog od slijedećih parametara:

Input buffer size, scan rate, ili number of scans to read at a time.

Ako naš program prepiše preko podataka u baferu, tada podatci dolaze u bafer brže nego što ih naša VI može čitati i sve prethodne baferovane podatke, i Labview vraća kod greške. – 10846 overWriteWrror.

Ako povećamo velićinu bafera tako da mu treba duže vremena da se napuni, naša VI će imati više vremena da pročita podatke iz njega.

Ako usporimo scan rate, reduciramo brzinu pri kojoj se bafer puni, i to takodjer daje programu više vremena da izvadi podatke. Možemo takodjer povečati number of scans to read at a time. Ovo vadi više podataka iz bafera svaki put i efektivno reducira broj puta koliko treba da pristupimo baferu prije nego on postane pun. Treba provjeriti izlazni scan backlog da bi vidjeli koliko vrijednosti podataka ostaje u kružnom baferu nakon čitanja. Pošto se koriste srednje VI, mi možemo takodjer kontrolisati i druge parametre kao što je trigerovanje, kuplovanje, i dodatni hardware.

Asinhrona kontinualna akvizicija koristeći DAQ pojavljivanja (occurences) Glavna prednost prikupljanja podataka kao što je opisano u prethodnoj sekciji je u slobodi manipuliranja sa podatcima izmedju poziva ka Al Read VI.

Jedino ograničenje je u tome što je akvizicija sinhrona. To znači da , jednaput kada pozovemo AI Read VI, mi ne možemo izvršiti bili kakav drugi task sve dok AI read VI ne povrati prikupljene podatke. Ako je naš DAQ uredjaj još uvjek zaposlen sa skupljanjem podataka, mi ćemo morati čekati ne radeći ništa dok se ne završi VI. Na jednoj višestaznoj (multithreaded) platformi kao što je Windows, ovo ograničenje

može biti prevazidjeno sa alokacijom dodatnih threadova, ili mjenjajući preferirani izvršni sistem djelova naše aplikacije. Možemo prikupiti asinhrono i kontinualno podatke sa više kanala koristeći iste srednje DAQ VI, dodavajući DAQ pojavljivanja (occurences). (vidjeti VI Cont Acq&Chart (Async Occurence) VI u examples \daq\ analogin\analogin.llb)

- Ovaj primjer koristi DAQ Occurence Config VI i Wait on Occurence funkciju da kontroliše očitanja. Prvi DAQ Occurence Config VI setuje DAQ Event.
- DAQ Event će postaviti pojavljivanje svaki put kada broj skanova koji je prikupljen je jednak vrijednosti opšte vrijednosti A, gdje je A opšta vrijednost number of scans to read at a time.
- Unutar While Loop, Wait on Occurence funkcija spava u pozadini, sve dok izabrani DAQ Event se ne desi.
- Timed out izlaz iz Wait on Occurence funkcije je ožičen na selekcioni terminal Case strukture koja uključuje AI Read VI. Ovo znači da AI Read nije pozivan sve dok number of scans to read at a time nije bio prikupljen.
- Rezultat je da While Loop efektivno stavljena u stanje spavanja, pošto mi ne pokušavamo da pročitamo podatke sve dok ne znamo da su prikupljeni. Ovo oslobadja thread izvršenja da može da radi ostale taskove dok mi ćekamo na DAQ Event (dogadjaj).
- Ako DAQ Occurence istekne vremenski (time out), tada će izlazna vrijednost za timed-out izlaz biti TRUE, i Al Read neće biti nikada pozvan.
- Kada je akvizicija kompletirana, DAQ pojavljivanje (occurence) se poziva opet da počisti sva pojavljivanja.

Primjer analognog ulaza sa kružnim baferom

Jedina razlika izmedju aplikacija sa jednostavnim baferima i aplikacija sa kružnim baferom u blok dijagramu je vrijednost number of scans to acquire ulaza kod Al Start VI. Moramo pozivati Al Read Vi uzastopno da bi izvadili podatke.

Analogni ulaz sa Baznim kružnim baferom

- Naredni primjer je VI koja donosi podatke iz kanala pri brzini od 1000 samplova /sec, u bafer koji može držati 4000 samplova. Ovaj tip primjera može biti prikladan ako hoćemo da gledamo podatke iz kanala u dužem periodu vremena , ali ne možemo da pohranimo sve podatke odjednom u memoriju.
- Al Config VI postavlja specifikaciju kanala i velićinu bafera , zatim Al Start VI inilijalizira prikupljanje podataka u pozadini (background), pri specificiranoj brzini.
- Unutar While Loop, AI Read Vi ponovljivo čita blokove podataka iz bafera velićine jednake ili 1000 skanova ili velićine od scan backlog zavisi šta je veće.
- VI ovo realizuje koristeći Max&Min funkciju da odredi koja je veća od dvije vrijednosti. Korisnik nema potrebe da koristi Max& Min funkciju na ovaj način da bi aplikacija radila, ali ova funkcija pomaže da kontrolišemo velićinu od scan backloga, koji ustvari označava koliko samplova je preostalo u baferu. Ova VI kontinualno čita i prikazuje podatke iz kanala 0 sve dok se ne pojavi greška ili dok ne kliknemo na Stop taster.



Primjeri drugih analognih ulaza sa kružnim baferom

- VI u direktoriju examples\daq\ analogin\analogin.llb i u direktoriju examples\daq\ analogin\strmdisk.llb su primjeri analognih ulaza sa kružnim baferom kao što su :
- Cont Acq& Chart (buffered) VI demonstrira analogni ulaz sa kružnim baferom slićno prethodnom primjeru, ali ova VI uključuje i druge ulaze na prednjem panelu.
- Cont Acq& Graph (buffered) VI je slićna sa prethodnom izuzev što VI prikazuje podatke u grafu valnog oblika.
- Cont Acq to File (binary) VI prikuplja podatke putem analognog ulaza sa kružnim baferom i pohranjuje ih u specificirani fajl kao binarne podatke. Ovaj proces se često naziva "streaming na disk".

- Cont Acq to File (scaled) VI je slićna prethodnoj binarnoj VI, sa izuzetkom da ova Vi piše prikupljene podatke u fajl kao skalirane naponske signale a ne kao binarne vrijednosti.
- Cont Acq to Spreadsheet File VI kontinualno očitava podatke koje LabView prikuplja u kružni bafer i pohranjuje ove podatke u specificirani fajl u spreadsheet formatu.

Kontrola akvizicije sa trigerima

- Akvizicija pojedinačnih vrijednosti i valnih oblika u prethodnom odjelu, starta u slućajnim trenutcima vremena, relativno u odnosu na podatke. Medjutim, ponekada treba da postavimo start akvizicije u tačno odredjenom trenutku vremena. Jedan primjer za ovo ako bi željeli da testiramo odziv nekog uredjaja
- kojeg testiramo na impulsnu ulaz. Ovaj impulsni ulaz se onda može takodjer koristiti da kaže DAQ uredjaju da starta prikupljanje podataka. Bez ovog ulaza, moramo startati prikupljanje prije nego što primjenimo test impuls.
- Ovo je neefikasno korištenje memorije računara i prostora na disku, pošto moramo alocirati i koristiti više memorije nego što je neophodno. Jedanput, podaci koje trebamo za analizu bit će negdje na početku bafera, drugi put na kraju.
- Možemo startati akviziciju na bazi uslova ili stanja analognog ili digitalnog signala koristeći tehniku trigerovanja.
- U opštem slučaju, triger je bilo koji dogadjaj koji starta prokupljanje podataka.

Hardwareski i softwareski trigering.

U okviru LabView mi možemo koristiti softwareski trigering da startamo akviziciju ili koristiti vanjski uredjaj da izvrši hardwaresko trigerovanje.

Hardwaresko trigerovanje

Hardwaresko trigerovanje dozvoljava nam da postavimo vrijeme starta akvizicije i prikupljamo podatke u poznatom trenutku vremena , relativno u odnosu na trigerski signal. Vanjski uredjaji proizvode ove hardwareske trigerske signale. U LabView specificiramo uslove trigerovanja koji moraju biti dostignuti prije nego što akvizicija započne. Kada su uslovi ispunjeni, akvizicija počinje. Mi možemo takodjer analizirati podatke prije trigera.

Postoje dva tipa hardwareskih trigera: digitalni i analogni. Digitalno trigerovanje

Digitalni triger je obićno TTL signal koji ima dva diskretna nivoa: niski i visoki.

Kod promjene sa jedne vrijednosti na drugu, kreira se digitalna ivica. Postoje dva tipa ivica: rastuća i opadajuća. Možemo postaviti da analogna akvizicija starta kao rezultat rastuće ili opadajuće ivice od digitalnog trigerskog signala.

Obićno, digitalni trigerski signali su povezani na :

STARTTRIG*, EXTTRIG*, DTRIG, EXT TRIG IN, ili PFI pinove DAQ uredjaja.. Pinovi STARTTRIG* i EXTTRIG* koji imaju zvjezdicu nakon njihovog imena, prihvataju opadajuču ivicu signala kao triger.



Naredna slika pokazuje kako digitalni triger radi za prikupljanje podataka poslije trigerovanja (post triggered). Vanjski uredjaj šalje triger, ili TTL signal, na DAQ uredjaj. Čim DAQ uredjaj primi signal, i trigerski uslovi su zadovoljeni, uredjaj će početi sa prikupljanjem podataka.

Naprimjer sa NI DAQ uredjajem NI 406X, impulsi za start trigera se mogu generisati eksterno ili interno. Slijedeći izvori se mogu koristiti:

- softwareski start triger
- externi triger



Primjeri sa digitalnim trigerovanjem

Pogledati VI Acquire N Scans Digital Trig u examples\daq\ analogin\analogin.llb kao primjer digitalnog trigerovanja.

Ova VI koristi srednje (intermmediate VI) da izvrši baferovanu akviziciju, gdje LabView pohranjuje podatke u memorijski bafer za vrijeme akvizicije. Nakon što je akvizicija kompletna, VI vadi podatke iz memorijskog bafera i prikazuje ih na ekranu.

Mi moramo konfigurisati uredjaj sa uslovima pri kojima će startati akviziciju.

Naprimjer, mi možemo izabrati da tip trigera bude Boolean i postavljen na START OR STOP TRIGGER. Izabrati START & STOP TRIGGER samo onda kada imamo dva trigera: start i stop.

- Nadalje, ako koristimo DAQ uredjaj sa PFI linijama, (naprimjer E seriju NI DAQ modula), možemo specificirati uslove trigerskog signala u trigger channel kontrolnom elementu u okviru analog chann & level klastera.
- Možemo prikupiti podatke i prije i poslije digitalnog trigerskog signala. Ako pretrigger scans je veći od 0, uredjaj će prikupljati podatke prije nego što su trigerski uslovi zadovoljeni. On će zatim oduzeti vrijednost pretrigger scans od number of scans to acquire da odredi broj skanova koje će prikupiti nakon što su trigerski uslovi zadovoljeni.
- Ako je pretrigger scans 0, tada ćemo prikupiti number of scans to acquire nakon što su trigerski uslovi zadovoljeni.
- Prije nego što starta prikupljanje podataka, korisnik mora specificirati trigger edge ulaz, takodjer može specificirati vrijednost za time limit, tj. maksimalno vrijeme koje će Vi čekati za triger i zahtjevane podatke.
- Primjer Acquire N Scans Digital Trig VI, drži podatke u memorijskom baferu sve dok uredjaj ne kompletira akviziciju. Broj podataka koje treba prikupiti mora biti relativno mali da bi mogao da stane u memoriju.

Analogno trigerovanje

Treba spojiti analogni trigerski signal na analogne ulazne kanale, na iste one kanale gdje spajamo i analogne ulaze. DAQ uredjaj nadzire analogni trigerski kanal sve dok trigerski uslovi nisu zadovoljeni. Korisnik konfiguriše DAQ uredjaj da ćeka na odredjeni uslov analognog ulaznog signala, kao što je naprimjer nivo signala ili nagib (rastuči ili opadajući). Kada uredjaj identificira uslov trigerovanja , on starta akviziciju.

Analogni triger je setovan da starta akviziciju na rastuči nagib signala, kada on dostigne iznos od 3.2 V.



Slijedeća slika ilustrira analogni triger za post-trigersku akviziciju koristeći vremensku liniju (timeline). Korisnik konfiguriše DAQ hardware u LabView da počne uzimati podatke kada je dolazni signal na rastučoj ivici i kada amlituda dostigne 3.2 V.



Primjeri sa analognim trigerovanjem

Primjer Acquire N Scans Analog hardware Trig VI, u examples\daq\analogin\analogin-IIb, za primjer analognog trigerovanja. Ova VI koristi srednje (intermmediate VI-jeve) da izvrši baferovanu akviziciju, gdje se pohranjuju podatci za vrijeme trajanja akvizicije. Nakon što se akvizicija kompletira, VI vadi sve podatke iz memorijskog bafera i prikazuje ih.

Možemo prikupiti podatke i prije i nakon analognog trigerskog signala. Ako pretrigger scans je veće od 0, uredjaj će prikupljati podatke prije trigerskog uslova. Zatim će oduzeti vrijednost pretrigger scans od number of scans to acquire da bi odredio broj skanova koje će prikupiti nakon što su trigerski uslovi zadovoljeni. Ako pretrigger scans je 0, tada number of scans to acquire je prikupljen nakon što su trigerski uslovi ispunjeni.

- 1. Specificirati u ulazu trigger slope, da li trigerovati akviziciju na rastuču ili opadajuću ivicu analognog trigerskog signala.
- 2. Unjeti trigger channel koji će se koristiti za spajanje analognog trigerskog signala.
- 3. Specificirati trigger level na trigerskom signalu potreban da poćne akvizicija.
- Nakon što korisnik specificira kanal na koji se dovodi trigerski signal, LabView ćeka dok se specificirani uslovi ne steknu da starta baferovanu akviziciju.
- (Primjer Acquire & proc. N Scans Trig VI u examples\daq\analogin\analogin\analogin-llb, kako realizovati ako želimo da vidimo procesne informacije za vrijeme akvizicije).
- Primjer Acquire N-Multi-Analog Hardware Trig VI u examples\daq\analogin\analogin-Ilb ako želimo da imamo višestruke analogne trigerske signale koji će startati višestruku akviziciju

Softwaresko trigerovanje

Kod softwareskog trigerovanja, možemo simulirati analogni triger koristeći software. Ova forma trigerovanja se često koristi u situacijama gdje hardwareski trigeri nisu raspoloživi. Drugo ime za softwareske trigerske signale, specifično analogne signale je uslovno prikupljanje (conditional retrieval). Sa uslovnim prikupljanjem, korisnik setuje DAQ uredjaj da prikuplja podatke, ali uredjaj ne vraća podatke u LabView sve dok podatci ne zadovolje uslove prikupljanja. LabView *skanira ulazne* podatke i izvršava poredjenje sa uslovima, ali ne pohranjuje podatke sve dok se ne zadovolje specifikacije.



Read-search pozicioni poenter prolazi kroz bafer sve dok ne nadje lokaciju skanova gdje podatci zadovoljavaju uslove prikupljanja. Offset indicira lokaciju skana od koje Vi počinje čitanje podataka relativno u odnosu na read/search poziciju. Negativni offset indicira da trebamo pretriggerske podatke (tj. podatke prije uslova prikupljanja). Ako je offset veći od nule, tada trebamo posttriggerske podatke.

Klaster Uslovnog prikupljanja (conditional retrieval) iz Al Read Vi, specificira uslove analognog signala za prikupljanje, kao što je pokazano na narednoj slici:

conditional retrieval (off)			
mode (off)	channel index (0)	slope (rising) Frising	level (0.0)
hysteresis (0.	0) skip count (0)	offset (0)	

Kada prikupljamo podatke sa uslovnim prikupljanjem, podatci se pohranjuju u memorijski bafer, slićno kao i kod aplikacija sa hardwareskim trigerovanjem. Nakon što VI starta , podatci se smještaju u bafer. Kada su uslovi za prikupljanje zadovoljeni, AI Read Vi pretražuje bafer za željenu informaciju. Kao i kod hardwareskog trigerovanja, korisnik specificira analogni kanal trigerskog signala, specifirajući channel index, tj. broj indeksa koji korespondira relativnom redoslijedu pojedinačnih kanala u listi kanala. Korisnik takodjer specificira slope (opadajući ili rastuči) i level od trigerskog signala.
Al Read VI počinje traženje za uslove prikupljanja u baferu, na poziciji read/search. Offset vrijednost u klasteru conditional retrieval je gdje korisnik specificira skan lokacije od kojih VI počinje čitanje podataka relativno u odnosu na read/search poziciju. Skip count ulaz omogućava korisniku da specificira broj puta koliko trigerski uslovi su ispunjeni i propušteni prije nego se podatci akvizicije vrate LabView. Hysteresis ulaz kontroliše opseg koji se koristi za uslove prikupljanja. Ovo je korisno kada ulazni signali imaju šuma koji može da neželjeno trigeruje početak akvizicije. Jedanput kada su slope i level uslovi na channel index-u zadoovljeni , read/search pozicija indicira lokaciju gdje su slovi prikupljanja zadovoljeni.

Primjeri sa uslovnim prikupljanjem

Acquire N Scans Analog Software Trig Vi primjer, koji se nalazi u examples\daq\analogin\analogin-llb, koristi srednje Vi-jeve.

Glavna razlika ovog softwareskog trigerovanja i primjera sa hardwareskim trigerovanjem je korištenje conditional retrieval ulaza za AI Read Vi. Korisnik setuje trigger channel, trigger slope, i trigger level na isti način za obadva metoda trigerovanja. Vrijednost pretrigger scans se negira i spaja na offset vrijednost od conditional retrieval klastera od AI Read VI. Kada su uslovi trigerovanja zadovoljeni, VI vraća zahtjevani broj skanova.

