



Faculty of Electrical Engineering
Department of Automatic Control
and Electronics, Sarajevo

Data Acquisition and Transmission Akvizicija i prijenos podataka



11. Feedback control over communication network Upravljanje u zatvorenoj petlji preko komunikacijske mreže

Doc.dr.sc. Jasmin Velagić, Ph.D.

2007/2008

Sadržaj poglavlja:

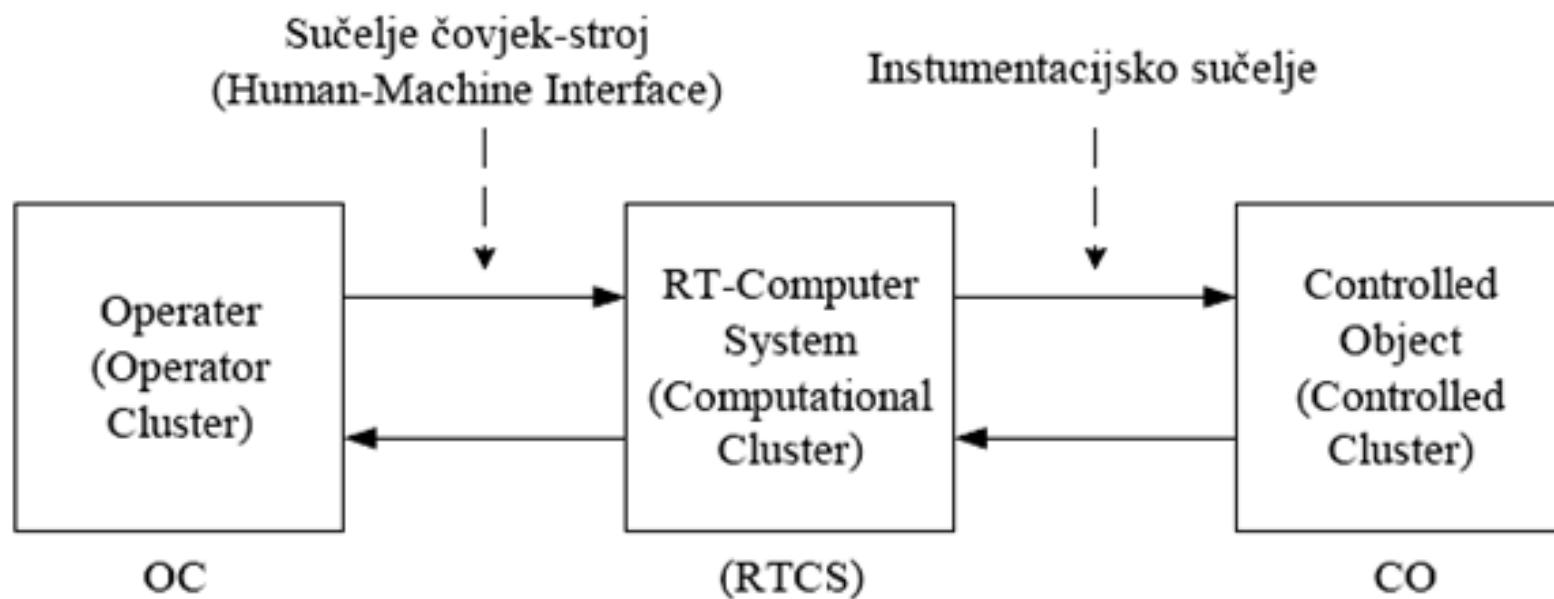
✚ Upravljanje u zatvorenoj petlji preko komunikacijske mreže

- RT distribuirani komunikacijski sistemi
- RT veličine, RT slike i RT objekti
- Zatvoreni sistem upravljanja preko komunikacijske mreže
- Vremena uzorkovanja više regulacijskih petlji
- Uzorkovanje na mreži sa prosljeđivanjem zaloga (TP)
- Uzorkovanje u CAN mreži
- Izvedbe sistema upravljanja preko komunikacijske mreže

11.1. RT distribuirani komunikacijski sistemi

RT komunikacijski sistem (RTCS)

- Ispravnost rada sistema ne ovisi samo o logičkom rezultatu proračuna već i o trenutku dobivanja rezultata.



- RTCS mora reagirati na pobudu od CO unutar definiranog vremenskog intervala \Rightarrow deadline: ♦ hard real-time systems; ♦ soft real-time systems.

RT distribuirani komunikacijski sistemi

Funkcionalni zahtjevi na RTCS

Prikupljanje podataka (Data Collection)

- značajne procesne varijable \Rightarrow RT veličine (RT entity);
- svaka RT veličina pripada samo jednom podsistemu (clusteru) \Rightarrow SOC (Sphere Of Control);
- izvan SOC-a RT veličina može se mjeriti (observirati), ali se ne može mijenjati;
- izmjerena vrijednosti RT veličine u RTCS-u naziva se njenom **RT slikom** (RT image);
- budući da se RT veličina mijenja, RT slika predstavlja njenu **ispravnu vrijednost** u ograničenom vremenskom intervalu;
- skup svih RT slika naziva se **RT baza** (RT Database). Baza se može osvježavati **periodički** (TT, Time-Triggered) i **događajno** (ET, Event-Triggered);
- kondicioniranje signala;
- nadzor alarma: primarni i sekundarni, pri čemu je važno utvrđivanje redoslijeda.

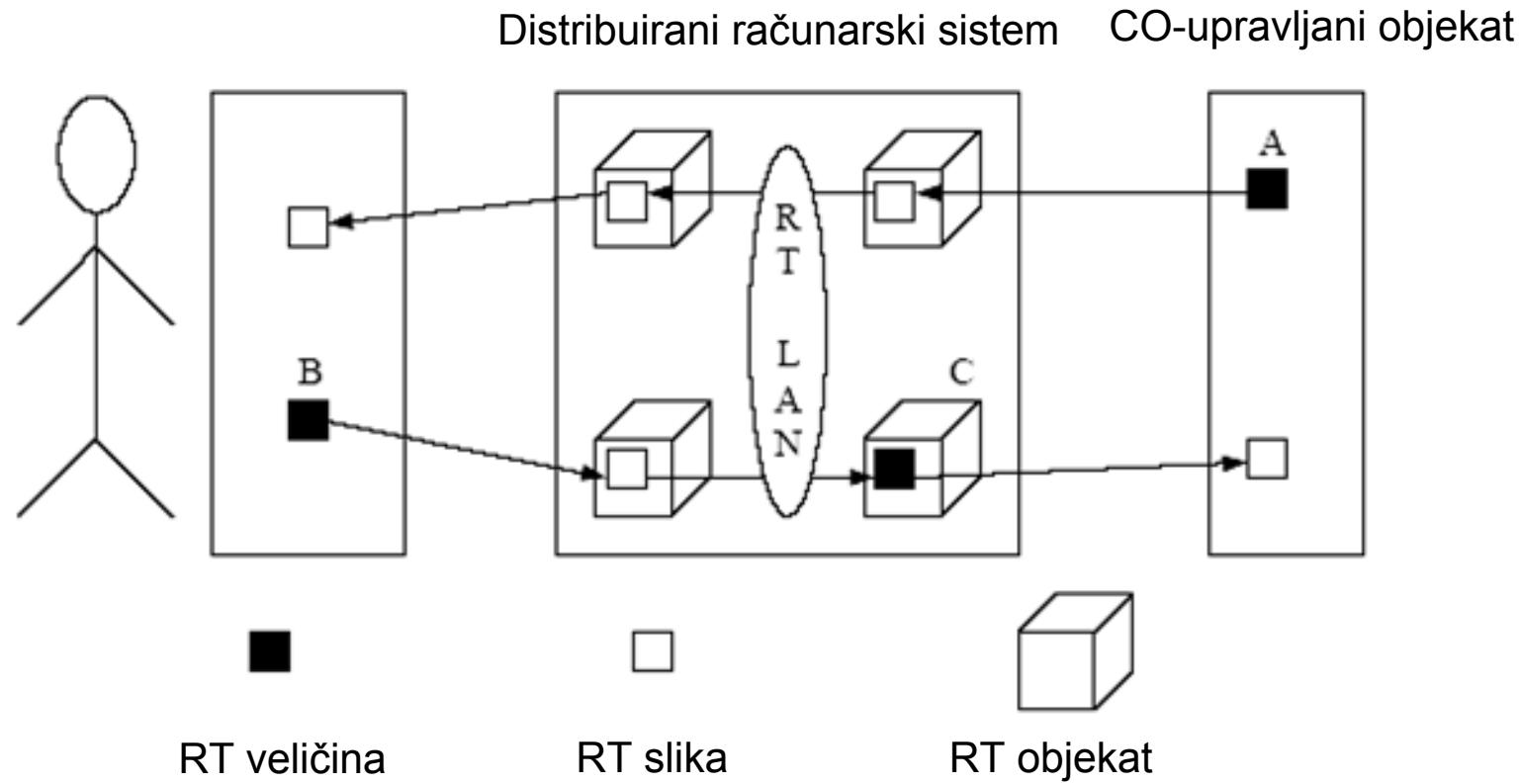
Upravljanje u zatvorenoj petlji

- fiksno vrijeme uzorkovanja \rightarrow strogi vremenski zahtjevi ($100 \mu\text{s} \rightarrow 10 \text{ ms}$).

Sučelje čovjek-stroj (HMI)

- $50 \rightarrow 100 \text{ ms} \rightarrow$ zbog spore percepcije čovjeka.

11.2. RT veličine, RT slike i RT objekti



A → mjerna vrijednost protoka.

B → referentna vrijednost protoka.

C → upravljačka veličina (npr. željeni otvor ventila).

RT veličine, RT slike i RT objekti

RT veličine

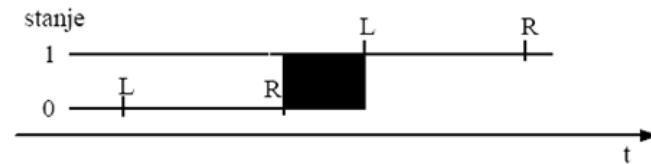
□ Podjela

- **statički atributi:** ime, tip, područje vrijednosti, max d/dt,...
 - **dinamički atributi:** trenutna vrijednost, brzina promjene,...
- SOC: A → CO; B → Operater; C → RTCS (CC).

□ Diskretne i kontinuirane RT veličine

Diskretna RT veličina:

$L \rightarrow R$ definirano stanje
 $R \rightarrow L$ nedefinirano stanje
npr. vrata garaže u srednjem položaju – ni otvorena ni zatvorena

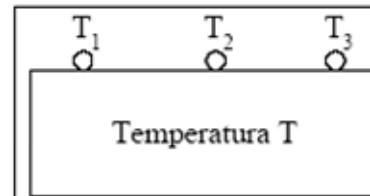


□ Observacija RT veličine

- Informacija o stanju RT veličine u određenom vremenskom trenutku.
OBSERVACIJA je jedinična podatkovna struktura:

OBSERVACIJA= \langle Ime, t_0 , Vrijednost \rangle , t_0 -trenutak observacije RT veličine

□ Posredna observacija



npr. mjerjenje temperature u čeličnom ingotu → matematički model prijenosa topline

RT veličine, RT slike i RT objekti

RT slike i RT objekti

□ RT slike

- Opisuju RT veličinu po vrijednosti i po vremenu → privremeno valjane

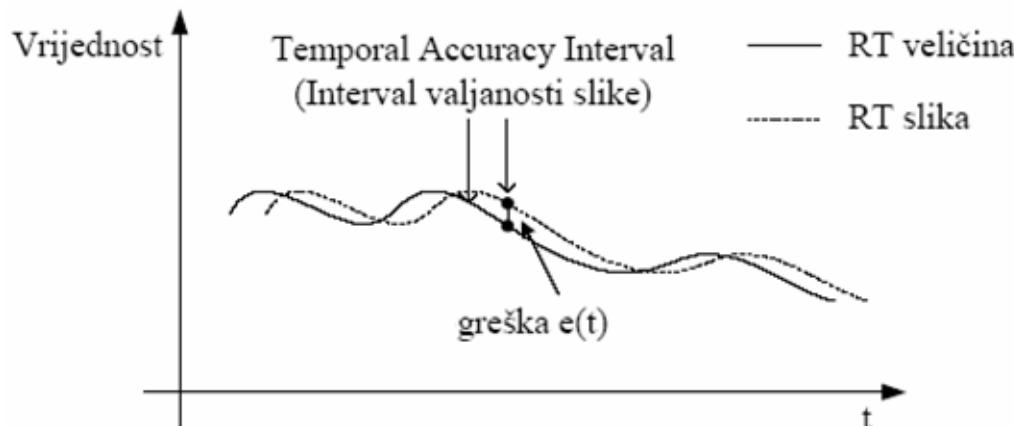
□ RT objekti → spremnik RT veličina

- sinhroni RT objekti → aktiviraju se pomoću kloka
- distribuirani RTO → kopije na čvorovima → problem konzistentnosti

□ Vremenska valjanost RT slike

- Definirana je u odnosu na određeni vremenski interval u neposrednoj prošlosti (recent history - RH). U trenutku t_i RH_i je poredani skup vremenskih tačaka $\{t_i, t_{i-1}, t_{i-2}, \dots, t_{i-k}\}$.
- U trenutku t_i RT slika je ispravna (valjana) ako:

$$\exists t_j \in RH_i : \text{Vrijednost(RT slike } t_i) = \text{Vrijednost(RT slike } t_j)$$



RT veličine, RT slike i RT objekti

RT slike i RT objekti

□ Interval valjanosti slike

- Trajanje intervala valjanosti RT slike ($d_{aac} = z_{ti} - z_{ti-k}$) ovisi o dinamičkim svojstvima RT veličine upravljanog procesa.
- Greška $e(t)$ koja nastaje zbog kašnjenja između očitanja (observacija) RT mjerne veličine v i korištenja njene RT slike može se približno odrediti prema izrazu:

$$e(t) = \frac{dv}{dt} [z(t_u) - z(t_o)]$$

t_u – trenutak korištenja RT slike

t_o – trenutak očitanja RT slike

- Ako se koristi valjanja RT slika, najveća greška iznosi:

$$e_{\max}(t) = \left(\frac{dv}{dt} \right)_{\max} \cdot d_{acc}$$

$e(t)_{\max}$ – treba biti u redu veličine mjerne greške mjernog člana za RT veličine koje se brzo mijenjaju, interval d_{aac} mora biti kratak.