Omogućavanje vanjskom izvoru da kontroliše brzinu akvizicije

- Tipično, DAQ uredjaj koristi interne brojače da odredi brzinu prikupljanja podataka, ali ponekad korisnik može željeti da prikuplja podatke sa brzinom koja je sinhrona sa nekim posebnim signalima u sistemu. Naprimjer, možemo čitati temperaturne kanale svaki put kada se impuls pojavi, koji predstavlja signal da je pritisak prešao odredjenu vrijednost. U ovom slučaju, interni brojači su nedovoljni za ove potrebe. Potrebno je kontrolisati brzinu akvizicije sa nekim eksternim signalom.
- Možemo porediti skanove na kanalima uzimajući snapshot napona na analognim ulaznim kanalima. Ako postavimo brzinu slkaniranja na 10 skanova u sekundi, tada mi uzimamo 10 snapshotova svake sekunde svih kanala u listi kanala. U ovom slućaju, interni sat (scan clock) setuje brzinu skaniranja, koja kontroliše vremenski interval izmedju skanova.

Kod većine DAQ uredjaja (izuzev kod onih koji sampliraju simultano), prelazak sa jednog kanala na slijedeći odnosno sa jednog sampla na drugi, zavisi od brzine kanalnog sata (channel clock). Dakle kanalni sat je sat koji kontroliše vremenski interval izmedju individualnih samplova unutar skana, što znači da kanalni sat (channel clock) ide brže nego skan sat. (scan clock).

Što je brži kanalni sat, to su uži razmaci u vremenu u samplovima kanala unutar svakog skana, kao što se vidi na narednoj slici:



Neki DAQ uredjaji nemaju skan satove, nego koriste skaniranje u krug (round-robin scanning). Naredna slika pokazuje primjer round-robin skaniranja.



Kada nema scan sata, kanalni sat se koristi da preklapa izmedju svakog kanala u jednakim intervalima vremena. Isto kašnjenje postoji izmedju svih uzoraka po kanalu, kao i izmedju posljednjeg kanala u skanu, i prvog kanala u slijedećem skanu. Kod DAQ modula sa skan i kanalnim satovima, round-robin skaniranje se pojavljuje ako onemogućimo skan sat na taj način što setujemo brzinu skaniranja na 0 i koristimo interchannel delay od AI Config VI, da kontrolišemo brzinu akvizicije.

LabView je scan-clock orijentisani program. Kada izaberemo brzinu skaniranja, LabView automatski izabere kanalni sat za korisnika. LabView izabire najveću brzinu kanalnog sata koja dozvoljava adekvatno vrijeme smirenja (settling time) za ADC.

LabView dodaje 10 µs na medjukanalno kašnjenje da kompenzira za faktore koji nisu uzeti u obzir.

Korisnik može setovati svoju brzinu po kanalu (channel clock rate) sa interchannel delay ulazom u Al Config VI, koja poziva Advanced Al Clock Config VI da konfiguriše kanalni sat. Najednostavniji metod da se postavi medjukanalno kašnjenje je da se postepeno povečava kašnjenje, ili period sata, sve dok se ne počnu pojavljivati konzistentni podatci sa podatcima od prethodnih setinga kašnjenja. Možemo utvrditi koliko je medjukanalno kašnjenje na taj način da izvršavamo Al Clock Config VI, za kanalni sat bez specificiranja frekvencije.

Vanjska kontrola kanalnog sata

Postoje situacije kada korisnik ima potrebu da eksterno kontroliše kanalni sat. Kanalna brzina je ona brzina kod koje se realizuje analogna konverzija. Na primjer, predpostavimo da trebamo da znamo nivo jakosti signala na ulazu, svaki put kada infracrveni senzor pošalje impuls. Većina DAQ uredjaja ima EXTCONV* pin ili PFI pin na I/O konektoru da bi se omogućilo korisniku da prikljući svoj kanalni sat. Kod NI 406x serije DAQ uredjaja, treba koristiti EXTRIG ulazni pin. Ovaj vanjski signal mora biti TTL nivo signala.

(P primjer Acquire N Scans –ExtChanClk VI, u examples\daq\analogin\analogin\analogin-llb gdje se koristi akvizicija sa vanjski kontrolisanim kanalnim satom. Ova VI uključuje AI Clock Config VI i vanjski izvor sata koji je spojen na I/O konektor)

- Korisnik može omogućiti vanjske konverzije pozivajući napredni VI AI Clock Config. Ovaj VI se poziva od strane AI Config VI, koji normalno setuje interno kanalno kašnjenje automatski ili ručno, sa interchannel delay kontrolnim parametrom.
- Pozivajući Al Clock Config VI nakon Al Config VI resetuje kanalni sat tako da on dolazi iz vanjskog izvora za vanjsku konverziju.
- Primjetimo takodjer da je scan sat setovan na 0 da se onemogući, dozvoljavajući kanalnom satu da kontroliše brzinu akvizicije.
- Na većini uredjaja, eksterna konverzija se javlja na opadajučoj ivici EXTCONV* linije.. Na uredjajima sa PFI linijama (kao što su NI moduli E serije), može se postaviti Clock Source Code ulaz od AI Clock Config VI na PFI pin sa bilo opadajućom ili rastučom ivicom ili koristeći default PFI2/Convert* pin gdje konverzije se javljaju na opadajuću ivicu.
- Pošto LabView odredjuje dužinu vremena prije nego AI Read VI tajmira na bazi interchannel delay i scan clock rate, možda će biti potrebno forsirati vremenski limit za AI Read VI, kao što je to pokazano u primjeru Acquire N Scans-ExtChanClk VI.



Vanjska kontrola scan sata

Vanjska kontrola scan sata može biti korisnija nego vanjska kontrola kanalnog sata (channel clock), ako sampliramo višestruke kanale, ali može biti malo teže da se odredi gdje ga priključiti , pošto nema na I/O konektoru pina sa labelom ExtScanClock, kao što ima pin s labelom EXTCONV*.

Opaska: Neki MIO moduli NI, imaju izlaz na I/O konektoru koji je labeliran kao SCANCLK, koji se koristi za vanjsko multipleksiranje i nije analogni ulaz scan clocka. Ovo ne može biti korišteno kao ulaz.

Vanjska kontrola scan i kanalnih satova

Korisnik može kontrolisati simultano scan i kanalne satove. Medjutim, potrebno je osigurati da se koristi odgovarajući tajming. Naredna slika demonstrira kako treba setovati aplikaciju da kontroliše obadva sata.



Karakteristike DAQ modula

Koristeći kružni bafer, mi možemo setovati uredjaj da kontinualno prikuplja podatke u pozadini (background) dok LabView vadi prikupljene podatke.



Karakteristike DAQ modula

Kružni bafer se razlikuje od jednostavnog bafera po tome kako LabView postavlja podatke u njega i vadi ih iz njega. Kružni bafer se puni sa podatcima, isto kao i jednostavni bafer. Medjutim, kada dodje do kraja bafera, on se vraća na početak i puni ponovo isti bafer. To znači da se podatci mogu čitati kontinualno u kompjutersku memoriju, ali samo definirana kolićina memorije može biti korištena.

- VI mora da vadi podatke iz bafera u blokovima, iz jedne lokacije u baferu, dok podatci ulaze u bafer u drugoj lokaciji, tako da nepročitani podatci se ne prepisuju sa novim podatcima. Pošto je potrebno održavati bafer, možemo koristiti samo srednje i napredne VI-jeve za ovaj tip akvizicije podataka.
- Dok kružni bafer radi dobro u mnogim aplikacijama, postoje dva moguća problema koja se mogu pojaviti sa ovim tipom akvizicije: VI može pokušati da vadi podatke iz bafera brže nego što se oni prikupljaju, ili VI ne vadi podatke iz bafera dovoljno brzo prije nego što LabView prepiše podatke u baferu sa novim.
- Kada VI pokušava da čita podatke iz bafera koji još nisu bili ni prikupljeni, LabView će čekati za podatke koje naša VI zahtjeva da se prikupe, i onda će vratiti te podatke.
- Ako naša VI ne čita podatke iz kružnog bafera dovoljno brzo, VI šalje natrag grešku, saopštavajući korisniku da neki podatci mogu biti prepisani i izgubljeni.

Kontinualno prikupljanje podataka sa višestrukih kanala

- Mi možemo prikupljati kontinualno vremenski samplirane podatke sa jednog ili više kanala sa srednjim Vi. (Primjer : Acquire & Process N Scans VI u examples \daq\ analogin\analogin.llb.)
- U ovom primjeru imamo ulaze za setovanje kanala, velićine kružnog bafera, brzine skaniranja, broj samplova koje treba izvaditi iz kružnog bafera.
- VI defaultira u input buffer size od 2000 samplova i 1000 number of scans to read at a time, što znači da VI čita u polovini bafera podataka, dok VI puni drugu polovinu bafera sa novim podatcima.
- Ako ne vadimo podatke iz kružnog bafera dovoljno brzo, podatci koje nismo pročitali biće prepisani sa novim podatcima. Mi možemo riješiti ovaj problem sa podešenjem jednog od slijedećih parametara:

Input buffer size, scan rate, ili number of scans to read at a time.

Ako naš program prepiše preko podataka u baferu, tada podatci dolaze u bafer brže nego što ih naša VI može čitati i sve prethodne baferovane podatke, i Labview vraća kod greške. – 10846 overWriteWrror.

Ako povećamo velićinu bafera tako da mu treba duže vremena da se napuni, naša VI će imati više vremena da pročita podatke iz njega.

Ako usporimo scan rate, reduciramo brzinu pri kojoj se bafer puni, i to takodjer daje programu više vremena da izvadi podatke. Možemo takodjer povečati number of scans to read at a time. Ovo vadi više podataka iz bafera svaki put i efektivno reducira broj puta koliko treba da pristupimo baferu prije nego on postane pun. Treba provjeriti izlazni scan backlog da bi vidjeli koliko vrijednosti podataka ostaje u kružnom baferu nakon čitanja. Pošto se koriste srednje VI, mi možemo takodjer kontrolisati i druge parametre kao što je trigerovanje, kuplovanje, i dodatni hardware.

Asinhrona kontinualna akvizicija koristeći DAQ pojavljivanja (occurences) Glavna prednost prikupljanja podataka kao što je opisano u prethodnoj sekciji je u slobodi manipuliranja sa podatcima izmedju poziva ka Al Read VI.

Jedino ograničenje je u tome što je akvizicija sinhrona. To znači da , jednaput kada pozovemo AI Read VI, mi ne možemo izvršiti bili kakav drugi task sve dok AI read VI ne povrati prikupljene podatke. Ako je naš DAQ uredjaj još uvjek zaposlen sa skupljanjem podataka, mi ćemo morati čekati ne radeći ništa dok se ne završi VI. Na jednoj višestaznoj (multithreaded) platformi kao što je Windows, ovo ograničenje

može biti prevazidjeno sa alokacijom dodatnih threadova, ili mjenjajući preferirani izvršni sistem djelova naše aplikacije. Možemo prikupiti asinhrono i kontinualno podatke sa više kanala koristeći iste srednje DAQ VI, dodavajući DAQ pojavljivanja (occurences). (vidjeti VI Cont Acq&Chart (Async Occurence) VI u examples \daq\ analogin\analogin.llb)

- Ovaj primjer koristi DAQ Occurence Config VI i Wait on Occurence funkciju da kontroliše očitanja. Prvi DAQ Occurence Config VI setuje DAQ Event.
- DAQ Event će postaviti pojavljivanje svaki put kada broj skanova koji je prikupljen je jednak vrijednosti opšte vrijednosti A, gdje je A opšta vrijednost number of scans to read at a time.
- Unutar While Loop, Wait on Occurence funkcija spava u pozadini, sve dok izabrani DAQ Event se ne desi.
- Timed out izlaz iz Wait on Occurence funkcije je ožičen na selekcioni terminal Case strukture koja uključuje AI Read VI. Ovo znači da AI Read nije pozivan sve dok number of scans to read at a time nije bio prikupljen.
- Rezultat je da While Loop efektivno stavljena u stanje spavanja, pošto mi ne pokušavamo da pročitamo podatke sve dok ne znamo da su prikupljeni. Ovo oslobadja thread izvršenja da može da radi ostale taskove dok mi ćekamo na DAQ Event (dogadjaj).
- Ako DAQ Occurence istekne vremenski (time out), tada će izlazna vrijednost za timed-out izlaz biti TRUE, i Al Read neće biti nikada pozvan.
- Kada je akvizicija kompletirana, DAQ pojavljivanje (occurence) se poziva opet da počisti sva pojavljivanja.

Primjer analognog ulaza sa kružnim baferom

Jedina razlika izmedju aplikacija sa jednostavnim baferima i aplikacija sa kružnim baferom u blok dijagramu je vrijednost number of scans to acquire ulaza kod Al Start VI. Moramo pozivati Al Read Vi uzastopno da bi izvadili podatke.

Analogni ulaz sa Baznim kružnim baferom

- Naredni primjer je VI koja donosi podatke iz kanala pri brzini od 1000 samplova /sec, u bafer koji može držati 4000 samplova. Ovaj tip primjera može biti prikladan ako hoćemo da gledamo podatke iz kanala u dužem periodu vremena , ali ne možemo da pohranimo sve podatke odjednom u memoriju.
- Al Config VI postavlja specifikaciju kanala i velićinu bafera , zatim Al Start VI inilijalizira prikupljanje podataka u pozadini (background), pri specificiranoj brzini.
- Unutar While Loop, AI Read Vi ponovljivo čita blokove podataka iz bafera velićine jednake ili 1000 skanova ili velićine od scan backlog zavisi šta je veće.
- VI ovo realizuje koristeći Max&Min funkciju da odredi koja je veća od dvije vrijednosti. Korisnik nema potrebe da koristi Max& Min funkciju na ovaj način da bi aplikacija radila, ali ova funkcija pomaže da kontrolišemo velićinu od scan backloga, koji ustvari označava koliko samplova je preostalo u baferu. Ova VI kontinualno čita i prikazuje podatke iz kanala 0 sve dok se ne pojavi greška ili dok ne kliknemo na Stop taster.



Primjeri drugih analognih ulaza sa kružnim baferom

- VI u direktoriju examples\daq\ analogin\analogin.llb i u direktoriju examples\daq\ analogin\strmdisk.llb su primjeri analognih ulaza sa kružnim baferom kao što su :
- Cont Acq& Chart (buffered) VI demonstrira analogni ulaz sa kružnim baferom slićno prethodnom primjeru , ali ova VI uključuje i druge ulaze na prednjem panelu.
- Cont Acq& Graph (buffered) VI je slićna sa prethodnom izuzev što VI prikazuje podatke u grafu valnog oblika.
- Cont Acq to File (binary) VI prikuplja podatke putem analognog ulaza sa kružnim baferom i pohranjuje ih u specificirani fajl kao binarne podatke. Ovaj proces se često naziva "streaming na disk".

- Cont Acq to File (scaled) VI je slićna prethodnoj binarnoj VI, sa izuzetkom da ova Vi piše prikupljene podatke u fajl kao skalirane naponske signale a ne kao binarne vrijednosti.
- Cont Acq to Spreadsheet File VI kontinualno očitava podatke koje LabView prikuplja u kružni bafer i pohranjuje ove podatke u specificirani fajl u spreadsheet formatu.

Kontrola akvizicije sa trigerima

- Akvizicija pojedinačnih vrijednosti i valnih oblika u prethodnom odjelu, starta u slućajnim trenutcima vremena, relativno u odnosu na podatke. Medjutim, ponekada treba da postavimo start akvizicije u tačno odredjenom trenutku vremena. Jedan primjer za ovo ako bi željeli da testiramo odziv nekog uredjaja
- kojeg testiramo na impulsnu ulaz. Ovaj impulsni ulaz se onda može takodjer koristiti da kaže DAQ uredjaju da starta prikupljanje podataka. Bez ovog ulaza, moramo startati prikupljanje prije nego što primjenimo test impuls.
- Ovo je neefikasno korištenje memorije računara i prostora na disku, pošto moramo alocirati i koristiti više memorije nego što je neophodno. Jedanput, podaci koje trebamo za analizu bit će negdje na početku bafera, drugi put na kraju.
- Možemo startati akviziciju na bazi uslova ili stanja analognog ili digitalnog signala koristeći tehniku trigerovanja.
- U opštem slučaju, triger je bilo koji dogadjaj koji starta prokupljanje podataka.

Hardwareski i softwareski trigering.

U okviru LabView mi možemo koristiti softwareski trigering da startamo akviziciju ili koristiti vanjski uredjaj da izvrši hardwaresko trigerovanje.

Hardwaresko trigerovanje

Hardwaresko trigerovanje dozvoljava nam da postavimo vrijeme starta akvizicije i prikupljamo podatke u poznatom trenutku vremena , relativno u odnosu na trigerski signal. Vanjski uredjaji proizvode ove hardwareske trigerske signale. U LabView specificiramo uslove trigerovanja koji moraju biti dostignuti prije nego što akvizicija započne. Kada su uslovi ispunjeni, akvizicija počinje. Mi možemo takodjer analizirati podatke prije trigera.

Postoje dva tipa hardwareskih trigera: digitalni i analogni. Digitalno trigerovanje

Digitalni triger je obićno TTL signal koji ima dva diskretna nivoa: niski i visoki.

Kod promjene sa jedne vrijednosti na drugu, kreira se digitalna ivica. Postoje dva tipa ivica: rastuća i opadajuća. Možemo postaviti da analogna akvizicija starta kao rezultat rastuće ili opadajuće ivice od digitalnog trigerskog signala.

Obićno, digitalni trigerski signali su povezani na :

STARTTRIG*, EXTTRIG*, DTRIG, EXT TRIG IN, ili PFI pinove DAQ uredjaja.. Pinovi STARTTRIG* i EXTTRIG* koji imaju zvjezdicu nakon njihovog imena, prihvataju opadajuču ivicu signala kao triger.



Naredna slika pokazuje kako digitalni triger radi za prikupljanje podataka poslije trigerovanja (post triggered). Vanjski uredjaj šalje triger, ili TTL signal, na DAQ uredjaj. Čim DAQ uredjaj primi signal, i trigerski uslovi su zadovoljeni, uredjaj će početi sa prikupljanjem podataka.

Naprimjer sa NI DAQ uredjajem NI 406X, impulsi za start trigera se mogu generisati eksterno ili interno. Slijedeći izvori se mogu koristiti:

- softwareski start triger
- externi triger



Primjeri sa digitalnim trigerovanjem

Pogledati VI Acquire N Scans Digital Trig u examples\daq\ analogin\analogin.llb kao primjer digitalnog trigerovanja.