- Da bi rezultat bio tačan mora biti:

$$z(t_o) \leq z(t_u) \leq [z(t_o + d_{acc})] , \text{ odnosno } z(t_u) - z(t_o) \leq d_{acc}$$

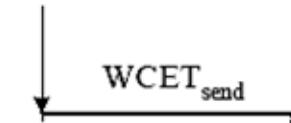
RT veličine, RT slike i RT objekti

RT slike i RT objekti

- Sinhronizirane faze prijenosa (Phase-Aligned Transaction)
- Razmatra se slučaj RT prijenosa koji se sastoji od tri sinhronizacijske faze:
 1. proračun na čvoru koji očitava RT veličinu sa maksimalnim trajanjem $WCET_{send}$ (Worst Case Execution Time sender);
 2. prijenos očitane vrijednosti do čvora koji koristi RT sliku, sa maksimalnim trajanjem prijenosa WCCOM (Worst Case COMunication delay);
 3. proračun na prijemnom čvoru sa maksimalnim trajanjem $WCET_{rec}$ (Worst Case Execution Time receiver).

Trenutak očitanja

RT veličine



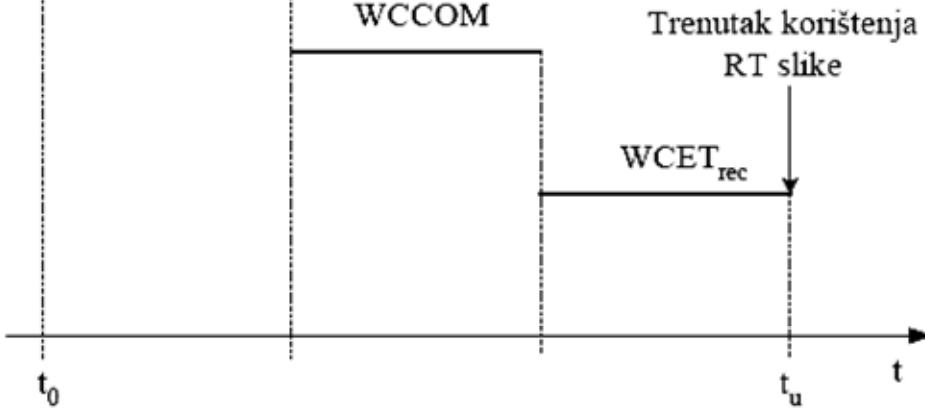
Najveće kašnjenje (najgori slučaj):

$$t_u - t_o = WCET_{send} + WCCOM + WCET_{rec}$$

Trenutak korištenja

RT slike

$WCET_{rec}$



RT veličine, RT slike i RT objekti

RT slike i RT objekti

□ Klasifikacija RT slika

- **Fazno neosjetljive RT slike (FNORT slike)**

Neka se RT slika osvježava sa periodom d_{update} . Ako je

$$d_{acc} > d_{update} + WCET_{send} + WCCOM + WCET_{rec}$$

tada je RT slika fazno neosjetljiva, tj. RT slika se može koristiti u bilo kojem trenutku, bez potrebe razmatranja fazne ovisnosti između dolazećeg očitanja RT veličine i tačke njenog korištenja.

- **Fazno osjetljive RT slike (FORT slike)**

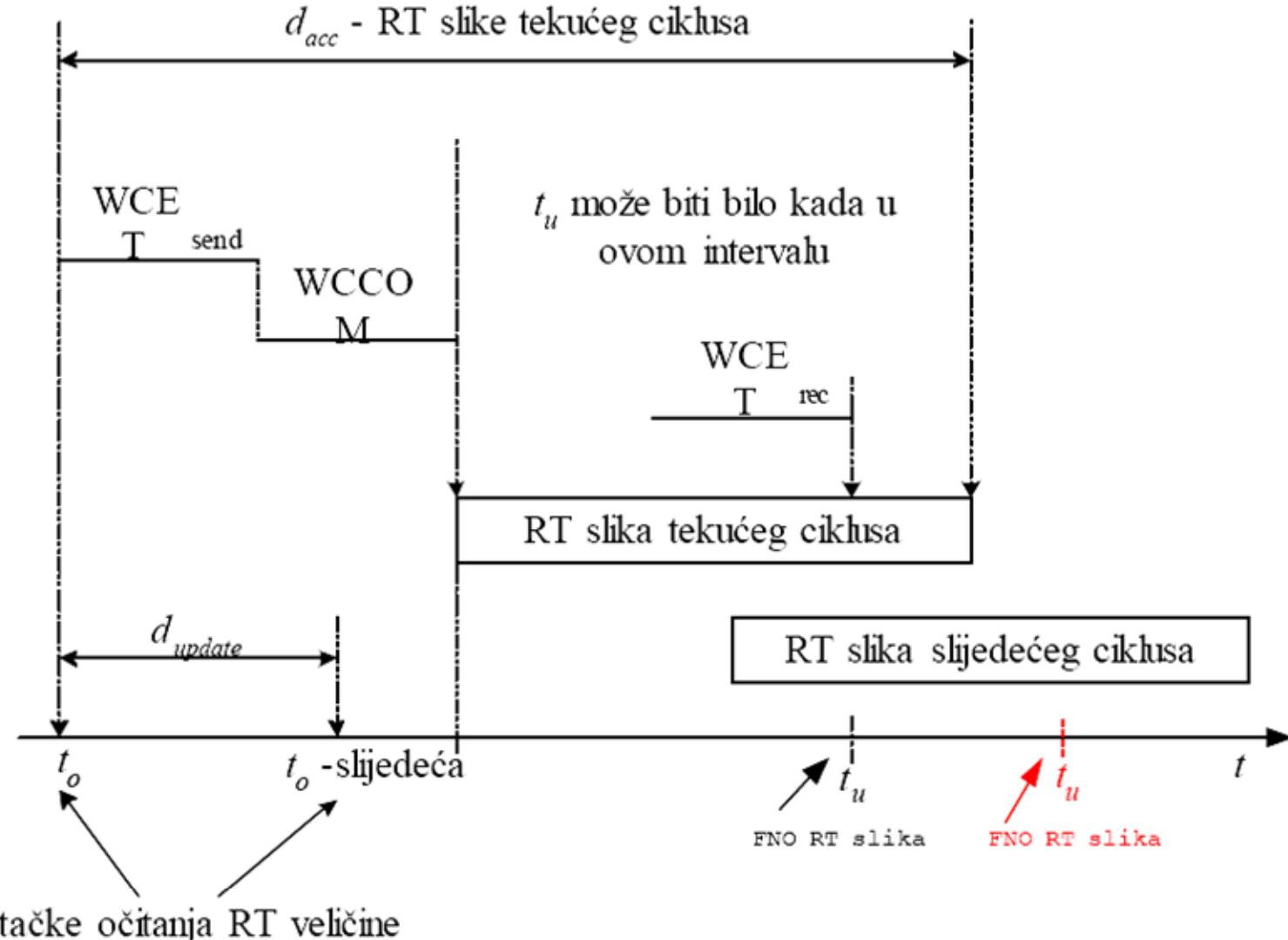
$$\begin{aligned} d_{acc} &\leq d_{update} + WCET_{send} + WCCOM + WCET_{rec} \\ \& \quad \& \quad d_{acc} > WCET_{send} + WCCOM + WCET_{rec} \end{aligned}$$

- Mora se voditi računa o faznom pomaku između trenutaka t_o i t_u .
- Znatno složenije raspoređivanje taskova da se ne poremeti redoslijed korištenja RT slika.
- Da se izbjegnu FORT slike treba: povećati frekvenciju očitanja RT veličina (dodatno opterećenje komunikacijskog sistema) ili primijeniti SE (State Estimation) tehniku (dodatno opterećenje procesora).

RT veličine, RT slike i RT objekti

RT slike i RT objekti

□ Klasifikacija RT slika



RT veličine, RT slike i RT objekti

RT slike i RT objekti

□ Kašnjenje akcije (Action Delay)

- Interval između trenutka početka prijenosa poruke i trenutka kada ona postane postojana u odredišnom čvoru. Odredišni čvor mora odgoditi svaku akciju utemeljenu na primljenoj poruci dok ova ne postane postojana.
- Poruka postaje postojana u čvoru u vremenskom trenutku kada čvor zna da su sve njemu ranije poslane poruke stigle.
- **Iznos kašnjenja akcije**

- Sistemi sa globalnom vremenskom bazom (synchronized clocks):

$$t_p = t_{send} + d_{max} + 2g; \quad g\text{-granularnost globalnog vremena}$$

- Sistemi bez globalnog vremena (unsynchronized clocks):

$$t_p = t_{send} + 2d_{max} - d_{min} + g_l; \quad g_l\text{-granularnost lokalnog vremena}$$

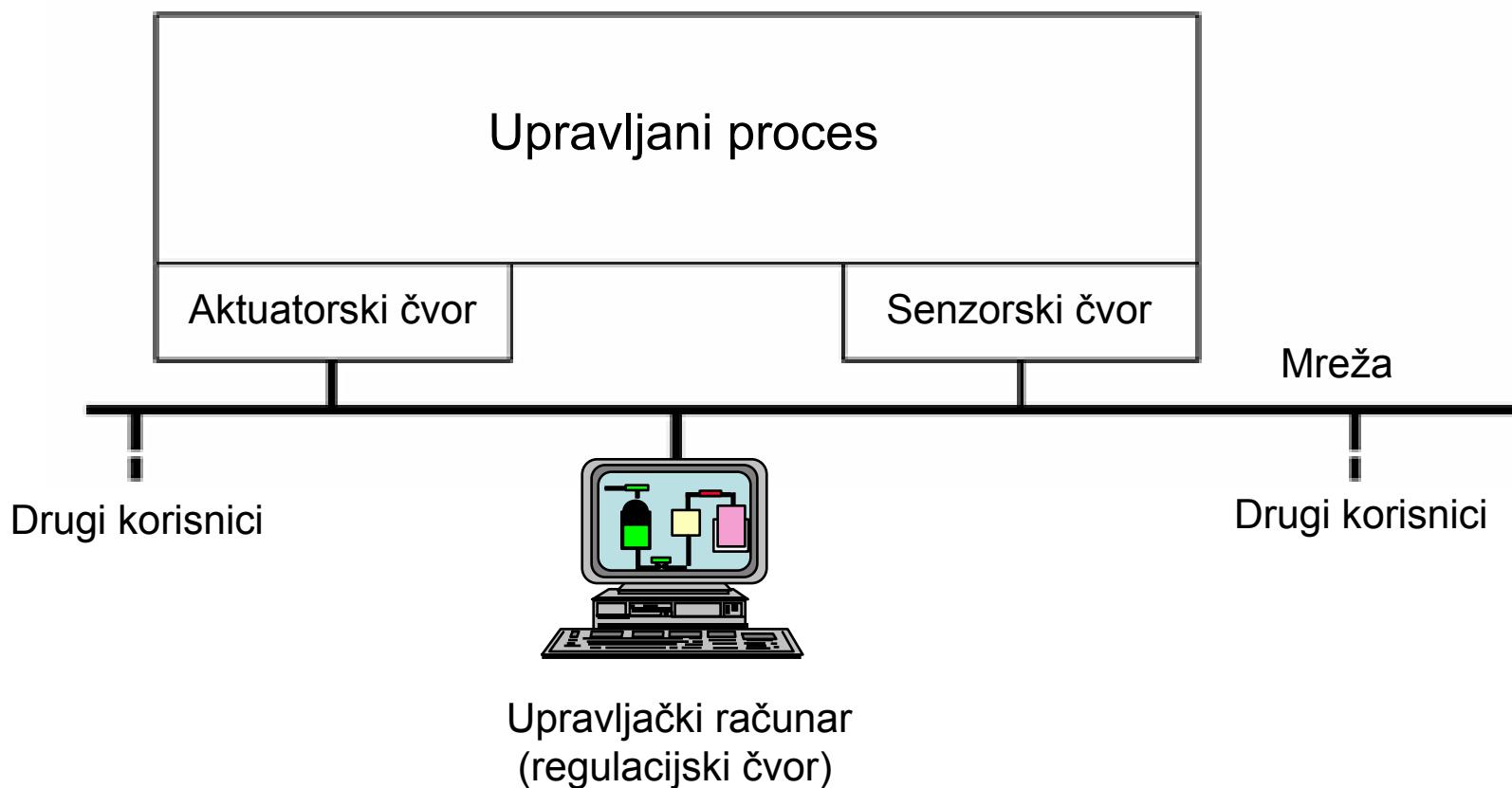
- prijemnik ne zna kada je poruka poslana pa mora čekati ($d_{max}-d_{min}$) nakon što je poruka stigla.

$d_{max}-d_{min}+g_l > 2g \Rightarrow$ sistemi bez globalnog vremena sporiji.

11.3. ZSU preko komunikacijske mreže

Struktura ZSU preko kom. mreže

- U literaturi se za ove sisteme upravljanja koriste i slijedeći nazivi:
 - Networked Control Systems (NCS)
 - Integrated Communication and Control Systems (ICCS).



ZSU preko komunikacijske mreže

Zašto upravljati preko komunikacijske mreže?

Prednosti:

- **Modularnost:** decentralizirano upravljanje, distribuirano procesiranje;
- **Integrirana dijagnostika:** brzo i jednostavno održavanje, otpornost na kvarna stanja;
- **Niska cijena:** smanjenje ožičenja, razvoj sistema korak-po-korak.