Ova VI koristi srednje (intermmediate VI) da izvrši baferovanu akviziciju, gdje LabView pohranjuje podatke u memorijski bafer za vrijeme akvizicije. Nakon što je akvizicija kompletna, VI vadi podatke iz memorijskog bafera i prikazuje ih na ekranu.

Mi moramo konfigurisati uredjaj sa uslovima pri kojima će startati akviziciju.

Naprimjer, mi možemo izabrati da tip trigera bude Boolean i postavljen na START OR STOP TRIGGER. Izabrati START & STOP TRIGGER samo onda kada imamo dva trigera: start i stop.

- Nadalje, ako koristimo DAQ uredjaj sa PFI linijama, (naprimjer E seriju NI DAQ modula), možemo specificirati uslove trigerskog signala u trigger channel kontrolnom elementu u okviru analog chann & level klastera.
- Možemo prikupiti podatke i prije i poslije digitalnog trigerskog signala. Ako pretrigger scans je veći od 0, uredjaj će prikupljati podatke prije nego što su trigerski uslovi zadovoljeni. On će zatim oduzeti vrijednost pretrigger scans od number of scans to acquire da odredi broj skanova koje će prikupiti nakon što su trigerski uslovi zadovoljeni.
- Ako je pretrigger scans 0, tada ćemo prikupiti number of scans to acquire nakon što su trigerski uslovi zadovoljeni.
- Prije nego što starta prikupljanje podataka, korisnik mora specificirati trigger edge ulaz, takodjer može specificirati vrijednost za time limit, tj. maksimalno vrijeme koje će Vi čekati za triger i zahtjevane podatke.
- Primjer Acquire N Scans Digital Trig VI, drži podatke u memorijskom baferu sve dok uredjaj ne kompletira akviziciju. Broj podataka koje treba prikupiti mora biti relativno mali da bi mogao da stane u memoriju.

Analogno trigerovanje

Treba spojiti analogni trigerski signal na analogne ulazne kanale, na iste one kanale gdje spajamo i analogne ulaze. DAQ uredjaj nadzire analogni trigerski kanal sve dok trigerski uslovi nisu zadovoljeni. Korisnik konfiguriše DAQ uredjaj da ćeka na odredjeni uslov analognog ulaznog signala, kao što je naprimjer nivo signala ili nagib (rastuči ili opadajući). Kada uredjaj identificira uslov trigerovanja , on starta akviziciju.

Analogni triger je setovan da starta akviziciju na rastuči nagib signala, kada on dostigne iznos od 3.2 V.



Slijedeća slika ilustrira analogni triger za post-trigersku akviziciju koristeći vremensku liniju (timeline). Korisnik konfiguriše DAQ hardware u LabView da počne uzimati podatke kada je dolazni signal na rastučoj ivici i kada amlituda dostigne 3.2 V.



Primjeri sa analognim trigerovanjem

Primjer Acquire N Scans Analog hardware Trig VI, u examples\daq\analogin\analogin-IIb, za primjer analognog trigerovanja. Ova VI koristi srednje (intermmediate VI-jeve) da izvrši baferovanu akviziciju, gdje se pohranjuju podatci za vrijeme trajanja akvizicije. Nakon što se akvizicija kompletira, VI vadi sve podatke iz memorijskog bafera i prikazuje ih.

Možemo prikupiti podatke i prije i nakon analognog trigerskog signala. Ako pretrigger scans je veće od 0, uredjaj će prikupljati podatke prije trigerskog uslova. Zatim će oduzeti vrijednost pretrigger scans od number of scans to acquire da bi odredio broj skanova koje će prikupiti nakon što su trigerski uslovi zadovoljeni. Ako pretrigger scans je 0, tada number of scans to acquire je prikupljen nakon što su trigerski uslovi ispunjeni.

- 1. Specificirati u ulazu trigger slope, da li trigerovati akviziciju na rastuču ili opadajuću ivicu analognog trigerskog signala.
- 2. Unjeti trigger channel koji će se koristiti za spajanje analognog trigerskog signala.
- 3. Specificirati trigger level na trigerskom signalu potreban da poćne akvizicija.
- Nakon što korisnik specificira kanal na koji se dovodi trigerski signal, LabView ćeka dok se specificirani uslovi ne steknu da starta baferovanu akviziciju.
- (Primjer Acquire & proc. N Scans Trig VI u examples\daq\analogin\analogin\analogin-llb, kako realizovati ako želimo da vidimo procesne informacije za vrijeme akvizicije).
- Primjer Acquire N-Multi-Analog Hardware Trig VI u examples\daq\analogin\analogin-Ilb ako želimo da imamo višestruke analogne trigerske signale koji će startati višestruku akviziciju

Softwaresko trigerovanje

Kod softwareskog trigerovanja, možemo simulirati analogni triger koristeći software. Ova forma trigerovanja se često koristi u situacijama gdje hardwareski trigeri nisu raspoloživi. Drugo ime za softwareske trigerske signale, specifično analogne signale je uslovno prikupljanje (conditional retrieval). Sa uslovnim prikupljanjem, korisnik setuje DAQ uredjaj da prikuplja podatke, ali uredjaj ne vraća podatke u LabView sve dok podatci ne zadovolje uslove prikupljanja. LabView *skanira ulazne* podatke i izvršava poredjenje sa uslovima, ali ne pohranjuje podatke sve dok se ne zadovolje specifikacije.



Read-search pozicioni poenter prolazi kroz bafer sve dok ne nadje lokaciju skanova gdje podatci zadovoljavaju uslove prikupljanja. Offset indicira lokaciju skana od koje Vi počinje čitanje podataka relativno u odnosu na read/search poziciju. Negativni offset indicira da trebamo pretriggerske podatke (tj. podatke prije uslova prikupljanja). Ako je offset veći od nule, tada trebamo posttriggerske podatke.

Klaster Uslovnog prikupljanja (conditional retrieval) iz Al Read Vi, specificira uslove analognog signala za prikupljanje, kao što je pokazano na narednoj slici:

conditional retrieval (off)					
mode (off)	channel index (0)	slope (rising) Frising	level (0.0)		
hysteresis (0.	0) skip count (0)	offset (0)			

Kada prikupljamo podatke sa uslovnim prikupljanjem, podatci se pohranjuju u memorijski bafer, slićno kao i kod aplikacija sa hardwareskim trigerovanjem. Nakon što VI starta , podatci se smještaju u bafer. Kada su uslovi za prikupljanje zadovoljeni, AI Read Vi pretražuje bafer za željenu informaciju. Kao i kod hardwareskog trigerovanja, korisnik specificira analogni kanal trigerskog signala, specifirajući channel index, tj. broj indeksa koji korespondira relativnom redoslijedu pojedinačnih kanala u listi kanala. Korisnik takodjer specificira slope (opadajući ili rastuči) i level od trigerskog signala.

Al Read VI počinje traženje za uslove prikupljanja u baferu, na poziciji read/search. Offset vrijednost u klasteru conditional retrieval je gdje korisnik specificira skan lokacije od kojih VI počinje čitanje podataka relativno u odnosu na read/search poziciju. Skip count ulaz omogućava korisniku da specificira broj puta koliko trigerski uslovi su ispunjeni i propušteni prije nego se podatci akvizicije vrate LabView. Hysteresis ulaz kontroliše opseg koji se koristi za uslove prikupljanja. Ovo je korisno kada ulazni signali imaju šuma koji može da neželjeno trigeruje početak akvizicije. Jedanput kada su slope i level uslovi na channel index-u zadoovljeni , read/search pozicija indicira lokaciju gdje su uslovi prikupljanja zadovoljeni.

Primjeri sa uslovnim prikupljanjem

Acquire N Scans Analog Software Trig Vi primjer, koji se nalazi u examples\daq\analogin\analogin-llb, koristi srednje Vi-jeve.

Glavna razlika ovog softwareskog trigerovanja i primjera sa hardwareskim trigerovanjem je korištenje conditional retrieval ulaza za AI Read Vi. Korisnik setuje trigger channel, trigger slope, i trigger level na isti način za obadva metoda trigerovanja. Vrijednost pretrigger scans se negira i spaja na offset vrijednost od conditional retrieval klastera od AI Read VI. Kada su uslovi trigerovanja zadovoljeni, VI vraća zahtjevani broj skanova.

Omogućavanje vanjskom izvoru da kontroliše brzinu akvizicije

- Tipično, DAQ uredjaj koristi interne brojače da odredi brzinu prikupljanja podataka, ali ponekad korisnik može željeti da prikuplja podatke sa brzinom koja je sinhrona sa nekim posebnim signalima u sistemu. Naprimjer, možemo čitati temperaturne kanale svaki put kada se impuls pojavi, koji predstavlja signal da je pritisak prešao odredjenu vrijednost. U ovom slučaju, interni brojači su nedovoljni za ove potrebe. Potrebno je kontrolisati brzinu akvizicije sa nekim eksternim signalom.
- Možemo porediti skanove na kanalima uzimajući snapshot napona na analognim ulaznim kanalima. Ako postavimo brzinu slkaniranja na 10 skanova u sekundi, tada mi uzimamo 10 snapshotova svake sekunde svih kanala u listi kanala. U ovom slućaju, interni sat (scan clock) setuje brzinu skaniranja, koja kontroliše vremenski interval izmedju skanova.

Kod većine DAQ uredjaja (izuzev kod onih koji sampliraju simultano), prelazak sa jednog kanala na slijedeći odnosno sa jednog sampla na drugi, zavisi od brzine kanalnog sata (channel clock). Dakle kanalni sat je sat koji kontroliše vremenski interval izmedju individualnih samplova unutar skana, što znači da kanalni sat (channel clock) ide brže nego skan sat. (scan clock).

Što je brži kanalni sat, to su uži razmaci u vremenu u samplovima kanala unutar svakog skana, kao što se vidi na narednoj slici:



Neki DAQ uredjaji nemaju skan satove, nego koriste skaniranje u krug (round-robin scanning). Naredna slika pokazuje primjer round-robin skaniranja.



Kada nema scan sata, kanalni sat se koristi da preklapa izmedju svakog kanala u jednakim intervalima vremena. Isto kašnjenje postoji izmedju svih uzoraka po kanalu, kao i izmedju posljednjeg kanala u skanu, i prvog kanala u slijedećem skanu. Kod DAQ modula sa skan i kanalnim satovima, round-robin skaniranje se pojavljuje ako onemogućimo skan sat na taj način što setujemo brzinu skaniranja na 0 i koristimo interchannel delay od AI Config VI, da kontrolišemo brzinu akvizicije.

LabView je scan-clock orijentisani program. Kada izaberemo brzinu skaniranja, LabView automatski izabere kanalni sat za korisnika. LabView izabire najveću brzinu kanalnog sata koja dozvoljava adekvatno vrijeme smirenja (settling time) za ADC.

LabView dodaje 10 µs na medjukanalno kašnjenje da kompenzira za faktore koji nisu uzeti u obzir.

Korisnik može setovati svoju brzinu po kanalu (channel clock rate) sa interchannel delay ulazom u Al Config VI, koja poziva Advanced Al Clock Config VI da konfiguriše kanalni sat. Najednostavniji metod da se postavi medjukanalno kašnjenje je da se postepeno povečava kašnjenje, ili period sata, sve dok se ne počnu pojavljivati konzistentni podatci sa podatcima od prethodnih setinga kašnjenja. Možemo utvrditi koliko je medjukanalno kašnjenje na taj način da izvršavamo Al Clock Config VI, za kanalni sat bez specificiranja frekvencije.

Vanjska kontrola kanalnog sata

Postoje situacije kada korisnik ima potrebu da eksterno kontroliše kanalni sat. Kanalna brzina je ona brzina kod koje se realizuje analogna konverzija. Na primjer, predpostavimo da trebamo da znamo nivo jakosti signala na ulazu, svaki put kada infracrveni senzor pošalje impuls. Većina DAQ uredjaja ima EXTCONV* pin ili PFI pin na I/O konektoru da bi se omogućilo korisniku da prikljući svoj kanalni sat. Kod NI 406x serije DAQ uredjaja, treba koristiti EXTRIG ulazni pin. Ovaj vanjski signal mora biti TTL nivo signala.

(Primjer Acquire N Scans –ExtChanClk VI, u examples\daq\analogin\analogin\analogin-llb gdje se koristi akvizicija sa vanjski kontrolisanim kanalnim satom. Ova VI uključuje AI Clock Config VI i vanjski izvor sata koji je spojen na I/O konektor)

- Korisnik može omogućiti vanjske konverzije pozivajući napredni VI AI Clock Config. Ovaj VI se poziva od strane AI Config VI, koji normalno setuje interno kanalno kašnjenje automatski ili ručno, sa interchannel delay kontrolnim parametrom.
- Pozivajući Al Clock Config VI nakon Al Config VI resetuje kanalni sat tako da on dolazi iz vanjskog izvora za vanjsku konverziju.
- Primjetimo takodjer da je scan sat setovan na 0 da se onemogući, dozvoljavajući kanalnom satu da kontroliše brzinu akvizicije.
- Na većini uredjaja, eksterna konverzija se javlja na opadajučoj ivici EXTCONV* linije.. Na uredjajima sa PFI linijama (kao što su NI moduli E serije), može se postaviti Clock Source Code ulaz od AI Clock Config VI na PFI pin sa bilo opadajućom ili rastučom ivicom ili koristeći default PFI2/Convert* pin gdje konverzije se javljaju na opadajuću ivicu.
- Pošto LabView odredjuje dužinu vremena prije nego AI Read VI tajmira na bazi interchannel delay i scan clock rate, možda će biti potrebno forsirati vremenski limit za AI Read VI, kao što je to pokazano u primjeru Acquire N Scans-ExtChanClk VI.



Vanjska kontrola scan sata

Vanjska kontrola scan sata može biti korisnija nego vanjska kontrola kanalnog sata (channel clock), ako sampliramo višestruke kanale, ali može biti malo teže da se odredi gdje ga priključiti , pošto nema na I/O konektoru pina sa labelom ExtScanClock, kao što ima pin s labelom EXTCONV*.

Opaska: Neki MIO moduli NI, imaju izlaz na I/O konektoru koji je labeliran kao SCANCLK, koji se koristi za vanjsko multipleksiranje i nije analogni ulaz scan clocka. Ovo ne može biti korišteno kao ulaz.

Vanjska kontrola scan i kanalnih satova

Korisnik može kontrolisati simultano scan i kanalne satove. Medjutim, potrebno je osigurati da se koristi odgovarajući tajming. Naredna slika demonstrira kako treba setovati aplikaciju da kontroliše obadva sata.



HP 54600 serija osciloskopa sa HP 54657A ili HP 54658A instaliranim measurement storage modulom, imaju sposobnost izvršenja analize u frekventnom domenu na valnom obliku iz vremenskog domena, korištejem brze FFT transformacije (Fast Fourier transformation). Ovaj tekst daje kratak pregled Fourierove teorije, i jedinstveno ponašanje FFT.

Fourierova teorija

Normalno, kada se signal mjeri sa osciloskomom ili VI, on se vizualizira u vremenskom domenu (slika 1 a). Ali kada je frekventni sadržaj signala od interesa, ima smisla posmatrati signal u frekventnom domenu. U frekventnom domenu, vertikalna osa je napon kao i u vremenskom domenu, ali horizontalna osa je frekvencija (vidjeti sliku 1b).

Displej u frekventnom domenu pokazuje koliko mnogo energije signala je prisutno na svakoj frekvenciji. Za jednostavni signal kao što je to sinusni, displej u frekventnom domenu ne daje mnogo više dopunske informacije. Medjutim, za kompleksnije signale, frekventni sadržaj je teško otkriti u vremenskom domenu i frekventni domen daje mnogo korisniji pogled na signal.



Fourierova teorija (uključujući i Fourierovu seriju i Fourierovu transformaciju) uspostavlja matematsku relaciju izmedju vremenskog domena i frekventnog domena. Fourierova transformacija je data sa :

$$\mathbb{V}(t) = \int \mathbf{v}(t) \, \mathbf{e}^{-j2\pi \mathbf{f} t} \, \mathbf{d} t$$

Neki tipični signali predstavljeni u vremenskom i frekventnom domenu su pokazani na narednoj slici:



n

Brza Fourierova transformacija

Diskretna (ili digitizirana) verzija Fourierove transformacije se naziva diskretna Fourierova transformacija (DFT – discrete Fourier transform). Ova transformacija uzima digitizirane podatke iz vremenskog domena, i računa njihovu predstavu u frekventnom domenu. DFT nam omogućava da izračunamo predstavu u frekventnom domenu signala iz realnog vremenskog domena.

HP 54600 osciloskope sa modulom za mjerenje i pohranjivanje (measurement/ storage module) kao i VI, koristi algoritam FFT (fast Fourier transform), da izračuna DFT. FFT i DFT proizvode isti rezultat pa se najčešće obadva nazivaju istim imenom FFT.

HP 54600 serija osciloskopa normalno digitizira valni oblik u vremenskom domenu i pohranjuje ga kao zapis od 4000 tačaka. FFT funkcija koristi 1000 od ovih tačaka (tj. svaku četvrtu tačku) da proizvede 500 tačaka prikaza u frekventnom domenu. Ovaj displej u frekventnom domenu se prostire od frekvencije 0 do feff/2 gdje feff je efektivna brzina uzorkovanja vremenskog rekorda (vidjeti slijedeću sliku).



Efektivna brzina uzorkovanja je recipročna vrijednost vremena izmedju uzoraka i zavisi od vrijeme/podjela (time/div) podešenja na osciloskopu. Za HP 54600 seriju osciloskopa, efektivna brzina uzorkovanja je data sa :

£	record length		1000	100
ren ^r =	10 * time/div	-	10 * time/div	time/div
Primjetimo da efektivna brzina uzorkovanja za FFT može biti mnogo veća nego što je maksimalna brzina uzorkovanja za osciloskop. Tako naprimjer, maksimalna brzina uzorkovanja za ovaj tip osciloskopa je 20 MHz, ali tehnika poznata kao random repetitive sampling technique, postavlja uzorke tako precizno u vremenu tako da brzina uzorkovanja koju vidi FFT može biti i do 20 GHz.