Nedostaci:

- **Komunikacijska kašnjenja** zbog:
 - ograničene propusne moći komunikacijske mreže,
 - preopterećenja čvorova i mreže;
- **Ova su kašnjenja obično stohastički promjenjiva** → sistem upravljanja postaje vremenski promjenjiv;
- **Standardna teorija LTI sistema postaje neprimjenjiva.**

ZSU preko komunikacijske mreže

Upravljačke komunikacijske mreže

□ Zahtjevi na upravljačke mreže:

- prijenos malih paketa između relativno velikog broja čvorova, ali sa visokom frekvencijom prijenosa kojom se zadovoljavaju zahtjevi za rad u striktno stvarnom vremenu;
- ograničeno vremensko kašnjenje;
- zagarantirana isporuka paketa (nema praznih intervala niti intervala sa više istih poruka);
- visoko iskorištenje mreže.

Razvijeno je više algoritama pristupa mediju sa ciljem ispunjenja gornjih zahtjeva.

□ Algoritmi pristupa mediju (MAC):

- Stohastički pristup:
 - Ethernet (IEEE 802.3: **CSMA/CD**)
 - CAN (**CSMA/BA**) ⇒ DeviceNet, SDS.

ZSU preko komunikacijske mreže

Upravljačke komunikacijske mreže

□ Algoritmi pristupa mediju (MAC):

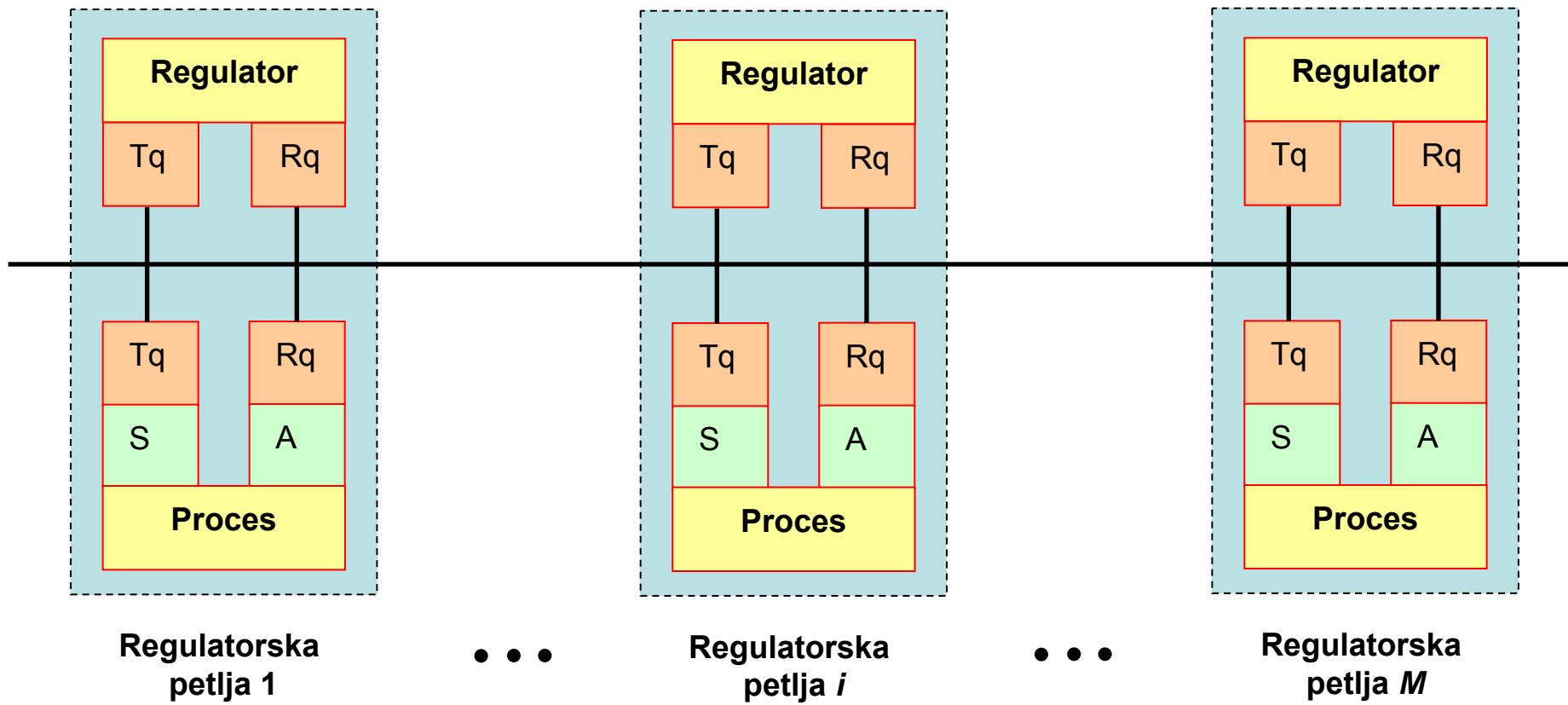
- Deterministički pristup:
 - Prosljeđivanje zloga (Token bus - IEEE 802.4, Token ring – IEEE 802.4) ⇒ PROFIBUS FMS, MAP, ControlNet,...
 - Centralizirana arbitraža (polling) ⇒ PROFIBUS DP, FIP, TTPA,...
 - TDMA ⇒ TTP/C, FlexRay.

□ Zadatak:

- Pronaći algoritam za određivanje slanja poruka (pristupa mediju) čvorova na mreži, koji su ujedno i elementi zatvorenih regulacijskih krugova.
- Pri tome se moraju zadovoljiti unaprijed navedeni zahtjevi na upravljačke komunikacijske mreže.
- U nastavku se izvodi algoritam za određivanje trenutaka slanja poruka u mrežama sa prosljeđivanjem zloga, a zatim se prilagođava i za CAN mreže.

11.4. Vrijeme uzorkovanja više regulacijskih petlji

Opis problema



Legenda:

Tq - čvor predajnika, Rq - čvor prijemnika, S - senzor, A - aktuator

Vrijeme uzorkovanja više regulacijskih petlji

Opis problema

Pretpostavke

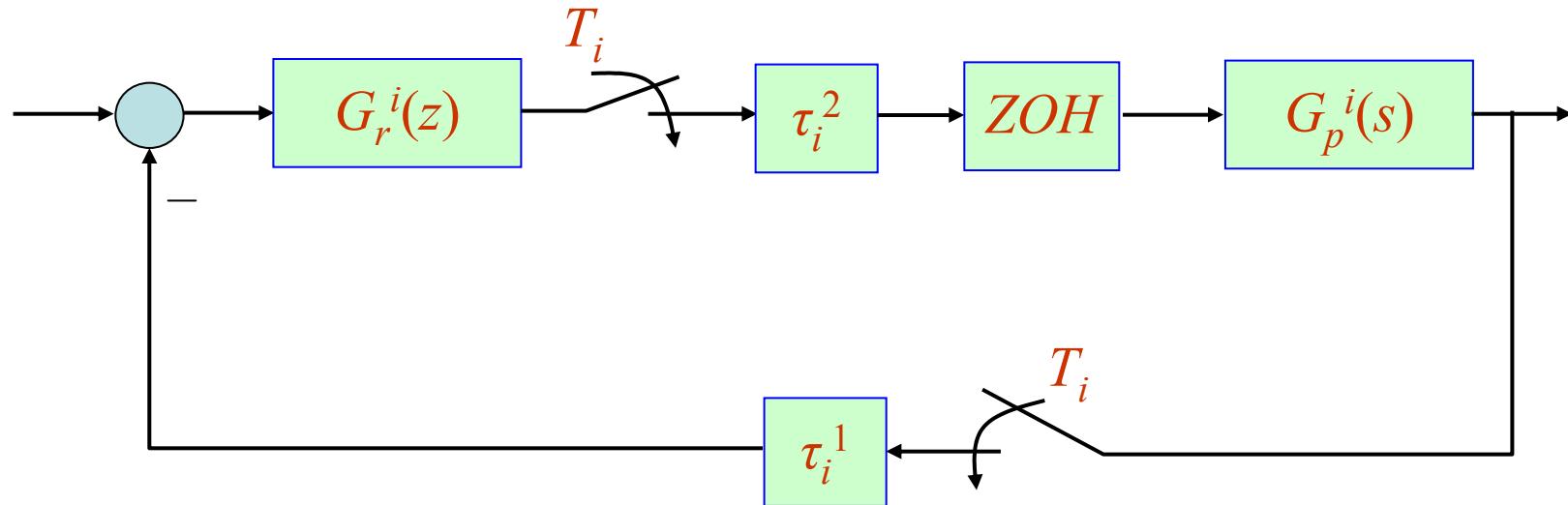
- Ukupan broj mrežnih čvorova koji šalju poruke $N=2M$.
- Senzorski i regulatorski čvor i -te regulatorske petlje imaju jednaka vremena uzorkovanja iznosa T_i .
- Svi čvorovi generiraju poruke (pakete) jednakih i fiksnih duljina \bar{L} .
- Brzina prijenosa podataka mrežom iznosi B [bit/s], pa je vrijeme prijenosa paketa $L=\bar{L}/B$.

Napomena:

- Čvorovi mogu imati različite duljine poruka. U tom se slučaju poruke razlažu (segmentiraju) na pakete duljine \bar{L} .
- Na primjer poruka duljine $L'(>\bar{L})$ koja se uzorkuje sa periodom T razlaže se u $p=[L'/\bar{L}]$, a zatim se svaki paket uključuje u red čekanja za prijenos sa periodom T/p . Čvor prijemnik slaže primljene pakete u poruku.

Vrijeme uzorkovanja više regulacijskih petlji

Komunikacijska kašnjenja u i -toj regulacijskoj petlji



$G_r^i(z)$ – Prijenosna funkcija regulatora

ZOH – Ekstrapulator nultog reda

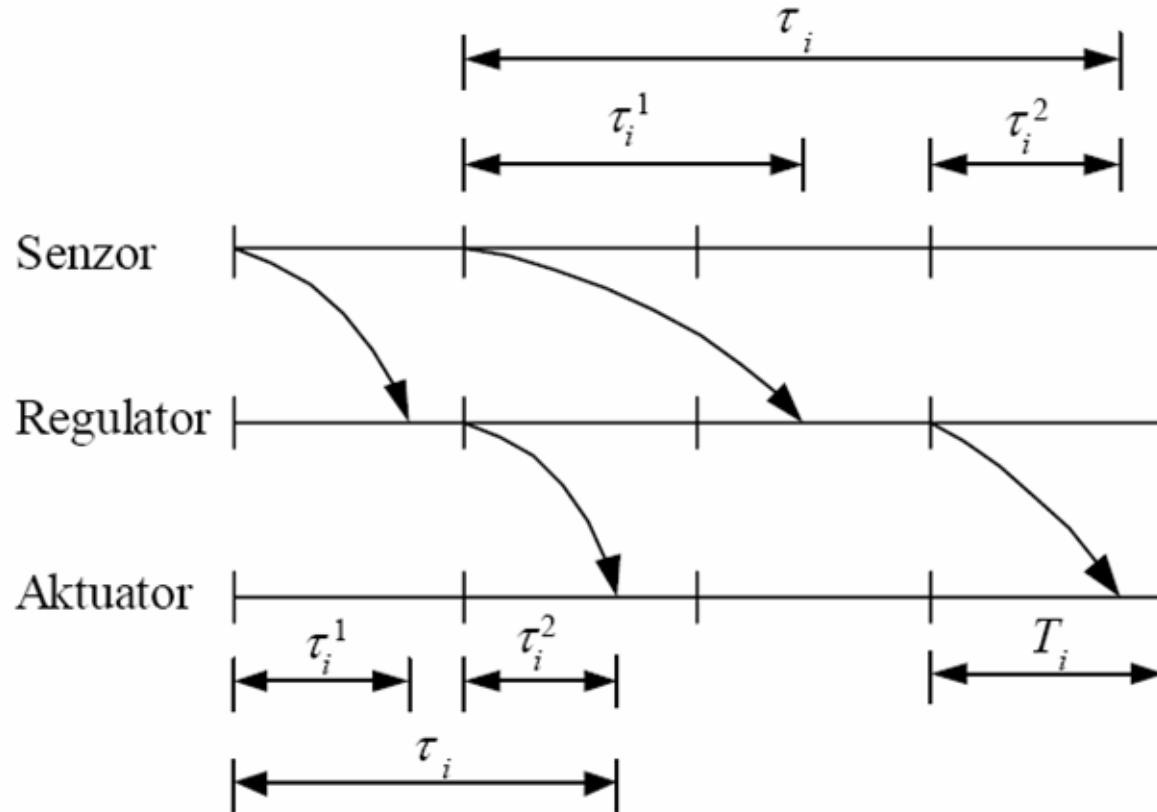
$G_p^i(s)$ – Prijenosna funkcija procesa

T_i – Vrijeme uzorkovanja i -te regulacijske petlje.

- Uzorkovani podaci u čvorovima senzora i aktuatora moraju čekati u redu za slanje dok dobiju pravo pristupa mediju tj. dok stanica dobije zalog kod mreža za prosljeđivanje zaloga ili dok bude prozvana kod “master-slave” mreža. Ovo uzrokuje kašnjenje u regulacijskom krugu:
 - τ_i^1 - kašnjenje između senzora i regulatora.
 - τ_i^2 - kašnjenje između regulatora i aktuatora.

Vrijeme uzorkovanja više regulacijskih petlji

Ilustracija kašnjenja u regulacijskoj petlji τ_i

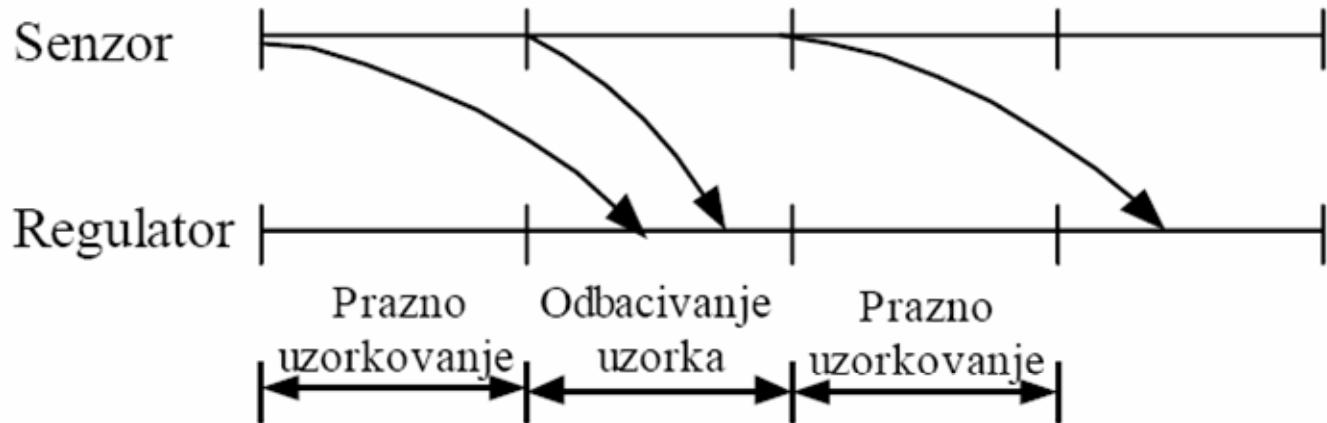


$$\tau_i = \left[\frac{\tau_i^1}{T_i} \right] T_i + \tau_i^2$$

(1)