- Default displej frekventnog domena pokriva normalni frekventni opseg od 0 do feff/2.
- Aliasing (udvajanje)

Frekvencija f= feff/2 se takodjer naziva i frekvencija previjanja (folding frequency). Frekvencije koje bi se normalno pojavile iznad feff/2 (i dakle van korisnog opsega FFT), se previjaju natrag u prikaz frekventnog domena. Ove nepoželjne komponente se zovu aliases (udvajajuće), pošto se one greškom pojavljuju kao aliasi od druge frekvencije.

Aliasing će se izbjeći ako je efektivna brzina sampliranja veća od od dvostrukog opsega signala koji se mjeri.

Frekventni sadržaj trouglastog valnog oblika uključuje osnovnu frekvenciju i veliki broj neparnih harmonika sa svakim novim harmonikom manjim u amplitudi od prethodnog. Na slici , 26 kHz trouglasti valni oblik je prikazan u vremenskom domenu i u frekventnom domenu. Krajnja lijeva linija je osnovna frekvencija. Slijedeća značajna spektralna linija je treči harmonik. Nakon toga je peti harmonik, itd.



Promjetimo da su veći harmonici sa manjom amplitudom i 17-i harmonik se tek nazire iznad FFT nivoa šuma. Frekvencija 17-og harmonika je 17x 26 kHz = 442 kHz, što je unutar previjajuće frekvencije od feff/2 (500 kSa/s) na slici 4b. Zbog toga nikakav aliasing se neće javiti.



Naredna slika pokazuje FFT od istog valnog oblika sa time/div podešenim na 500 kSa/sec i frekvencijom previjanja od 250 kSa/sec. Sada će gornji harmonici trouglastog valnog oblika prevazići frekvenciju previjanja i pojaviti se kao aliasi na displeju.



Naredna slika pokazuje FFT od istog valnog signala, ali sa još nižom efektivnom brzinom sampliranja od samo 200 kSa/sec., i frekvencijom previjanja od 100 kSa/sec. Ovaj frekventni plot će biti značajno aliasiran.



Često su efekti aliasiranja očigledni, naročito ako korisnik ima neku predstavu o frekventnom sadržaju signala kojeg analizira. Tako se spektralne linije mogu pojaviti i na mjestima gdje ne egzistiraju frekventne komponente.

Aliasirane frekventne komponente često mogu zavarati i nisu poželjne u mjerenjima. Signali koji su ograničenog frekventnog sadržaja, mogu se posmatrati bez aliasinga ukoliko osiguramo da je efektivna brzina uzorkovanja dovoljno velika.

Ako signal nije inherentno ograničenog frekventnog domena, niskopropusni filter se može koristiti da ograniči frekventni sadržaj signala koji se mjeri.



Curenje (leakage)

FFT radi na konačnoj dužini vremenskog intervala sa ciljem da se procjeni Fourierova transformacija, koja uzima vremenski interval nad beskonačnim intervalom. FFT radi nad rekordom sa konačnim vremenom, ali ima efekat ponavljanja ovog konačnog rekorda , nad cijelim beskonačnim intervalom vremena (vidjeti narednu sliku). Sa valnim oblikom kao na slici a, zapis podataka u konačnom vremenu predstavlja stvarni valni oblik vrlo dobro, tako da če FFT rezultat aproksimirati vrlo dobro Fourierov integral.



a) valni oblik koji tačno fituje jedan vremenski zapisb) b) kada se replicira , tranzijenti neće biti uvedeni

Medjutim, oblik i faza valnog oblika mogu biti takvi da se unese tranzijent kada se valni oblik replicira za sva ostala vremena izvan osnovnog intervala FFT transformacije, kao što je to pokazano na narednoj slici. U ovom slućaju FFT spektar nije dobra aproksimacija za Fourierovu transformaciju.



a) Valni oblik koji ne fituje tačno u vremenski zapis
b) kada se replicira, uvode se vrlo oštri tranzijenti, prouzrokujući curenje (leakage) u frekventnom domenu.

Ovaj efekat poznat kao curenje (LEAKAGE), je vrlo uočljiv u frekventnom domenu. Tranzijent uzrokuje da spektralna linija (koja bi trebala biti tanka i male debljine) se raširuje kako se to vidi na slijedećoj slici



Riješenje za problem curenja je da prisilimo valni oblik da ide na nulu na krajevima intervala vremenskog zapisa (recorda), tako da neće postojati tranzijenti kada se replicira vremenski rekord. Ovo se postiže množeći vremenski zapis sa WINDOW funkcijom (funkcijom prozora). Naravno, prozor modificira vremenski zapis i proizvešće i svoj vlastiti efekat u frekventnom domenu. Za korektno dizajniran prozor, efekat u frekventnom domenu je značajno poboljšanje u odnosu na to kada se prozor uopšte ne koristi

Četiri funkcije prozora su na raspolaganju u HP 54600 seriji osciloskopa: Hanning, Flattop, Rectangular (četvrtasti) i eksponencijalni.

Hanningov prozor daje glatki prelaz do nule kako se približuju krajevi zapisa signala. Slika a pokazuje sinusoidu u vremenskom domenu, dok Slika b pokazuje Hanningov prozor koji će biti primjenjen na podatke vremenskog domena. Uprozoreni zapis u vremenskom domenu je pokazan na slici c. Mada se ukupni izgled signala u vremenskom domenu promjenio, frekventni sadržaj ostaje u suštini nepromjenjen.



a) orginalni vremenski zapisb) Hanningov prozorc) Uprozoren vremenski zapis

Spektralna linija pridružena sa sinusoidom se malo raspršuje u frekventnom domenu kao što je to pokazano na slici : Slika je raširena po frekventnoj osi da jasno pokaže oblik prozora u frekventnom domenu.

Oblik prozora je kompromis izmedju amplitudne tačnosti i frekventne rezolucije. Hanningov prozor, u poredjenju sa drugim tipovima prozora, obezbjedjuje dobru frekventnu rezoluciju po cijenu nešto manje tačnosti amplitude.



FLATTOP (ravni vrh) prozor, ima deblju (i ravniju) karakteristiku u ftekventnom domenu, kao što je to pokazano na slici 11. (ovdje ponovo slika je ekspandirana po frekventnoj osi da jasno pokaže efekat prozora). Ravniji vrh na spektralnoj liniji u frekventnom domenu proizvodi poboljšanu amplitudnu tačnost, ali po cijenu lošije frekventne razlučivosti (kada se poredi sa Hanningovim prozorom).



Četvrtasti prozor (takodjer pogrešno nazivan i uniformni prozor), je teško reći da je uopšte neki prozor, svi samplovi ostaju nepromjenjeni nakon propuštanja. Mada uniformni prozor ima potencijala za ozbiljne probleme curenja, u nekim slučajevima valni oblik ima u vremenskom zapisu istu vrijednost na oba kraja zapisa, i na taj način eliminira tranzijente koje FFT uvodi.

Takvi valni oblici se nazivaju samo uprozorenje (SELF WINDOWING). Valni oblici kao sinusni prolom (burst), impulsi, i opadajuće sinusoide mogu biti samouprozoravajući. (self-windowing).

Tipični tranzijentni odziv je pokazan na narednoj slici. Kako je prikazano, valni oblik je samo-uprozorojući, pošto iščezava unutar dužine vremena zapisa, smanjujući probleme curenja.

a) Tranzijentni odziv koji je samouprozoravajućib) tranzijentni odziv koji zahtjeva uprozorenje

c) Eksponencijalni prozor

d) Uprozoren tranzijentni odziv



Prozor sa opadajućim ekponencijalnim odzivom je koristan u ovakvoj situaciji. Početni dio valnog oblika nije poremećen, ali zadnji dio je prisiljen da ide na nulu. Još uvjek može postojati tranzijent na početku vremenskog zapisa, ali ovaj tranzijent nije uveden od strane FFT. To je ustvari tranzijent koji je rezultat mjerenja. Slika c pokazuje eksponencijalni prozor a slika d pokazuje rezultirajuću funkciju u vremenskom domenu kada se eksponencijalni prozor primjeni na sliku b. Eksponencijalni prozor je neodgovarajući za mjerenje bilo čega drugog osim tranzijentnih valnih oblika.

Selekcija prozora.

Većina mjerenja će zahtjevati korištenje prozora kao što je Hanningov ili prozor sa ravnim vrhom (flattop). Ovo su adekvatni prozori za tipična mjerenja u svrhu spektralne analize. Izabirući izmedju ova dva prozora je kompromis izmedju rezolucije frekvencije i tačnosti amplitude. Koristeći vremenski domen da objasnimo zašto se curenje javlja, treba se sada prebaciti u razmišljanje u frekventnom domenu. Što je uži propusni opseg domenskog filtera prozora frekvencija, to analizator može bolje da razluči izmedju dvije spektralne linije na bliskom odstojanju.

Istovremeno, amplituda spektralne linije biće manje izvjesna. Suprotno, ukoliko je frekventni domen filtera širi i ravniji, mjerenje amplitude će biti tačnije i naravno, frekventna razlučivost će biti smanjena.

Izabirući izmedju takve dvije funkcije prozora je ustvari izbor izmedju oblika filtera u frekventnom domenu.

- Pravougli i eksponencijalni prozori trebaju biti posmatrani kao prozori za specijalne situacije.
- Pravougaoni prozor se koristi tamo gdje može biti garantirano da neće biti efekata curenja. Eksponencijalni prozor treba koristiti tamo gdje je ulazni signal tranzijentni signal.

Rad sa HP54600 serijom osciloskopa (HP 54645A) i modulom za mjerenje i pohranjivanje (HP 54657A)

Dodajući modul za mjerenje i pohranjivanje (measurement + storage) na osciloskop HP 54645A dodaje osciloskopu dodatne matematske mogućnosti obrade signala uključujući i FFT. Ova se funkcija pojavljuje se na softkey meniju sa +/- tasterom (matematski taster).

Postoje dvije matematske funkcije F1 i F2. FFT funkcija je raspoloživa u F2. Funkcija F2 može koristiti funkciju F1 kao operand, dozvoljavajući da FFT bude izvršena na rezultatu F1. Ako postavimo funkciju F1 na Ch1-Ch2, a postavimo F2 na FFT od F1, dobiće se FFT od difrencijalnog mjerenja Ch1-Ch2.

Osciloskop može pokazati valni oblik u vremenskom domenu i spektar u frekventnom domenu istovremeno ili individualno. Normalno, tačke sampliranja nisu medjusobno spojene. Za najbolji displej u frekventnom domenu, tačke sampliranja trebaju biti spojene sa linijama (vektorima).

- Ovo može biti postignuto sa iskljućenjem svih kanala u vremenskom domenu, i uključenjem samo FFT funkcije. Alternativno, vektorski ON/OFF soft tasteri (na displey meniju), mogu se uključiti na ON i pritisnuti STOP taster.
- Bilo koja od ovih akcija dozvoljava uzorcima u frekventnom domenu da se spoje sa vektorima što uzrokuje da se displej pojavi da više liči na displej analizatora spektra.
- Vertikalna osa FFT displeja je logaritamska , prikazana u dBV (decibeli relativni u odnosu na 1 V RMS).

$dBV = 20 \log (V_{RMS})$

 Dakle, 1 V RMS sinusoide (2.8 Vpp), će biti 0 dBV na FFT displeju.
 Kada FFT je ukljućena, kurzori mogu čitati amplitudu u dBV i frekvenciju u Hz. (izvor kurzora mora biti postavljen na F2).
 Pritiščući na taster FIND PEAKS, dobijemo lagano automatsko postavljanje

kurzora na dvije najveće spektralne linije.

Frekventni opseg FFT je inherentno vezan na dugme time/div. Pod FFT menijem (selektiran sa +/- tasterom), postoje još dodatni soft tasteri za centralnu frekvenciju i frekventni opseg. Podešenjem dugmeta time/div. modificira se frekventni opseg, ali startna frekvencija ostaje ista. Centralna frekvencija i taster za frekventni opseg se koriste za zumiranje, na specifične frekvencije od interesa.

Ako je valni oblik odsječen (clipped) na ekranu), FFT se računa na valnom obliku koji je deformiran što će proizvesti distorziju i u frekventnom domenu (u obliku pogrešnih frekventnih komponenti). Da bi se izbjegla ova vrsta problema volt/div. dugme na osciloskopu mora biti tako postavljeno da je čitav valni oblik postavljen i vidljiv na ekranu.

Dinamički opseg

Dinamički opseg mjerenja u frekventnom domenu je razlika (u decibelima) izmedju največeg signala i najmanjeg signala koji može biti pouzdano izmjeren u isto vrijeme (vidjeti narednu sliku). Najveći mjerljivi signal je puna skala (8 podjela skale) valnog oblika u vremenskom domenu.



Prag šuma mjerenja odredjuje najmanji signal koji može biti pouzdano izmjeren. Svaki signal ispod šuma ne može biti izdvojen. Distorzije i artefakti (izobličenja) samplovanja mogu takodjer ograničiti dinamički opseg.
Tipični dinamički opseg FFT mjerenja je 50 dB. Korištenje usrednjavanja općenito povećava dinamički opseg mjerenja time što snižava prag šuma i reducira odzive usljed sampliranja.

Sampliranje

HP 54600 serija osciloskopa ima maksimalnu brzinu sampliranja od 200 Msa/sec. Jedno okidni opseg (singleshot bandwidth) u vremenskom domenu je specificiran na 1/10 brzine sampliranja, obezbjedjujući time najmanje 10 sampl tačaka po periodu kod najviše frekvencije. Pouzdani jednookidni mod rada sa aktivnom FFT funkcijom, će se javiti kod tim/div podešenim na 20 µsec/div ili sporije. (na bržim podešenjima od ovoga tj. manjim time/div podešenjima puni zapis u vremenu, dovoljan broj tačaka ne bi mogao biti ostvaren po jednom trigerskom dogadjaju , što ima za rezultat loše FFT mjerenje i računanje).

FFT rad na 20 µsec/div rezultiraće u maksimalnom displeju frekvencije od 5 MHz, što definira korisnu jednookidnu mogućnost FFT.

Repetitivna (ponavljajuća) tehnika sampliranja dozvoljava osciloskopu da digitizira valne oblike sa mnogo većom frekvencijom od 5 MHz, ukoliko su valni oblici ponavljajući. FFT funkcija tačno računa frekventni sadržaj ponavljajućih valnih oblika sve do propusnog opsega osciloskopa.
Na podešenjima time/div bržim od 20 µsec/div, artefakti procesa sampliranja koji nisu vidljivi u vremenskom domenu, mogu se pokazati u frekventnom doemenu. Ovi artefakti se mogu pojaviti kao spektralne linije na cjelobrojnim harmonicima brzine sampliranja ili kao intermodulacija izmedju sata sampliranja i ulazne frekvencije definirano kao:

$\mathbf{f} = \mathbf{n}\mathbf{f}_{s} \pm \mathbf{f}_{in}$

Nadalje, harmonici od 20 MHz sata sampliranja se mogu pojaviti blizu kraja skale za vrijeme kada su valni oblici u vremenskom domenu samo parcijalno prikupljeni- uzorkovani (vidjeti na narednoj slici). Ovo je zbog toga što valni oblik ima nedostajuče tačke sampliranja koje se pojavljuju na intervalima koji su u relaciji sa brzinom sampliranja. Nakon što je valni oblik u potpunosti prikupljen, iskrzani (spurious) odzivi zbog sata saplovanja će biti mnogo manji i obićno će iščeznuti. Intermodulacija izmedju sata samplovanja i ulazne frekvencije će tipično biti veća od 50 dB ispod pune skale. Korištenje usrednjavanja smanjuje nivo ovih odziva.



Harmonijska distorzija u sinusnom signalu

Sinusni valni oblici koji nisu idealno oblikovani u vremenskom domenu generiraju harmonike u frekventnom domenu. Ova harmonijska distorzija se pojavljuje na cjelobrojnim multiplima osnovne frekvencije sinusoidalnog signala. Posmatranje ove distorzije u vremenskom domenu je obićno vrlo teško, ukoliko se ne radi o zaista velikoj distorziji. Medjutim, u frekventnom domenu, ovi harmonici su vrlo vidljivi.



Slika pokazuje sinusni valni oblik koji ima harmonijsku distorziju koja nije vidljiva u vremenskom domenu. Medjutim, FFT funkcija može vrlo lako odrediti kolićinu harmonijske distorzije. Slika pokazuje dobru time/div selekciju za posmatranje signala u vremenskom domenu. Ako se primjeni FFT koristeći ovo time/div podešenje, spektralna linija bi se pojavila na krajnjem llijevom dijelu displeja frekventnog doemena. N narednoj slici je pokazana sporija time/div skala , koja će sniziti efektivnu FFT brzinu samplovanja, rezultirajući u boljoj frekventnoj rezoluciji i boljoj separaciji osnovnog i viših harmonika valnog oblika sinusoide.



Smanjujući time/div setting na vremenskom dugmetu osciloskopa, komprimiramo vremenski domen sinusoide i poboljšavamo frekventnu razlučivost

Nadalje, možemo koristiti dugmad na HP 54600 osciloskopu da centriramo frekvenciju i izaberemo frekventni opseg da bi zumirali u željeni dio spektra kao što je pokazano na narednoj slici.



Primjetimo da je flattop prozor korišten u ovom mjerenju, rezultirajući u širim spektralnim linijama, ali korektnijim mjerenjima amplitude.

Softwareski taster "nadji vrhove" (Find Peaks) je korišten da postavi kurzore na dvije najveće spektralne linije, dajući absolutna mjerenja osnovne i drugog harmonika. Kurzor takodjer očitava i u relativnim jedinicama, indicirajući da je drugi harmonik 33 dB ispod osnovnog.

Izabirući izmedju takve dvije funkcije prozora je ustvari izbor izmedju oblika filtera u frekventnom domenu.

- Pravougli i eksponencijalni prozori trebaju biti posmatrani kao prozori za specijalne situacije.
- Pravougaoni prozor se koristi tamo gdje može biti garantirano da neće biti efekata curenja. Eksponencijalni prozor treba koristiti tamo gdje je ulazni signal tranzijentni signal.

Rad sa HP54600 serijom osciloskopa (HP 54645A) i modulom za mjerenje i pohranjivanje (HP 54657A)

Dodajući modul za mjerenje i pohranjivanje (measurement + storage) na osciloskop HP 54645A dodaje osciloskopu dodatne matematske mogućnosti obrade signala uključujući i FFT. Ova se funkcija pojavljuje se na softkey meniju sa +/- tasterom (matematski taster).

Postoje dvije matematske funkcije F1 i F2. FFT funkcija je raspoloživa u F2. Funkcija F2 može koristiti funkciju F1 kao operand, dozvoljavajući da FFT bude izvršena na rezultatu F1. Ako postavimo funkciju F1 na Ch1-Ch2, a postavimo F2 na FFT od F1, dobiće se FFT od difrencijalnog mjerenja Ch1-Ch2.

Osciloskop može pokazati valni oblik u vremenskom domenu i spektar u frekventnom domenu istovremeno ili individualno. Normalno, tačke sampliranja nisu medjusobno spojene. Za najbolji displej u frekventnom domenu, tačke sampliranja trebaju biti spojene sa linijama (vektorima).

- Ovo može biti postignuto sa iskljućenjem svih kanala u vremenskom domenu, i uključenjem samo FFT funkcije. Alternativno, vektorski ON/OFF soft tasteri (na displey meniju), mogu se uključiti na ON i pritisnuti STOP taster.
- Bilo koja od ovih akcija dozvoljava uzorcima u frekventnom domenu da se spoje sa vektorima što uzrokuje da se displej pojavi da više liči na displej analizatora spektra.
- Vertikalna osa FFT displeja je logaritamska , prikazana u dBV (decibeli relativni u odnosu na 1 V RMS).

$dBV = 20 \log (V_{RMS})$

 Dakle, 1 V RMS sinusoide (2.8 Vpp), će biti 0 dBV na FFT displeju.
 Kada FFT je ukljućena, kurzori mogu čitati amplitudu u dBV i frekvenciju u Hz. (izvor kurzora mora biti postavljen na F2).
 Pritiščući na taster FIND PEAKS, dobijemo lagano automatsko postavljanje

kurzora na dvije najveće spektralne linije.

Frekventni opseg FFT je inherentno vezan na dugme time/div. Pod FFT menijem (selektiran sa +/- tasterom), postoje još dodatni soft tasteri za centralnu frekvenciju i frekventni opseg. Podešenjem dugmeta time/div. modificira se frekventni opseg, ali startna frekvencija ostaje ista. Centralna frekvencija i taster za frekventni opseg se koriste za zumiranje, na specifične frekvencije od interesa.

Ako je valni oblik odsječen (clipped) na ekranu), FFT se računa na valnom obliku koji je deformiran što će proizvesti distorziju i u frekventnom domenu (u obliku pogrešnih frekventnih komponenti). Da bi se izbjegla ova vrsta problema volt/div. dugme na osciloskopu mora biti tako postavljeno da je čitav valni oblik postavljen i vidljiv na ekranu.

Dinamički opseg

Dinamički opseg mjerenja u frekventnom domenu je razlika (u decibelima) izmedju največeg signala i najmanjeg signala koji može biti pouzdano izmjeren u isto vrijeme (vidjeti narednu sliku). Najveći mjerljivi signal je puna skala (8 podjela skale) valnog oblika u vremenskom domenu.



Prag šuma mjerenja odredjuje najmanji signal koji može biti pouzdano izmjeren. Svaki signal ispod šuma ne može biti izdvojen. Distorzije i artefakti (izobličenja) samplovanja mogu takodjer ograničiti dinamički opseg.
Tipični dinamički opseg FFT mjerenja je 50 dB. Korištenje usrednjavanja općenito povećava dinamički opseg mjerenja time što snižava prag šuma i reducira odzive usljed sampliranja.

Sampliranje

HP 54600 serija osciloskopa ima maksimalnu brzinu sampliranja od 200 Msa/sec. Jedno okidni opseg (singleshot bandwidth) u vremenskom domenu je specificiran na 1/10 brzine sampliranja, obezbjedjujući time najmanje 10 sampl tačaka po periodu kod najviše frekvencije. Pouzdani jednookidni mod rada sa aktivnom FFT funkcijom, će se javiti kod tim/div podešenim na 20 µsec/div ili sporije. (na bržim podešenjima od ovoga tj. manjim time/div podešenjima puni zapis u vremenu, dovoljan broj tačaka ne bi mogao biti ostvaren po jednom trigerskom dogadjaju , što ima za rezultat loše FFT mjerenje i računanje).

FFT rad na 20 µsec/div rezultiraće u maksimalnom displeju frekvencije od 5 MHz, što definira korisnu jednookidnu mogućnost FFT.

Repetitivna (ponavljajuća) tehnika sampliranja dozvoljava osciloskopu da digitizira valne oblike sa mnogo većom frekvencijom od 5 MHz, ukoliko su valni oblici ponavljajući. FFT funkcija tačno računa frekventni sadržaj ponavljajućih valnih oblika sve do propusnog opsega osciloskopa.
Na podešenjima time/div bržim od 20 µsec/div, artefakti procesa sampliranja koji nisu vidljivi u vremenskom domenu, mogu se pokazati u frekventnom domenu. Ovi artefakti se mogu pojaviti kao spektralne linije na cjelobrojnim harmonicima brzine sampliranja ili kao intermodulacija izmedju sata sampliranja i ulazne frekvencije definirano kao:

$\mathbf{f} = \mathbf{n}\mathbf{f}_{s} \pm \mathbf{f}_{in}$

Nadalje, harmonici od 20 MHz sata sampliranja se mogu pojaviti blizu kraja skale za vrijeme kada su valni oblici u vremenskom domenu samo parcijalno prikupljeni- uzorkovani (vidjeti na narednoj slici). Ovo je zbog toga što valni oblik ima nedostajuče tačke sampliranja koje se pojavljuju na intervalima koji su u relaciji sa brzinom sampliranja. Nakon što je valni oblik u potpunosti prikupljen, iskrzani (spurious) odzivi zbog sata samplovanja će biti mnogo manji i obićno će iščeznuti. Intermodulacija izmedju sata samplovanja i ulazne frekvencije će tipično biti veća od 50 dB ispod pune skale. Korištenje usrednjavanja smanjuje nivo ovih odziva.



Harmonijska distorzija u sinusnom signalu

Sinusni valni oblici koji nisu idealno oblikovani u vremenskom domenu generiraju harmonike u frekventnom domenu. Ova harmonijska distorzija se pojavljuje na cjelobrojnim multiplima osnovne frekvencije sinusoidalnog signala. Posmatranje ove distorzije u vremenskom domenu je obićno vrlo teško, ukoliko se ne radi o zaista velikoj distorziji. Medjutim, u frekventnom domenu, ovi harmonici su vrlo vidljivi.



Slika pokazuje sinusni valni oblik koji ima harmonijsku distorziju koja nije vidljiva u vremenskom domenu. Medjutim, FFT funkcija može vrlo lako odrediti kolićinu harmonijske distorzije. Slika pokazuje dobru time/div selekciju za posmatranje signala u vremenskom domenu. Ako se primjeni FFT koristeći ovo time/div podešenje, spektralna linija bi se pojavila na krajnjem Ilijevom dijelu displeja frekventnog domena. Na narednoj slici je pokazana sporija time/div skala , koja će sniziti efektivnu FFT brzinu samplovanja, rezultirajući u boljoj frekventnoj rezoluciji i boljoj separaciji osnovnog i viših harmonika valnog oblika sinusoide.



Smanjujući time/div setting na vremenskom dugmetu osciloskopa, komprimiramo vremenski domen sinusoide i poboljšavamo frekventnu razlučivost

Nadalje, možemo koristiti dugmad na HP 54600 osciloskopu da centriramo frekvenciju i izaberemo frekventni opseg da bi zumirali u željeni dio spektra kao što je pokazano na narednoj slici.



Primjetimo da je flattop prozor korišten u ovom mjerenju, rezultirajući u širim spektralnim linijama, ali korektnijim mjerenjima amplitude.

Softwareski taster "nadji vrhove" (Find Peaks) je korišten da postavi kurzore na dvije najveće spektralne linije, dajući absolutna mjerenja osnovnog i drugog harmonika. Kurzor takodjer očitava i u relativnim jedinicama, indicirajući da je drugi harmonik 33 dB ispod osnovnog.

Video distorzija praska boja (colorburst)

Spektralni slučaj mjerenja harmonijske distorzije u sinusnom signalu se može naći kod video aplikacija. Tako naprimjer 3.58 MHz pod-nosilac boje (color sub-carrier) frekvencija je utisnuta (embedded) u NTSC kompozitni video signal i ima izvjestan nivo harmonijske distorzije udružene sa frekvencijom pod-nosioca. Da bi se mjerio samo ovaj signal, dugmad time/div i delay (kašnjenje) na osciloskopu se koriste da se zumira na pod-nosilac boje u vremenskom domenu. (slika a).



Ukoliko se ne bi dugmad za izbor time/div i kašnjenja na osciloskopu koristila da se zumira na željeni podnosilac, cijeli video signal (sa mnogim komponentama frekvencija) bi se pojavio u displeju frekventnog domena. Ove frekventne komponente bi pomutile podnosioca boje i njegove harmonike.



FFT funkcija pokazuje da je harmonijski sadržaj podnosioca boje više od 31 dB ispod podnosioca

Dvo tonska frekventna identifikacija

Drugi primjer korištenja FFT funkcije je da se identificiraju frekventne komponente koje je teško posmatrati u vremenskom domenu. Primjer za ovakav valni oblik je dvo tonski signal pokazan na narednoj slici. Dva neharmonijski povezana sinusna valna oblika su nestabilna kada se gledaju u vremenskom domenu, tako da je slika, jednookidajući snimak njihovog valnog oblika a ne repetitivni displej. Neke procjene frekvencije tonova bi mogli pokušati provesti u vremenskom domenu ali vrlo teško. Identificirajući frekvencije za više od dva tona bi bilo praktićno nemoguće.



FFT funkcija separira dva tona i prikazuje ih u frekventnom domenu na narednoj slici. Dvije najveće spektralne linije (sa kurzorima postavljenim na njihovim vrhovima), se lako mjere kao 100 kHz i 161 kHz. Primjetimo da su spektralne linije relativno tanke zbog toga što je korišten Hanningov prozor. Ovaj prozor, koji optimizira frekventnu razlučivost, je adekvatan za ovo mjerenje, pošto se mjeri frekventni sadržaj signala. Pošto su dva neharmonijski vezana sinusna valna oblika nestabilna (nerepetitivna), u vremenskom domenu, mjerenje mora biti učinjeno u jednostrukoj akviziciji, i korektno je samo za time/div postavljenje na 20 µsec ili sporije.


KORIŠTENJE BRZE FOURIEROVE TRANSFORMACIJE (FFT) SA HP 54600 OSCILOSKOPIMA

Preporuke za FFT mjerenja

 Izabrati FFT efektivnu brzinu samplovanja veću od dvostrukog frekventnog opsega signala

- Za najbolju frekventnu razlučivost koristiti HANNINGOV prozor
- Za najbolju amplitudnu tačnost koristiti FLATTOP prozor
- Za najbolji displej u frekventnom domenu treba isključiti kanal (displej u vremenskom domenu) ili pritisnuti STOP taster.
- Provjeriti da vremenski valni oblik nije klipovan (priljepljen) na displej kada se koristi FFT funkcija
- Koristiti time/div postavljenje od 20 µsec/sec ili sporije za jednostruka (singleshot) mjerenja

OSNOVE TEORIJE SAMPLIRANJA

Teorija samplovanja obezbjedjuje matematske osnove za analizu kontinualnih vremenskih signala sa metodama digitalnog procesiranja signala (DSP). Idelani sampler pokazan na narednoj slici je važan konceptualni alat za integraciju vremenskih kontinualnih i diskretnih domena.



Idealni sampler je konceptualni alat za uspostavljanaje veze izmedju kontinualne Fourierove transformacije i diskretne (DFT). Ulaz u idealni sampler je x(t) a izlaz se sastoji od uzorkovanih vrijednosti x(nT).

Naredna slika ilustrira kako idealni sampler (uzorkivač), može biti korišten da se objasni veza izmedju Fourierove transformacije i DFT. Najvažniji zaključak koji se može izvuči iz slike je da proces uzorkovanja rezultira u periodičnoj Fourierovoj transformaciji kao što je ilustrirano u djelu (d) na slici.

a) orginalni vremenski kontinualni signal x(t)

b) Fourierova transformacija od x(t)

 c) Signal xs(t). Ovaj "konceptualni" signal se sastoji od niza impulsa gdje je svaki impuls težine x(nT) i rasporedjen za T sekundi jedan od drugog.

Pošto je xs(t) tehnički vremenski kontinualni signal, on ima Fourierovu transformaciju Xs(f), koja je ilustrirana u dijelu (d).

 d) Primjetimo da Xs(f) je formirano prvo množeči
 X(f) sa konstantnom vrijednošću 1/T i onda ponavljajući X(f)/T na intervalima razmještenim za fs=1/T medjusobno, (fs je efektivna brzina uzorkovanja).

Ako brzina uzorkovanja nije dovoljno velika, tada fs neče biti dovoljno veliko da obezbjedi da se replike X(f)/T ne preklapaju. Pojaviće se aliasing kada se replike od X(f)/T preklapaju.



Za signale konačnog trajanja, DFT se dobije uzimajući N jednako rasporedjenih uzoraka ove periodične Fourierove transformacije :



DFT ,od diskretnog signala x(nT) konačnog trajanja, se dobije samplirajući spektar xs(t) Ovi frekventni uzorci su jednako rasporedjeni unutar frekventnog opsega 0 do fs Hz. Može biti pokazano da za realne signale , DFT će uvjek posjedovati "presavijajuću" (folding), simetriju, koja je ilustrirana na gornjoj slici. Zbog toga je uobićajeno da se samo prikaže prva polovina (dio na lijevo od crtkane linije) kao FFT. i HP 54600 sa modulom HP 54657A slijedi ovu konvenciju tako da je maksimalni frekventni opseg za FFT displej fs/2.

Vidjeli smo dakle, da DFT proizvodi N jednako rasporedjenih uzoraka od Fourierove transformacije originalnog signala. Drugim riječima, spektar originalnog signala x(t) je uzorkovan kod frekventnih vrijednosti

$$f_k = \frac{k}{NT}$$
 Hz for $k = 0, 1, 2, ..., N - 1$.

Rezolucija frekvencije od 1/NT, Hz je najbolje što je moguće očekivati da se postigne sa N tačaka FFT, pošto svaki frekventni uzorak je smješten za 1/NT jedan od drugoga. Na bazi gornjeg izraza može se vidjeti da povećavajući T (smanjujući brzinu samplovanja) vodi ka poboljšanoj frekventnoj razlučivosti. Medjutim, da bi se izbjegao aliasing, brzina uzorkovanja ne smije biti reducirana ispod Nyquistove brzine ulaznog signala.



Slika grafički ilustrira efekat koji brzina uzorkovanja ima na spektralnu rezoluciju. Djelovi (a) i (b) prikazuju frekventne uzorke dobijene koristeći N tačaka FFT i brzinu uzorkovanja od fs1 i fs2. Primjetimo da brzina uzorkovanja korištena u dijelu (a) je dva puta manja od ona na dijelu (b). Smanjenjem brzine uzorkovanja (a da još uvijek izbjegavamo aliasing), mi dobijemo više uzoraka u "interesantnom" regionu spektra. Primjetimo da dio (a) ima manje umetnutih uzoraka spektra nego što ima dio (b).

Efekat prozora

Pošto DFT zahtjeva ulazni signal konačne dužine, jedan tekući signal mora biti skraćen prije nego se primjeni FFT računanje. Proces skraćenja se postiže sa preklapanjem ulazne sekvence x[n] sa prozorom konačne dužine w[n] i vršeći tačka po tačka množenje kao što je to pokazano na narednoj slici Dakle , FFT se računa na signalu y[n] koji se dobije kao :

y[n] = x[n] w[n]

Procesi uprozoravanja uvode gubitke u spektralnoj rezoluciji i efekat koji je poznat kao spektralno curenje (leakage). Općenito, izbor funkcije prozora uključuje kompromis izmedju ova dva efekta. To jest, prozor sa boljom frekventnom rezolucijom, u opštem slučaju, nisu dobri sa aspekta curenja spektra i obratno.

Pravougaoni i Hanningov prozor su prikazani na slici



Tekući kontinualni signal je konvertovan u konačan broj uzoraka sa korištenjem prozora. Svaki uzorak u boksu gore pokazanom je pomnožen (tačka po tačka) sa funkcijom prozora.

Efekti uprozorenja su dobro ilustrirani na primjeru sinusoidalnog signala. Naredna slika dio (a) prikazuje Fourierovu transformaciju (amplituda> 0, f0=1000), sinusoidalnog signala. Naravno, spektralni sadržaj sinusoide je predstavljen impulsnom funkcijom koncentriranom kod osnovne frekvencije sinusiode f0. Da bi se izvršila FFT analiza, mi ćemo prvo pomnožiti ulazni signal sa funkcijom prozora.

Podsjetimo se da Fourierova transformacija dva signala pomnožena u vremenskom domenu, je data sa konvolucijom transformacije svakog signala u frekventnom domenu. U opštem slučaju, konvolucija ima " izgladjujući" i "raspršavajući" (smooting and spreading) efekat, koji rezultira u spektralnom curenju i gubitku u rezoluciji. Naredna slika ilustrira efekte uprozorenja u frekventnom domenu



a) Fourierova transformacija (amplitude) sinusoide

b) 1024 tačke DFT, koristeči četvrtasti prozor. Primjetimo veliko curenje spektra za ovaj prozor.

c) 1024 tačke DFT sa Hanningovim prozorom. Širina glavnog brijega (lobe) je veća, što znači da je spektralna rezolucija manja.