Vrijeme uzorkovanja više regulacijskih petlji

Odbacivanje uzoraka i praznih intervala uzorkovanja



- Odbacivanje uzoraka i prazni intervali uzorkovanja narušavaju kvalitet ponašanja sistema upravljanja i dovode do distorzije upravljačkog signala.
- Distorzija upravljačkog signala uzrokuje visokofrekvenički šum u aktuatoru što može dovesti do njegovog trošenja i oštećenja.
- Dakle, svaki mjerni podatak mora stići od senzorskog do regulatorskog čvora prije slijedećeg uzorkovanja mjernog signala.

Vrijeme uzorkovanja više regulacijskih petlji

Dopušteno kašnjenje u regulacijskoj petlji

- Neka su Φ_i , $i=1$ do M , unaprijed zadana najveća dopuštena kašnjenja u i -toj regulacijskoj petlji. Tada i -ta petlja mora zadovoljiti slijedeća dva uvjeta:
 - a) Spriječiti odbacivanja podataka i prazna uzorkovanja: $\tau_i^m < T_i$, $i=1,2$
 - b) Ograničiti kašnjenja u regulacijskim petljama: $\tau_i < \Phi_i$. (1)
- Cilj je odrediti periode uzorkovanja T_i , $i=1$ do M , koji zadovoljavaju zahtjeve na kvalitet sistema upravljanja, ali i osigurati visoku iskoristivost komunikacijske mreže.
- Ako podaci ne stignu do čvora prijemnika unutar vremenskog intervala T_i , pojavio se "preljev", tj. čvor nije uspio poslati, jer nije došao na red.
- Algoritam određivanja trenutaka slanja poruka je ispravan ako:
 - nema "preljeva" niti na jednom čvoru u mreži te,
 - ako su kašnjenja u svim regulacijskim petljama manja od dopuštenih.tj. ako su zadovoljeni uvjeti a) i b).

Vrijeme uzorkovanja više regulacijskih petlji

Modificirano konstantno kašnjenje u regulacijskoj petlji

- Kašnjenje u petlji (1) je vremenski promjenjivo jer je τ_i^2 vremenski promjenjivo.
- Zamjena τ_i^2 njegovom maksimalnom vrijednošću nije dobro rješenje.
- Neka je t_k k -ti trenutak kada upravljački signal stiže do procesa. Budući da je τ_i vremenski promjenjiv, to je i interval $[t_k, t_{k+1})$ promjenjiv.
- Dakle, na ponašanje sistema upravljanja utječe vremenska promjenjivost intervala $[t_k, t_{k+1})$, a ne samo promjenjivo komunikacijsko kašnjenje.
- Interval $[t_k, t_{k+1})$ postaje najdulji kada se $\min \tau_i^2$ pojavi u k -om dolasku, a $\max \tau_i^2$ u $(k+1)$ -vom dolasku.
- Dakle, ako se vremenski promjenjivo kašnjenje τ_i^2 modifica u konstantno kašnjenje preko $\sup[t_k, t_{k+1}) = T_i + (\sup \tau_i^2 - \min \tau_i^2)$, zahtjevi na kvalitet ponašanja sistema upravljanja sa promjenjivim komunikacijskim kašnjenjem bit će zadovoljeni.

Vrijeme uzorkovanja više regulacijskih petlji

Modificirano konstantno kašnjenje u regulacijskoj petlji

- Uz kašnjenje od regulatora do aktuatora, treba uzeti u obzir i kašnjenje od senzora do regulatora.
- Ova dva kašnjenja mogu se promatrati zajednički, ako se ne pojavljuju prazni intervali uzorkovanja i ako ne dolazi do odbacivanja uzorka, tj. ako je ispunjen uvjet a).
- Konačno modificirano kašnjenje u petlji τ'_i postaje:

$$\tau'_i = 2T_i + (\sup \tau_i^2 - \min \tau_i^2) \quad (2)$$

- Opravdanost primjene modificiranog konstantnog kašnjenja provjerena je simulacijom na sistemu prvog reda.

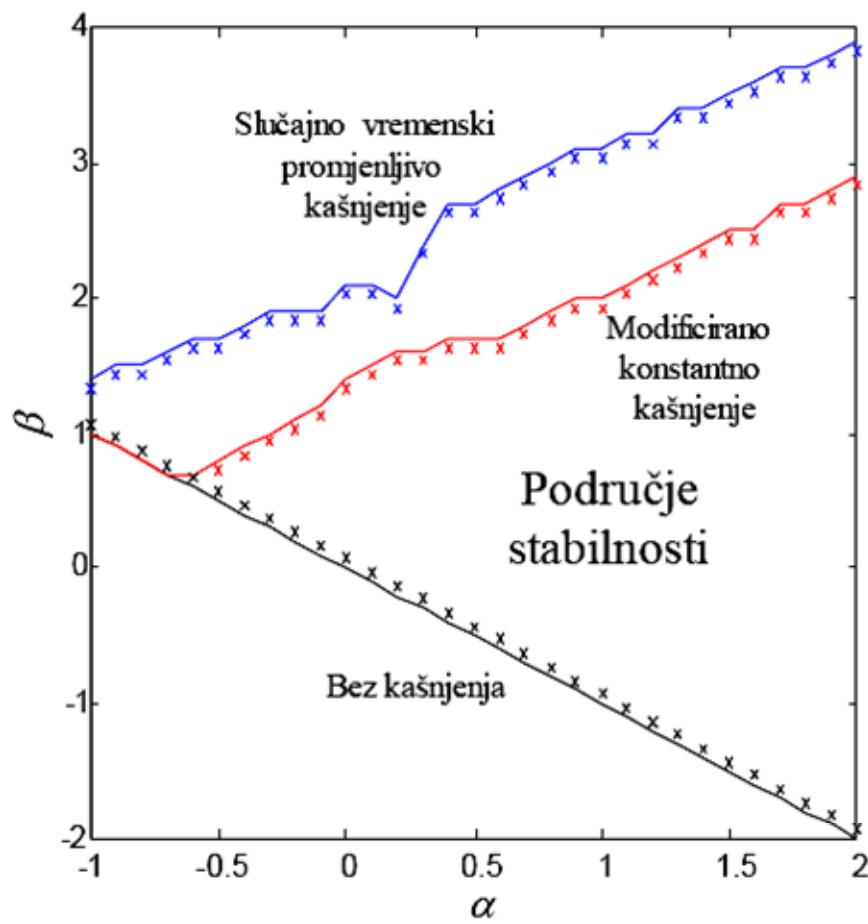
$$\dot{x}(t) + \alpha x(t) + \beta x(t - \tau(t)) = 0 \quad (3)$$

gdje je $\tau(t)$ promjenjivo vremensko kašnjenje.