Eksperiment br. 1

Brzina sampliranja, frekventna rezolucija, i curenje spektra za sinusoidalni ulazni signal. Ovaj jednostavni eksperiment ilustrira relaciju izmedju efektivne brzine sampliranja i rezultirajuće frekventne razlučivosti za spektralnu analizu koristeći FFT. Osobine curenja spektra kod pravougaonog i Hanningovog prozora su takodjer demonstrirane. Poredjenje može biti napravljeno izmedju teoretskih rezultata za FFT analizu sinusoide i eksperimentalnih rezultata dobijenih koristeći FFT modul.

Procedura eksperimenta

- Spojiti 3.5 Vpp sunusoidalni ulazni signal na kanal 1 osciloskopa HP 54645A.
 Podesiti frekvenciju sinusoide na približno 1 kHz. Primjetimo da trening kit HP 54654 A obezbjedjuje ovaj sinusni signal na pinu 12.
- 2. Koristiti Autoscale da se displejira valni oblik u vremenskom domenu. Mjeriti frekvenciju sinusoide selektirajući prvo Time a onda birajući Freq selekciju na Time Measurement dijelu Menija.
- Poslije ovoga otići na Function meni pritišćući +/- taster. Pod " Function 2" dijelom menija selektirati On. Da bi prikazali vektorski displej FFT u realnom vremenu, selektirati 1 na prednjem displeju instrumenta a onda pritisnuti 1 na ekranskom meniju. Podesiti FFT meni podešenja na vrijednosti pokazane na slici

Koristiti Cursors i Find Peaks automatizovanog mjerenja da se izmjeri osnovna frekvencija sinusoide. Primjetimo da je širina glavnog loba Hanningovog prozora otprilike 2 kHz, (koristiti Cursors meni da se izmjeri širina glavnog loba). Nakon toga, promjeniti na pravougaoni prozor kao što je pokazano na slici . Primjetimo da je sada širina glavnog loba reducirana na oko 1 kHz. Medjutim, curenje spektra je značajno povećano sa ovim prozorom.



1024 DFT od sinusoidalnog signala amplitude 3.5 Vpp i frekvencije 1 kHz, samplovanog sa 500 kSa/sec, koristeći Hanningov prozor. Širina glavnog loba se mjeri postavljanjem V1 kurzora na vrh loba a V2 kurzora na 31 dB ispod V1. Kao što je pokazano na slici, f1 i f2 kurzori su nakon toga podešeni na tačke gdje V2 kurzor i glavni lob se presijecaju.



1024 DFT od sinusoidalnog signala amplitude 3.5 Vpp i frekvencije 1 kHz, samplovanog sa 500 kSa/sec, koristeći pravougaoni prozor. Širina glavnog loba se mjeri postavljanjem V1 kurzora na vrh loba a V2 kurzora na 13 dB ispod V1. Kao što je pokazano na slici, f1 i f2 kurzori su nakon toga podešeni na tačke gdje V2 kurzor i glavni lob se presijecaju



"Teoretska" 1024 tačke DFT od sinusoide amplitude 1 V RMS i frekvencije od 1 kHz samplovana sa 500 kSa/sec koristeći Hanningov prozor.



Isto kao i prethodna slika samo što je korišten pravougaoni prozor.

5. Koristeći Tim/Div dugme smanjiti efektivnu brzinu sampliranja na 50 kSa/sec. Podesiti podešenja FFT menija na ona specificirana na slici . Primjetimo da je širina glavnog loba reducirana na oko 200 Hz za Hanningov prozor što indicira poboljšanu frekventnu razlučivost. Nakon toga izabrati pravougaoni prozor iz FFT menija i primjetiti da je sada širina glavnog loba oko 100 Hz. Ponovno, curenje spektra je značajno veće.



1024 DFT od sinusoidalnog signala amplitude 3.5 Vpp i frekvencije 1 kHz, samplovanog sa 50 kSa/sec, koristeći Hanningov prozor. Signal sinusoide sa trening kita HP 54654A je korišten kao ulazni signal. Ovaj signal ima namjerno uvedenu harmonijsku distorziju koja je evidentna na gornjoj slici.

Jedan od vertikalnih kurzora je na osnovnoj frekvenciji dok je drugi lociran na trećem harmoniku.

 Ponoviti prethodni korak koristeći efektivnu brzinu uzorkovanja od 10 kSa/sec. Koristiti sliku za pomoć u selekciji FFT podešenja u meniju. Primjetimo da je širina glavnog loba sada oko 20 Hz za Hanningov prozor i oko 10 Hz za pravougaoni prozor.



	-	1		
Effective Sampling Rate		Units/div		Ref Level
10 kSa/s		10.00 dB		5.00 dBV
Center Freq.	Freq. Span			Window
center Preg.	i ieq. e	There		W maow

1024 DFT od sinusoidalnog signala amplitude 3.5 Vpp i frekvencije 1 kHz, samplovanog sa 10 kSa/sec. Osciloskop prikazuje preklapanje spektra signala i kod korištenja Hanningov i pravougaonog prozora. Ovaj displej je kreiran prvo selektirajući postavljenja kao u boksu a onda pohranjujući svaki trag ("trace"), koristeći Trace tastere osciloskopa. Uključujući obadva tracea, dobićemo displej kao na slici.

Zakljućci

- 1. Spektralna rezolucija FFT se poboljšava smanjujući efektivnu brzinu sampliranja koristeći Time/Div dugme.
- 2. Efektivna brzina sampliranja treba biti veća od Nyquistove brzine ulaznog signala da se izbjegne alising.
- 3. Pravougaoni prozor ispoljava veći stepen curenja spektra od Hanningovog prozora. Loše osobine curenja spektra kod pravougaonog prozora pomraćuju njegove mogućnosti dobre spektralne razlučivosti.

Eksperiment 2

Cilj ovog eksperimenta je da se demonstrira da se alising pojavljuje ako efektivna brzina sampliranja je ispod Nyquistove brzine za dati ulazni signal. Koristićemo ponovno sinusoidalni ulaz za ovaj eksperiment kao i u prvom primjeru. Teoretska Osnova za ovaj eksperiment je ilustrirana na slici



- a) U prvom dijelu slike, sinusoida se uzorkuje sa brzinom koja je veća nego Nyquistova frekvencija sinusoide. Spektar sinusoide je označen sa sa X(f) i pokazan je u boksu crtkanom linijom. Sampliranje signala će rezultirati u periodićnom ponavljanju orginalnog spektra kao što je gore pokazano. Boks crtan punom debelom linijom predstavlja dio spektra koji prikazuje osciloskop. Primjetimo da maksimalna frekvencija koja može biti prikazana na osciloskopu je fs/2. Pošto se pojedinačne replike ne preklapaju (tj. f0 < fs/2), spektar ulaznog signala je korektno predstavljen.
- b) U drugoj polovini slike, sinusoida je podsamplirana što rezultira u alisingu. Kada se originalni spektar periodično replicira, dio spektra se ne vidi zbog toga što X(f) se ne pojavljuje u unutar frekventnog opsega displeja osciloskopa. Medjutim, dio spektra kao rezultat X(f-fs) se pojavljuje unutar frekventnog opsega displeja. Zbog alisinga displej osciloskopa ne prikazuje korektno spektar signala.

Procedura

- 1. Spojiti signal generator na kanal 1 osciloskopa. Izabrati 3.5 Vpp sinusoidalni signal sa osnovnom frekvencijom od oko 10 kHz. Koristiti taster Autoscale da se prikaže valni oblik u vremenskom domenu.
- Sada pritisnuti +/- taster a onda selektirati On ulaz na Function 2 Meniju. Nakon toga pritisnuti 1 taster na prednjem panelu i izabrati Off na meniju 1. Koristiti Time/Div kontrolno dugme da se izabere efektivna brzina sampliranja od 50 kSa/sec. Pogledati na narednu sliku da se vidi kako podesiti ostala podešenja u FFT meniju.
- 3. Koristeči kontrolnu dugmad na generatoru sinusoide, postepeno povećavati frekvenciju sinusoide do oko 24 kHz, dozvoljavajući FFT displeju da se stabilizira u nekoliko tačaka tokom povečanja frekvencije. Treba da vidimo kako se vrh loba FFT displeja pomjera prema desno kako se povećava frekvencija sinusoide.
- 4. Nastaviti sa laganim povećanjem osnovne frekvencije sinusoide. Alising će se poćeti pojavljivati kada frekvencija sinusoide predje 25 kHz. Kako frekvencija prelazi opseg od 25 do 50 kHz, glavni lobe se pomjera prema lijevoj strani displeja. Kada frekvencija sinusoide nastavi da se povećava od 50 do 75 kHz, glavni lob će se ponovo pomjerati prema desnom kraju FFT displeja.
- 5. Postaviti frekvenciju sinusoide na 40 kHz. Koristiti Cursors i Find Peaks funkcije da izmjerite vršnu frekvenciju prikazanu na FFT. Zbog alisinga, FFT će pogrešno indicirati da se peak javlja kod oko 10 kHz.

6. Konačno, ponoviti korak 5, stim što ovaj put treba promjeniti efektivnu brzinu sampliranja na 100 kSa/sec. Pošto je efektivna brzina sampliranja veća od Nyquistove brzine, spektar je korektno aproksimiran.



	Funct	ion 2: Menu	
Effective Sampling Rate		Units/div	Ref Level
50.00 kSa/s		10.00 dB	5.00 dBV
Center Freq.	Freq. S	pan	Window
Center Freq.	rreq. a	pan	WILLOW

Zakljućci

Frekventni opseg FFT displeja je od 0 do fs/2 Hz. Sve frekventne komponente ulaznog signala koje su veće od fs/2 pojavljivat će se kao aliasovane i na nižim frekvencijama na FFT displeju.

Eksperiment 3

Frekventna analiza periodičnog signala

Ovaj eksperiment demonstrira korištenje FFT za analizu spektralnog sadržaja pavougaonog i trouglastog signala. Poredićemo teoretske i eksperimentalne tehnike i diskutirati kompromise izmedju frekventne rezolucije i aliasinga.

Teorija

Fourierova transformacija pravougaonog valnog oblika je u uskoj korelaciji sa njenim opisom preko Fourierove serije. Ustvari, Fourierova transformacija bilo kojeg periodićnog signala je data sa:

$$X(\omega) = \sum_{k=-\infty}^{\infty} 2\pi a_k \delta(\omega - k\omega_0)$$

gdje ω0 (rad/s) je osnovna frekvencija periodičnog valnog oblika, a **ak** su eksponencijalni oblici koeficijenata Fourierove serije.

Fourierova analiza pravougaonog valnog oblika (vrh peak = 1, duty cycle = 50%), otkriva da su amplitude koeficijenata serije date sa :

$$|a_k| = \left| \frac{\sin(\pi k/2)}{k\pi} \right|$$

Tabela prikazuje koeficijente (amplitude) Fourierove serije, za pravougaoni i trouglasti valni oblik. Ova tabela je korisna da se odredi efektivna brzina sampliranja da se može provesti FFT analiza. Na primjer, mi možemo željeti da zanemarimo sve spektralne komponente poslije 9-og harmonika. Pod ovom predpostavkom, mi možemo izabrati da brzina sampliranja bude veća od 18 ω 0. Medjutim, moramo imati u vidu da će se viši harmonici aliasirati, i da moramo biti pažljivi da ne izvodimo pogrešne zaključke iz ove analize.

Square Wave		Triangle Wave		
Harmonic	Magnitude (dB)	Harmonic	Magnitude (dB)	
1	-9.943	1	-4.842	
3	-19.485	3	-26.924	
5	-23.922	5	-35.788	
7	-26.845	7	-41.618	
9	-29.028	9	-45.963	
11	-30.771	11	-49.423	
13	-23.222	13	-52.295	

Procedura

- 1. Koristiti bilo HP 54654 training kit (pin 2) ili generator funkcija da se dobije 500 kHz pravougaoni valni oblik (2 Vp). Koristiti Autoscale da se prikaže valni oblik u vremenskom domenu.
- Aktivirati "Functions" meni selektirajući +/- taster. Selektirati On pod dijelom Function 2 displeja. Zatim selektirati taster 1 na prednjem panelu i isključiti kanal 1. U ovoj tačci, efektivna brzina sampliranja je 200 Msa/sec, i mnogi od harmonika pravougaonog valnog oblika su prikazani. Koristiti narednu sliku za pomoć u selekciji menija za FFT



Function	2: Menu	
ng Rate	Units/div	Ref Level
a/s	2.0 dB	5.00 dBV
Freq. Span		Window
6.104 MH	z	FlatTop
	Function ng Rate a/s FFT Freq. Span 6.104 MH:	Function 2: Menu ng Rate Units/div a/s 2.0 dB FFT Menu Freq. Span 6.104 MHz

3. Sada koristiti Time/Div dugme da se smanji brzina sampovanja na 100 Msa/sec. Koristiti sliku kao pomoć da se odrede postavljenja za FFT menije. Cursors i Find Peaks dugmad mogu biti korištena da se odrede relativne amplitudne razlike izmedju vrhova. Poredite ove rezultate sa teoretskim vrijednostima dobijenim oduzimanjem vrijednosti amplituda u tabeli . Naprimjer, Tabela pokazuje da ima 9.54 dB razlika izmedju amplitude prvog i trečeg harmonika pravougaonog valnog oblika. Slika je izabrana tako da 'zumira' na prva tri harmonika. Primjetimo da flattop prozor daje najtačnije mjerenje relativne amplitude izmedju harmonika.



	Functi	ion 2: Menu	
Effective Sampling Rate		Units/div	Ref Level
5 MSa/s		10.00 dB	10.00 dBV
	Freq S		WC last
Comban France			2.4/375/25/25/24/

- 4. Ovaj korak će pokazati efekte aliasinga. Koristiti Tim/Div dugme da se izabere efektivna brzina samplovanja od 5 Msa/sec. Koristiti sliku za pomoć oko izbora postavljenja za FFT menije. U ovom displeju dva najviša vrha predstavljaju 1-i i 3-i harmonik pravouglog valnog oblika. Ipak, kako je pokazano i na slici, viši harmonici su aliasirani i pojavljuju se kao komponente na nižim frekvencijama u displeju FFT.
- 5. Ponoviti gornje korake za 1 Vp 500 kHz trouglasti valni oblik.



	Funct	ion 2: Menu	
Effective Sampling Rate		Units/div	Ref Level
5 MSa/s		10.00 dB	10.00 dBV
	F.I.	F I IVienu	
	F	F I IVienu	1000

Zaključci

- 1. Flattop prozor je najefikasniji za mjerenje relativnih amplituda izmedju razlićitih frekvencija harmonika.
- 2. Nekorektan izbor efektivne brzine sampliranja može rezultirati u aliasingu u frekventnom domenu tako da se viši harmonici pojavljuju na nižim frekvencijam u FFT displeju.

Eksperiment 4

Suma sinusoida

Ovaj eksperiment pokazuje kako FFT može biti korištena da se analizira spektralni sadržaj signala koji se sastoji od sume dvije sinusoide. Slićna analiza koristeći tehnike vremenskog domena bila bi vrlo teško izvodljiva na osciloskopu.

Procedura

- 1. Koristiti dva izvora signala i otpornik da se napravi kolo pokazano na narednoj slici.
- 2. Koristiti osciloskop da se verificira da v1 i v2 valni oblici imaju korektna podešenja amplituda i frekvencija.

Naponski izvor v1(t) je 3.5 Vpp, 1 kHz sinusoida, a izvor napona v2(t) je inicijalno postavljen na 3.5 Vpp , 2 kHz sinusoida.



3. Koristiti Autoscale da se dobije displej u vremenskom domenu napona na krajevima otpornika. Pošto je napon na otporniku suma dvije sinusoide, i pošto one imaju različite osnovne frekvencije, (koje nisu potpuno harmonijski u relaciji), rezultirajući displej u vremenskom domenu je nestabilan. Koristiti Run i Stop dugmad da bi se napravio 'snapshot' (okidni snimak) tragova osciloskopa. Ovo je ilustrirano na narednoj slici :



4. Kao što je već opisano u prethodnim eksperimentima, uključiti FFT displej i isključiti vremenski displej na kanalu 1. Koristiti podešenja pokazana na slici da se pokaže spektralni sadržaj ulaznog signala. Dugmad Cursors se mogu koristiti da se izmjeri lokacija frekvencije svake sinusoide. Interesantno je takodjer uočiti efekat promjene efektivne brzine sampliranja. Koristiti dugme Time/Div da se polako povećava brzina samplovanja , dozvoljavajući FFT displeju da se stabilizira poslije svakog povećanja brzine. Primjetimo da postaje sve teže razlikovati dvije sinusoide kako povećavamo brzinu sampliranja.

1024 tačke DFT signala koji predstavlja sumu dvije sinusoide. Svaka sinusoida ima napon od 3.5 Vpp. Frekvencije sinusoida su 1 i 2 kHz respektivno.



Effective Sampling Rate		Units/div	Ref Level
10.00 kSa/s		10.00 dB	10.00 dBV
	FI	· I Ivienu	
Center Freq.	Freq. S	pan	Window

- 5. Podesiti frekvenciju izvora v2 na 50 kHz. Koristiti Autoscale da se prikaže valni oblik u vremenskom domenu. Rezultirajući displej nije stabilan.
- Uključiti FFT displej i isključiti vremenski displej na kanalu 1. Koristiti sliku da se podese podešenja FFT menija. Na slici b, obadvije frekventne komponente se lako razlikuju.

Zaključci

- Stabilan valni oblik u vremenskom domenu nije potreban kada se koristi HP 54657A FFT modul za izvodjenje analize u frekventnom domenu, sve dok vremenska baza je sporija od 50 µs /div.
- 2. Može biti teško razlučiti frekventne komponente uskog propusnog opsega kada ulazni signal sadrži komponente visoke frekvencije. Efektivna brzina sampliranja mora biti veća da bi se izbjegao aliasing, i zbog toga, rezultirajuća spektralna rezolucija je loša.



nits/div 00 dB Ienu	Ref Level 10.00 dBV
00 dB Ienu	10.00 dBV
lenu	
	Window
	Window

1024 tačke DFT signala koji se sastoji od dvije sinusoide sa osnovnim frekvencijama od 1 kHz i 50 kHz.

Eksperiment 5

Poredjenje funkcija FFT prozora

U ovom kratkom eksperimentu koristićemo Hanningov, pravougaoni i Flattop prozor da analiziramo frekventni sadržaj jednostavnih signala. Eksperiment poredi spektralne rezolucije i mogućnosti mjerenja spektralnih amplituda raznih prozora.

Procedura

 Spojiti i prikazati 1V (RMS) sinusoidu sa osnovnom frekvencijom od 1 kHz. Ovaj eksperiment će uključiti mjerenje apsolutne amplitude sinusoide u frekventnom domenu. Zbog toga, 1 V (RMS), podešenje treba biti što je moguće tačnije. Za brzo čitanje RMS vrijednosti, pritisnuti taster VOLTS na osciloskopu i očitati RMS vrijednost.

 Uključiti FFT displej i isključiti displej u vremenskom domenu na kanalu 1. Koristiti podešenja pokazana na slici da se izolira osnovna frekvencija sinusoide. Pošto je apsolutna amplituda skale FFT u dBV, koja je referencirana na sinusoidu od 1 V (RMS), teoretski vrh amplitude 'perfektne' sinusoide treba biti na 0 dBV.

Koristiti Hanningov, pravougaoni i Flattop prozor da se izmjeri vrh amplitude. Koji od tri prozora će dati najbolje rezultate?

3. Za slijedeći dio ovog eksperimenta, spojiti jednostavno kolo iz prethodnog eksperimenta. Izabrati v1 da bude 3.5 Vpp, 1 kHz sinusoida. Izabrati v2 da bude frekvencije koja je otprilike 20 Hz veća od od v1, i prigušiti amplitudu v2 za otprilike 30 dB. Koristiti podešenja pokazana na narednim slikama da se demonstriraju osobine fekventne razlučivosti sva tri prozora. Sekvenca preklapanja FFT tragova se dobije koristeći Auto-store osobinu osciloskopa. Primjetimo da prikazivanjem nekoliko preklapajućih FFT tragova, moguće je vrlo jasno identificirati obadvije harmonijske komponente. Takodjer, primjetimo da Hanningov prozor je najefikasniji u identifikaciji frekventnih komponenata niskog energetskog nivoa.





1024 tačke DFT sume dvije sinusoide koristeći Hanningov prozor. Dvije komponente su pomjerene za oko 20 Hz i sinusoida na višoj frekvenciji je prigušena za oko 30 dB. Autostore osobina osciloskopa je je korištena da se prikaže sekvenca preklapajućih FFT tragova.



Isto kao i prethodna slika samo što se koristi pravougaoni prozor



	Funct	ion 2: Menu	
Effective Sampling Rate		Units/div	Ref Level
5 kSa/s		10.00 dB	10.00 dBV
Center Freq.	Freq. S	FT Menu	Window
1.045 kHz	305.21	Hz	FlatTon

Isto kao i prethodna slika samo što se koristi flattop prozor
FFT LABORATORIJSKI EKSPERIMENTI SA HP 54600 OSCILOSKOPIMA

Zaključci

- 1. FFT analizator je sposoban da razluči relativno blisko postavljene frekventne komponente, čak i kada je jedna komponenta prigušena.
- 2. Koristeći Auto-Store mogućnosti osciloskopa, moguće je koristiti 'vizuelno' usrednjavanje da se izdvoje efekti šuma i podrhtavanja samplera (sampling jitter).
- 3. Hanningov prozor je najefektivniji prozor za razriješenje frekventnih lokacija blisko postavljenih sinusoida, dok Flattop prozor je najefektivniji za provodjenje mjerenja amplitude.
- 4. RMS vrijednost valnog oblika nije ista kao vrijednost glavnog loba. RMS vrijednost je afektirana glavnim lobom, cjelokupnim harmonijskim sadržajem i internim šumom osciloskopa.

Nastavak prezentacije DAQ baziranih sistema za prikupljanje i obradu podataka u okviru LabView-a biće posvećen slijdećim IOtech proizvodima: o modul DaqBoard/200A

o interfejsni moduli DBK15 i DBK20

IOtech kompanija dizajnira i proizvodi PC-bazirane module za prikupljanje podataka i mjerne instrumente. Njihovi proizvodi se koriste u širokom rasponu testnih aplikacija i služe kao mjerni setovi u industrijama uključujući automobilsku, zračnu, kemijsku, komunikacijsku, elektronsku i mnoge druge. HARDVERSKI OSNOVI MODULA FAMILIJE DAQBOARD [ISA-SLOT]



DaqBoard/100, /112A, /200A, i /216A su 100 kHz ISA – slot moduli koji obezbjeđuju analognu-digitalnu konverziju sa širokim izborom prilagođavanja signala, proširenje signala i softversku podršku od bilo kog PC-baziranog sistema za dobijanje informacija.

Moduli familije DaqBoard [ISA-slot] obezbjeđuju širok spektar ugrađenih analognih i digitalnih ulaza/izlaza. Svi moduli DaqBoard obezbjeđuju 16 analognih ulaza (proširivo do 256), 2 analogna izlaza i 4 digitalna ulaza i izlaza.

> RAZLIČITI MODULI DAQBOARD IMAJU 12-BITNU ILI 16-BITNU REZOLUCIJU:

• 12-BITNI MODULI UKLJUČUJU DAQBOARD/100A I /112A.

• 16-BITNI MODULI UKLJUČUJU DAQBOARD/200A I /216A



Moduli familije DaqBoard [ISA-tip] mogu skanirati kanale frekvencijom od 100kHz, i to im omogućava da akviziraju različite tipove mjernih davača od termopara do mjerača deformacija. Imaju širok izbor trigerovanja i obezbjeđuju programabilno kašnjenje od 10µs do 10 sati. Za svaki kanal obezbjeđuje se programabilno pojačanje, i na vrlo jednostavan način vrši se konfigurisanje prema željenim zahtjevima.

INSTALACIJOM MODULA DAQBOARD U RAČUNAR MORA SE PRILAGODITI UNUTRAŠNJI (INTERNI) SISTEM KONFIGURACIJE. UNUTRAŠNJA KONFIGURACIJA SASTOJI SE OD POSTAVLJANJA PREKIDAČA I KRATKOSPOJNIKA TAKO DA ODGOVARAJU ŽELJENOM MODU RADA: • BAZNA ADRESA



PREKID I DMA



DaqBoard DMA postavka

DAC



DAC1 Vanjska referenca

DACO Vanjska referenca DACO Unutrašnja referenca



DAC0 Unutrašnja referenca DAC1 Vanjska referenca



DACO Unutrašnja referenca DAC1 Unutrašnja referenca



DACO Unutrašnja referenca DACI Unutrašnja referenca Simultana sample hold



DACO Vanjska referenca DAC1 Unutrašnja referenca Simultana sample holo

SLIKA 1.10. POSTAVKA DAC REFERENCE

VANJSKO ANALOGNO PROŠIRENO NAPAJANJE



MODULI DAQBOARD PRIHVATAJU SVE ANALOGNE I DIGITALNE ULAZNO/IZLAZNE SIGNALE PREKO JEDNOG STANDARDNOG U/I KONEKTORA P1 I DVA 40-IGLIČASTA KONEKTORA (P2 I P3) NA PLOČI MODULA.



2. INTERFEJSNI MODULI DBK



DBK serija interfejsnih modula za obradu signala su dizajnirani za upotrebu sa DaqBoard ISA-tip baziranim pločama i DaqBook portabl sistemima za prikupljanje podataka. DBK serija može biti korištena sa pločama baziranim na ISA-sabirnicama od proizvođača kao Keithly/MetraByte, Computer Boards, Advantech i Omega.

DBK serija se sastoji od četiri elementa: interfejsnih modula za obradu signala, pakovanje, napajanje i moduli za obradu signala sa visokim kapacitetom.

Univerzalni strujno/naponski ulazni interfejsni modul DBK15 koristi 16 kanalni multiplekser (MUX) i programabilni ulazni pojačavač (PGA). Ako je konfigurisan sa odgovarajućim otpornicima, DBK15 može mjeriti napon do 30V istosmjernog napona (30 VDC) ili struje do 20mA. Ulazni pojačavač interfejsnog modula DBK15 je softverski programabilan za x1 ili x2 pojačanje po kanalu. Na DaqBoard se može konektovati kako jedan tako i više modula DBK15, maksimalno šesnaest.



DBK15



DBK20 i DBK21 su opšte namjenski, digitalni ulazno/izlazni moduli koji mogu povećati broj raspoloživih digitalnih ulazno/izlaznih (U/I) linija za 48 po modulu.

DBK20 koristi konektore sa pod vijak , dok DBK21 koristi DB37 konektore. Oba modula se povezuju na P2 digitalni ulazno/izlazni (U/I) port sa glavnom jedinicom (DaqBoard) preko interfejsnog kabla (CA-37-x).

Do četiri interfejsna modula DBK20 ili DBK21 mogu biti spojena za maksimum od 192 linije (4x48)



DBK20





Blok dijagram interfejsnih modula DBK20 i DBK21

DBK10 je metalna kutija za proširenje koja prihvata do tri interfejsna modula. Više kutija može lako da se postavi tako da prihvati bilo koji broj interfejsnih modula.



Terminals with Pre-Connected Analog Input Leads (Some cards use BNC Connectors)

Strain Relie

OBRADA SIGNALA U DAQ SISTEMIMA

Sistem za prikupljanje (akviziciju) podataka koji ima modernu koncepciju sastoji se od: multipleksera, analogno-digitalnog konvertora, digitalno-analognog pretvarača (D/A), kola za uzorkovanje (Sample/Hold), pojačavača, brojača/tajmera (vremenskih kola), i drugih specijalnih kola.

Jedna od najvažnijih karakteristika sistema za akviziciju podataka za personalne računare je ta, što sva ta specijalna kola integrišu u jedan kompatibilan i kompaktan sistem.

Interfejsni moduli mogu povećati broj analogno ulaznih linija, od 16 baznih kanala do 256 ulaznih kanala. Svaki interfejsni modul DBK obezbjeđuje jedinstveni izlaz koji mora biti usmjeren na jedan od 16 baznih kanala. Takođe DaqBoard-ov sekvencer, pored toga što kontroliše DaqBoard takodjer kontroliše programabilne osobine na interfejsnim modulima. Ova arhitektura osigurava isto uzorkovanje od 10µs kako za vanjske tako i za unutrašnje kanale.



Funkcionalni dijelovi Daq sistema



Dijagram skaniranja

Brzina skaniranja (scan rate)

Najveći dio analognih signala skanira se sa brzinom definiranom u vremenskoj bazi DaqBoard sata. Skanirajući period je vremensko trajanje između uzastopnih (sukcesivnih) skanova. Inverzno, skanirajuća stopa ili skanirajuća frekvencija je broj skanova u vremenskom intervalu, obično izraženim u skanovima u sekundi. Kanali u skanu su uvjek uzorkovani u istom periodu od 10µs (100kHz brzina), ili 5µs (200kHz brzina). Uopšteno frekvencija uzorkovanja mora biti veća od dvostruke najveće frekvencije signala, da se spriječe greške.

Trigerovanje

Trigerovanje kontroliše ciklus prikupljanja. Kad je sistem spreman, potreban je triger da se prikupe podaci. Tipično, specificirana su tri parametra za prikupljanje podataka: pred trigerski broj, poslije trigerski skan broj i izvor trigera. Mora se odrediti zahtjev trigeriranja, baziran na prirodi mjerenja i količini podataka potrebnih za zadovoljenje sistemskog cilja.



Pre-triger skan broj specificira broj skanova koji treba da se skupe prije tačke trigerovanja. Ako je pred triger skan broj veći od nule, sistem će kontinuirano prikupljati podatke dok se triger ne zadovolji. Ako se ne zahtjevaju pred trigerski skanovi, sistem ostaje nepromjenjen do trigera, onda on skuplja post-trigerske skanove dok se ne završi.

 Post-triger skan broj specificira broj skanova koji treba da se skupe poslije tačke trigerovanja. Poslije trigera post-trigerski skanovi bit će prikupljeni kao što je isprogramirano i onda će se sistem zaustaviti.

Brojačko-vremenska kola u DaqBoard-u se koriste za brojanje digitalnih događaja, sinhronizaciju digitalnih impulsa i generisanje pravogaunih oblika i impulsa.

Korištenjem ulazne izolacije imaju se prednosti kao što su: zaštita kola, smanjenje šuma i potiskivanje zajedničkog napona (CMV).

Diferencijalni režimi sa osnovom uzemljenja, šentiranja i plivajući otklanjaju greške koje mogu da se jave pri mjerenju.



PRIKUPLJANJE I OBRADA PODATAKA NA PC-u KORIŠTENJEM IOTECH MODULA DAQBOARD/200A, DBK15 I DBK20 Brojačko/vremenske funkcije (Counter/Timer)

U praksi postoje primjene koje, pored ostalog, zahtjevaju brojanje, vremensko usklađivanje događaja (tajming) i mjerenje frekvencije. Postoje i primjene koje zahtjevaju da se uređaji uključuju i isključuju u tačno određenim trenucima, ili za određeni vremenski period. Ove funkcije se ostvaruju pomoću kola koja nazivamo COUNTER/TIMER (C/T). Sistemski C/T su optimizovani za primjene koje daju impulse, mjere frekvenciju i generišu vremensku bazu.

DaqBook/100/200/260 i DaqBoard/100A/200A/2000 imaju brojačko/vremenske funkcije na P3 interfejsu. Ove funkcije se implementiraju na 9513 čipu i pristupa im se preko DaqView-a i programiranja. Sa odgovarajućim programiranjem pet kanala 9513 može biti nezavisno konfigurisano za različite operacione režime.

Nožice na P3 konektoru vremenskog brojača		
Nožica	Ime signala	Objašnjenje
12	CTR 5 GATE	Brojač 5 gate (9513 čip)
13	CTR 5 IN	Brojač 5 ulaz (9513 čip)
14	CTR 4 GATE	Brojač 4 gate (9513 čip)
15	CTR 4 IN	Brojač 4 ulaz (9513 čip)
16	CTR 3 GATE	Brojač 3 gate (9513 čip)
17	CTR 3 IN	Brojač 3 ulaz (9513 čip)
18	CTR 2 GATE	Brojač 2 gate (9513 čip)
19	CTR 2 IN	Brojač 2 ulaz (9513 čip)
30	OSC. OUT	Oscilator izlaz (9513 čip)
31	CTR 5 OUT	Brojač 5 izlaz (9513 čip)
32	CTR 4 OUT	Brojač 4 izlaz (9513 čip)
33	CTR 3 OUT	Brojač 3 izlaz (9513 čip)
34	CTR 2 OUT	Brojač 2 izlaz (9513 čip)
35	CTR 1 OUT	Brojač 1 izlaz (9513 čip)
36	CTR 1 IN	Brojač 1 ulaz (9513 čip)
37	CTR 1 GATE	Brojač 1 gate (9513 čip)

Svaki kanal ima tri linije.

- IN digitalni ulaz koji inkrementira brojač i obezbjeđuje vremensku bazu za operacije brojača.
- GATE digitalni ulaz koji uključuje ili isključuje counter/tajmer.
- OUT izlaz digitalnih četvrtki i impulsa

Ulazna izolacija

Za korištenje ulazne izolacije imaju se slijedeće prednosti :

zaštita elektronike od vanjskog sistema, smanjenje šuma i potiskivanje zajedničkog napona (CMV).

• Zaštita kola:

Ulazna izolacija razdvaja izvor signala od kola koja mogu biti oštećena signalom. Naponi veći od 10V mogu oštetiti kola. Visoko naponski signali zato trebaju biti izolovani od naponskog nivoa elektronike.

• Smanjenje šuma:

Izolacija eliminiše petlje uzemljenja za visoko pojačavačke sisteme koji imaju više jedinica. Šasije za svaki uređaj mogu biti na potencijalu zemlje, s tim da se malo razlikuju od drugih uređaja. Ove irevelantne za mjerenje struje i vrhovi koji se pojavljuju zbog indukcije mogu biti čuvani van mjernih kola.

 Potiskivanje zajedničkog CMV ("sinfaznog") napona (Common-mode voltage) Postoji ograničenje u naponu koji diferencijalni pojačivač može podnijeti između zemlje i ulaza pojačivača. Na sreću diferencijalni pojačivač odbacuje visoki zajednički naponski režim signala. Visoki zajednički naponski režim (High common-mode voltage) i vrhovi šuma (špicevi) su odbačeni u fazi signala u amplitudi i frekvenciji.

Režimi rada

Daq jedinica radi u dva režima, nesimetrični (single-ended-SE) i diferencijalni. Daq jedinice mogu prihvatiti 8 diferencijalnih ili 16 ulaznih analognih nesimetričnih signala. Postavke predpostavljenih (default) vrijednosti interfejsnih modula DBK i Daq modula koriste 16 analognih nesimetričnih ulaza.

Neki interfejsni moduli DBK koriste diferencijalne ulaze za mjerne davače ali izlazi interfejsnih modula DBK u Daq su uvjek nesimetrični. Za DaqBook/100,/112,/120, postavke kratkospojnika određuju signalne režime.

Nesimetrični režim je fabrički postavljena (default) konfiguracija. Za DaqBoard i DaqPC-karticu biranje između diferencijalnog i nesimetričnog režima je softverski u programu. Nesimetrični režim se odnosi na napon koji se mjeri između jedne signalne linije i zajedničkog napona uzemljenja. Mjereni napon može biti djeljen sa drugim kanalima.

Prednost nesimetričnog režima nad diferencijalnim je ta da on obezbjeđuje veći broj kanala 16 u odnosu na 8. Diferencijalni režim se odnosi na režim u kom se napon mjeri između dvije signalne linije. Prednost korištenja diferencijalnog ulaza je da on smanjuje greške indukcije, šuma koji nastaje zbog struje uzemljenja. Na narednoj slici dat je primjer kako se šum redukuje i isključuje kada se koristi diferencijalni režim



Signal S2 se oduzima od signala S1 i tako se dobija izlazni signal. Vrhovi šuma sa istim polaritetom, fazom i amplitudom u svakom ulaznom signalu se poništavaju, rezultujući istim diferencijalnim signalom. Na slici su S1 i S2 signali prikazani u fazi međutim ako su ovi signali izvan faze, šum u svakoj liniji bi imao istu amplitudu, fazu i polaritet i zbog tog razloga ipak bi bio poništen.

PROGRAM ZA PRIKUPLJANJE PODATAKA - DAQ VIEW

- Daq View je program za prikupljanje podataka zasnovan na Windowsima, za rad DaqBook, DaqBoard-a ili DaqPCMCIA sa DBK interfejsnim modulima.
- Daq View omogućava:
- Postavljanje sistemskih parametara (biranje kanala, pojačanja, tipovi mjernih davača –transducera, itd.) za dobijanje podataka.
- Pohranjivanje podataka na disk i prenos podataka u tabele i baze podataka.
- Konfiguracija i rad sa DBK interfejsnim modulima.
- Konfigurisanje vremenskih brojača za mjerenje frekvencije ili generisanje povorke impulsa.
- Korištenje dva analogna izlaza, uključujući generator funkcija za module Daq Board.
- Korištenje digitalnog U/I (za module DaqBoard sa digitalnim U/I).
- Aktiviranjem Post View-a mogu da se prate talasni oblici za maksimalno 16 kanala.



Startanje Daq View-a

Program mora biti pravilno instalisan, ako je potrebno pogledati poglavlje instalacije. Računarski zahtjevi uključuju:

- 386 PC/AT ili više
- 8 MB RAM-a
- Win. 3.x , Windows 9.x , Windows NT, Windows 2000
- IOtech hardver za prikupljanje podataka
- (za Daq ViewXL) Excel 5.0 ili više

Da bi pokrenuli aplikaciju potreban je klik na DaqView čija je lokacija u Start Programs u DaqX Software programskoj grupi. Zavisno od postojećih datoteka DaqView startat će na jedan od tri načina:

o Automatsko biranje uređaja i puno podešavanje konfiguracije.

o Automatsko biranje uređaja i default podešavanje konfiguracije

o Ručno biranje uređaja i default podešavanje konfiguracije.

Kratak pregled DaqView-a

- U ovom pregledu DaqView-a pokazat će se neke od njegovih osnovnih karakteristika.
- Otvoriti DaqView kao što je gore objašnjeno. Ako DaqBoard i DBK jedinice za kondicioniranje signala nisu spojene, odabrati Simulated Instrument kao uređaj.
- Ako je odabran režim Simulated Instrument, kolona čitanja analogno ulazne tabele (Spreadsheet) pokazaće simulirane podatke.
- Ako je hardver konektovan očitavanja će izraziti aktuelni signal.
- Sa alatne trake (Toolbar), odabrati dugme Bar Graph Meters, Analog Meters ili Digital Meters i onda trougaoni start indikator na traci alata novog prozora. Dolazeći podaci će se prikazati u formatu koji se odabrao. Poslednja stavka (ikona) na traci alata "meters" prozora omogućava da se postavi broj kanala koji će se prikazivati.
- Sa DaqView-e alatne trake glavnog prozora odabrati Charts (treća ikona s lijeva), i DaqView Chanel Display prozor će se pojaviti. Ako je neaktivan prvo se mora uključiti željeni kanal u padajućem meniju lijevo od grafa (chart). Za startovanje i zaustavljanje prikaza podataka su START i STOP dugmadi. Poslije zaustavljanja (STOP dugme) može se resetovati broj kanala koji se prikazuje.

 Kao uvod u sistemsku konfiguraciju, izabrati uređaj sa padajućeg menija Device (Select Device) i onda konfigurisati hardverske postavke (Configure Hardware Settings). Na lijevoj strani prozora Configure Hardware Settings, odabrati padajući meni bilo kog kanala da bi se otkrila opcija vanjske konekcije. Pored direktne signalne konekcije, mogu se birati i DBK interfejsni moduli. Desna strana prozora postavlja digitalnu konekciju ako je Daq opremljen sa njom.

Analogno ulazna tabela (Spreadsheet)

Analogno ulazna tabela (lijeva polovina glavnog prozora) prikazuje analogno ulazne kanale i dozvoljava nam da ih konfigurišemo. Svaki red pokazuje jedan kanal i njegovu konfiguraciju. Broj redova može da varira, ali svaki red ima sedam kolona. Neke kolone omogućavaju da blokovi ćelija budu promjenjeni u isto vrijeme (klikanjem miša na zaglavlje kolone može se označiti cijela kolona). Druge kolone omogućavaju izmjene samo pojedinačnih ćelija.

Kolona	Upotreba i opis	
СН	Ova kolona prikazuje kanalni broj (nemože se mijenjati iz ovog prozora). Ovaj broj uključuje broj glavnog kanala i broj ploče za proširenje i kanala (ako se koristi). Kanali za proširenje su konfigurisani koristeći prozor Hardware Configuration opisan kasnije u ovom poglavlju.	
On	Ova kolona omogućava vam da izaberete da li će podatak biti priman sa tog kanala. Kad su selektirani ćelija ili blok ćelija u ovom kanalu pojavit će se kutija za označavanje koja omogućuje da se kanal uključi sa Yes ili isključi sa No. Duplo klikanje ćelije u ovoj koloni će prebaciti status kanala. Edit meni omogućava da se svi kanali naprave aktivni ili neaktivni.	
Туре	Ova kolona omogućava da se postavi pojačanje ili tip ulaza svakog kanala. Pojačanja i tipovi variraju za razne opcione kartice. Blok ćelija u ovoj koloni može biti označena za više kanala sa istim tipom opcione kartice. Dvostruko klikanje na ćeliju će označiti sljedeće dostupno pojačanje ili tip.	
Pole	Ova kolona pokazuje polarizaciju kanala (unipolarni ili bipolarni)za svaki kanal. Polarizacija može biti programirana ovdje, za svaki kanal posebno kad se koristi Daq Book/200,/216 i bilo koji Daq Board ili DBK15 univerzalna strujno/naponska kartica.Kad se koristi bilo koji drugi Daq ova kolona se postavlja u Hardwer Setup window.Za selektovane ćelije koje mogu biti promjenjene prozor za označavanje će prikazati Uni ili Bi. Dvostruko klikanje na ćeliju će prebaciti polaritet. Ako hardver ne može programirati polaritet meni za označavanje neće biti prikazan.	
Label	Ova kolana sadrži opisno ime za ulazni kanal. Inicijalna labela je broj kanala, ali ona može biti zamjenjena u bilo kojih osam znakova. Ova labela se koristi prilikom označavanja kanala u analognom trigeru i listi dijagrama.	
Units	Ova kolona vam omogućuje da mijenjate tehničke jedinice svakog kanala i primjenjujete linearne jednačine na Daq–ovim podacima. Kad je ćelija ili blok ćelija u ovoj koloni označen, analogni ulazni prozor prikazuje ulazne opcije u padajućem meniju. Označavanje mX+b omogućava vam da definišete m i b i labelu tehničke jedinice. Onda će biti prikazane u Units (jedinice) koloni i mX+b će biti primjenjeno na	

	očitavanja iz Daq-a prije nego što je očitavanje prikazano na ekranu ili zapisana na disku. X u ovoj jednačini je napon pročitan od daq-a(ili stepeni celzijusa za DBK14). Na primjer ako je Daq kanal konfigurisan kao bipolarni sa dobitkom 1 (x1), podrazumjevani napon bit će ± 5V. Ovo korenspondira vrijednostima jedan (1) za <i>m i</i> nula (0) za <i>b</i> i jedinica u voltima.V može biti zamjenjeno u milivolte postavljajući m na 1000 i Units na milivolte(mV). Units kolona može biti korištena za softversku kalibraciju Daq-a. To se radi čitanjem poznatih ulaza na dvije različite tačke ulaznog naponskog opsega (uobičajeno na 0 i punoj skali) i rješavajući jednačinu y=mX+b. Napon pune skale koji se mijenja prema pojačanju kanala je 5V/pojačanje za bipolarne kanale i 10V/pojačanje za unipolarne kanale.	
Reading	Ova kolona prikazuje Daq-ova analogna ulazna očitavanja. Ona ne	
	može biti promjenjena od strane korisnika i uključuje se označavanjem	
	"Enable Input Reading" pod Acquisition menijem ili selektiranjem	
	Start/Stop All indicators pod Window menijem. Ova kolona će prikazati	
	očitavanja onoliko brzo koliko to računar omogućuje. Tabela ne može	
	biti promjenjena dok je uključena input reading kolona	
Obavijest: Pored analognih ulaza, postoji 16-bitni digitalni ulazni kanal kome se		
može pristupiti sa daq-ovog konektora P3 ovaj visoko brzinski ulaz koji se čita		
istom brzinom kao bilo koji analogni ulaz. Može se uključiti ili isključiti klikanjem		
na <u>checkbox</u> ispod tabele analognih ulaza.		

Parametri analogne ulazne tablice na Daq View – ovom glavnom prozoru

Konfiguracija prikupljanja podataka

Odmah do analogno ulazne tabele (spredsheet) na desnoj strani glavnog prozora nalazi se sekcija za konfigurisanje prikupljanja. Tri glavna dijela sekcije uključuju setup parametre za triger, za skaniranje i uzorkovanje. Ove postavke bit će korištene kad se startuje prikupljanje na disk, selektirajući opciju «GO» (poslednja stavka u alatnoj traci-toolbaru). Kad je triger zadovoljen skanovi se prikupljaju na selektovanoj frekvenciji skaniranja i smještaju na disk u željenu datoteku.

Napomena: Visoko brzinski digitalni ulazni kanal je na donjem lijevom dijelu ekrana i može biti korišten sa daqovima koji ga podržavaju

Trigger Event (događaj na koji triger okida) Trigger Slope (kosina okidača) Analog Trigger Level Setup (postavka nivoa analognog	Selektira izvor trigera. Četiri moguća izvora trigera su: <i>Immediately(trenutno)</i> -izvrša trigerovanje trenutno <i>Key Hit(pritisni tipku)</i> -vrši prikupljanje i čeka da korisnik pritisne tipku <i>External TTL (vanjski TTL)</i> - Čeka padajući ili rastući vrh na pinu 25 konektora P1 <i>Channel Value(vrijednost kanala)</i> -Prati nivo selektovanog kanala;izvršava trigerovanje kad je parametar zadovoljen Specifikuje da li triger reaguje na rastuću ili padajuću kosinu na vanjskom TTL Postavlja bazu trigera na specificiranu vrijednost signala na odabranom kanalu	Trigger Event Key Hit T Dhannel: Innne diately Key Hit Value: Dhannel Value Slopa: Rising C Faling
Scan Count (brojanje skanova)	Broj skanova može biti u opsegu od 1 do 10.000.000 Skan uključuje sve kanale koji su označeni kao «ON» u analognoj ulaznoj konfiguracionoj listi. Pred – trigerski skan je broj skanova koji se dobije prije izvršavanja trigerovanja (dostupno samo za Channel Value triger). Napomena: Ako je pred trigerski skan veći od nule, pred trigerski i post trigerski uzorci nemogu premašiti 32508. Ako je pred trigerski skan jednak nuli, post trigerski skan ne može premašiti 10000000.	Scan Count Pre-Ingger: 0 Post-trigger: 100 Averaging: 100

Averaging (usrednjavanje)	Ovaj checkbox omogućava da usrednjavanje analogno ulaznog podatka bude uključeno ili isključeno. Usrednjavanje može da se koristi za povećavanje efektivne tačnosti signala uz koji je prisutan i šum. Usrednjavanje će povećati frekvenciju skeniranja i broj skanova ali opažena frekvencija i broj skanova (koji su postavljeni od DaqView-a) ne mijenjaju se.	
Sequence Rep Rate (brzina skeniranja)	Frekvencija skeniranja moze biti postavljena u sekundama, milisekundama, minutima ili satima pomoću combo boxa. Pomjeranje klizača ili direktno unošenje u numeričko polje mijenja frekvenciju skeniranja. Maksimalna skenirajuća frekvencija zavisi od broja kanala koji su uključeni i od toga da li je uključeno Averaging (usrednjavanje). Uključivanje više kanala ili usrednjavanje će smanjiti maksimalnu frekvenciju ekoniranja	Sequence Rep Rate

Padajući meniji u DaqView-u

Neke (ali ne sve) opcije sa padajućih menija mogu biti pozvane i sa alatne trake. Svaka stavka na alatnoj traci ima sopstvenu ikonu. Postavljanje kurzora na ikonu i klikanje miša uključuje alatku ili otvara korenspodirajući prozor.

Open	Postavlja parametre kao što je precizirano u specificiranoj setap datoteci.	
Save	Snima postojeću konfiguraciju da kasnije opet može da se pozove (piše preko postojeće verzije)	
Save As	Snima postojeću konfiguraciju da kasnije opet može da se pozove;pita da li da piše preko orginalne verzije ili da snimi u drugu datoteku.	
Convert Binary ASCII	Konvertuje prethodno dobijenu binarnu datoteku u ASCII koji može biti čitan raznim programima za analizu.	
Convert Binary to PostView Binary	Konvertuje prethodno dobijenu binarnu datoteku u binarnu datoteku koja može biti čitana programom PostView.	
Exit	Napušta Daq∨iew program	
Acquire Go Enable Input Reading Column Dat a File Setup	Go Go Enable Input Reading Column	Ova komanda priprema hardver za prihvat na disk kad je triger zadovoljen, prikupijanje počinje. Sve interaktivne U/I kontrole su Iskijučene kad je sistem pripremijen za prikupijanje. Parametri prikupijanja nemogu se mijenjati dok traje prikupijanje (snimanje). Ova komanda čita analogne ulaze I stavija numeričke vrijednosti u tabelu u Reading koloni. Ako je Reading kolona ukijučena ova komanda je ikijučeje
--	---	---
	Data File Setup	Komanda je iskijučuje. Ova sekcija određuje ime i tip datoteke koja će postojati posilje prikupljanja. Ime datoteke može biti direktno otkucano ili Browse Files (pretražuj datoteku) dugme može biti pritisnuto da se otvori dijalog boks za selekciju datoteka (selektovana datoteka će biti postavljena direktno u datoteka «name» polje). Za vrijeme prihvatanja bit će stvoren prosta binarna datoteka I <u>updated</u> , dok se podaci čitaju.Posilje prihvatanja ASCII tekst datoteka I Post View binarna datoteka I nost View binarna datoteka I post View-om. Ako sirovi binary check box (ček box za prostu binarnu datoteku) nije uključen, prosta binarna datoteka bit će izbrisana posilje stvaranja Post View III ASCII datoteke. Box mnogostruka destinacija (Auto Re-Arm) usmjerava DaqView da stvori uzastopne datoteke za duge tokove podataka, kao što je potrebno. Ako je Check box «Validate File Overwrite» uključen to će prouzrokovati da DaqView potvrdi <u>overwritng</u> postojećih binarnih ASCII III U/I datoteka.

Window meni stavke i opisi					
	Charts	Prikazuje prozor sa dijagramima.			
	Bar Graph Meters	Pokazuje dolazeće podatke na pokazivaću sa trakama.			
Window Charts Bar Graph Maters Analog Maters Digital Maters Start All Indicators Stop All Indicators PostView Analog Output Digital I/O Counter/Timer	Analog Meters	Prikazuje dolazeće podatke na analognoj skali			
	≜0.1 Digital Meters	Pokazuje dolazeće podatke numerički			
	Start All Indikators	Počinje prikaz podataka u Reading koloni i bilo koji otvoreni dijagram III pokazivač(analogni,digitalni)			
	Stop All Indikators	Zaustavlja prikaz podataka u Reading koloni i bilo koji otvoreni dijagram ili pokazivač.			
Arbitrary Waveform	🔟 Post View	Startuje PostView aplikaciju.			
	Analog Output	Prikazuje prozor analognog Izlaza.			
	Digital I/O	Prikazuje digitalni I/O prozor.			
	[™] Counter/Timer	Prikazuje prozor.			
	Arbitrary Waveform	Prikazuje prozor proizvoljnog talasnog oblika.			

Device				
Device meni stavke i opisi				
Denice Select Device Configure Hardware Settings Session Status	Select DaqBook	Prikazuje dijalog box za unošenje printer porta (LPT1 doLPT4), nivo prekida(interrupt) (3-7) i port protokol (<u>osmobitski</u> standard, četverobitni standard i nekoliko EPP opcija). Napomena: Brzi EPP i SMC666 portni protokoli, interaptni nivol uključuju 3-7, 10, 11, 12, 14, 15.		

DaqBoard	Prikazuje dijalog box za unošenje baznih adresa (0300 inicijalno) i nivoa interanta (10-11-12-14-15)
Daq PCMCIA	Prikazuje dijalog box za unošenje baznih adresa (0330deafault) i nivoa interapta(5,6,7, <u>10</u> ,11,12,14,15). Napomona: DagView pokušava da počne novu komunikaciju sa selektovanim uređajem. Ako je hardver nađen otvara se glavni prozor. Ako hardver nije nađen korisnik se upozorava da izvrši rekonfiguraciju i ponovo pokuša. Ako hardver nije nađen izadi iz DagView- a i pokreni Dag test program
Simulated Device	Otvara DaqView <u>sesiju</u> ali ne pokušava da komunicira sa hardverom. Umjesto toga aplikacija simulira interakciju između softvera i hardvera. Ako je DaqView spojen sa pravim hardverom ova komanda će zatvoriti tu sesiju.
Configure Hardware Settings	Otvara prozor za konfiguraciju hardvera koji omogućava korisniku da kaže softveru kako je hardver postavljen. Setup sekcije uključuju analogne ulazne kartice DBK, digitalne interfejsne module, ulazni polaritet, A/D signal Referenc I D/A vanjska Referenca.



- osnovna funkcija kartice je A/D pretvorba;
- kartica DaqBoard/200A IOtech ugrađena na ISA sabirnicu računala;
- spajanje 8 ulaznih kanala u diferencijalnoj konfiguraciji;
- 16-bitna razlučivost A/D pretvorbe;
- tip A/D pretvorbe: sukcesivna aproksimacija;
- maksimalna frekvencija uzorkovanja 100(kHz);
- software-ski izbor frekvencije uzorkovanja i koeficijenta pojačanja.



Blok dijagram utične kartice