- Područja stabilnosti za modificirano konstantno kašnjenje i za promjenjivo kašnjenje u ovisnosti o promjeni parametara α i β ($T_i=0.5$ s, $\tau(t)=\text{rand}[0s, 0.5s]$) prikazana su na slijedećoj slici:

Vrijeme uzorkovanja više regulacijskih petlji

Modificirano konstantno kašnjenje u regulacijskoj petlji



◆ Područje stabilnosti za modificirano konstantno kašnjenje obuhvaćeno je područjem stabilnosti za promjenjivo kašnjenje, što potvrđuje da je moguće projektirati ICCS na temelju modificiranog konstantnog kašnjenja.

◆ Na temelju modificiranog konstantnog kašnjenja, uvjet b) $\tau'_i < \Phi_i$ može se izraziti preko vremena uzorkovanja T_i , tj.

$$\tau'_i = 2T_i + (\sup \tau_i^2 - \min \tau_i^2) \leq \Phi_i \quad (4)$$

◆ Budući da je τ'_i konstantno, maksimalno dopušteno kašnjenje u i -toj regulacijskoj petlji Φ_i može se jednostavno odrediti, npr. klasičnom analizom u frekvencijskom području (Nyquistov ili Bodeovi dijagrami).

11.5. Uzorkovanje na mreži sa prosljeđiv. zaloga

Algoritam za određivanje trenutaka uzorkovanja - koncept prozora

- Neka je \mathbf{T} vektor vremena uzorkovanja M petlji, tj.

$$\mathbf{T} = [T_1, T_2, \dots, T_M] \quad (5)$$

gdje su T_i poredani od najmanjeg do najvećeg, tj. $T_i \leq T_{i+1}, \forall i$.

- Neka je r_i broj podataka koji se mogu prenijeti medijem pri najvećem kašnjenju u petlji i .
- Najveći τ_i^m se pojavljuje kad čvor m ($m=1$ i 2 označavaju senzorski, odnosno regulatorski čvor) u petlji i izgubi zalog neposredno prije nego uzorkuje (pošalje) podatak.
- Zalog će ciklički biti pridružen svim ostalim čvorovima prije nego ponovo dođe do čvora m . Prema tome, u najgorem slučaju τ_i^m postaje:

$$\max \tau_i^m = r_i L + N\sigma, \quad m = 1, 2 \quad (6)$$

Uzorkovanje na mreži sa prosljeđivanjem zaloga

Algoritam za određivanje trenutaka uzorkovanja

gdje je σ dodatno maksimalno vrijeme potrebno za obradu i prostiranje zaloga.

- Iz a) $\tau_i^m < T_i$ slijedi da se r_i mora ograničiti tako da vrijedi:

$$r_i = \left\lceil \frac{T_i - N\sigma}{L} \right\rceil \quad (7)$$

- Neka je r jednako r_i za odgovarajuće odabранo T_1 (najkraće vrijeme uzorkovanja), tj.

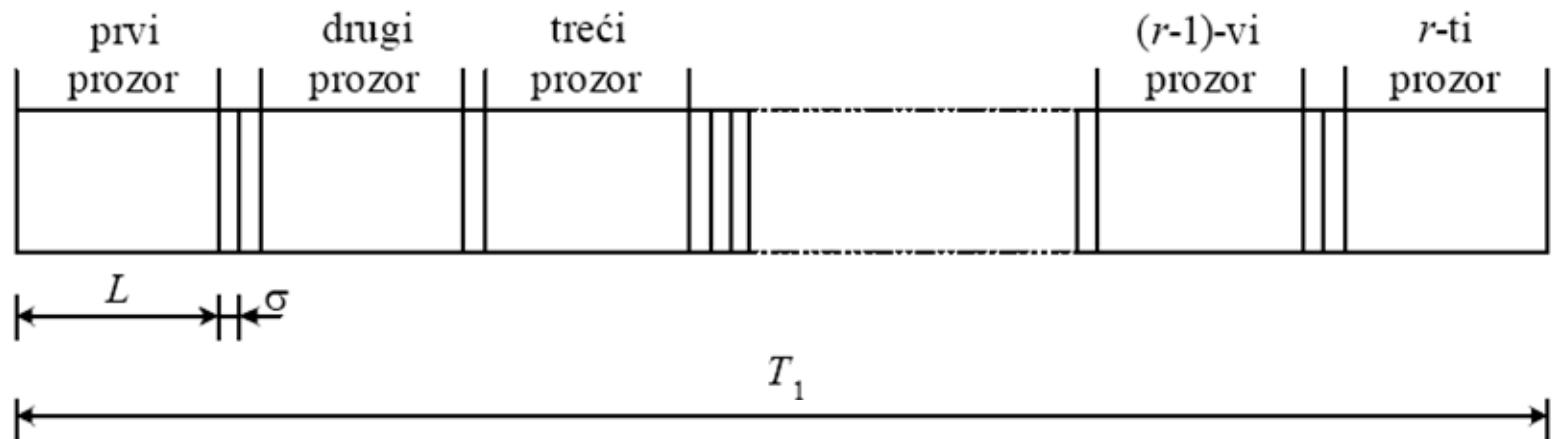
$$r_i = \left\lceil \frac{T_i - N\sigma}{L} \right\rceil \Rightarrow T_1 \geq rL + N\sigma \quad (8)$$

- Dakle T_1 se sastoji od r prozora duljine jednake vremenu prijenosa paketa L .

⇒ **KONCEPT PROZORA** (vidi slijedeću sliku).

Uzorkovanje na mreži sa proslijedivanjem zaloga

Algoritam za određivanje trenutaka uzorkovanja



- Algoritam za određivanje vremena uzorkovanja zasniva se na **koncepciju prozora** gdje u svakom intervalu T_1 , N čvorova u mreži dijeli r prozora ($r < N$), tako da broj paketa koji se prenose u bilo kojem intervalu T_1 ne prijeđe iznos r .
- Razmotrimo proizvoljan čvor j , gdje je $T_j = k_j T_1$ ($k_j \geq 1$). Ako se ne šalje više od r paketa unutar bilo kojeg intervala T_1 , tada broj paketa koji će biti preneseni u intervalu T_j neće prijeći iznos $r_j = k_j r$. Dakle, čvor j nikad neće doživjeti "preljev".

Uzorkovanje na mreži sa proslijediv. zaloga

Algoritam za određivanje trenutaka uzorkovanja

- Najkraći τ_1^2 se pojavljuje kada čvor 2 (regulator) u petlji 1 uzorkuje (pošalje) njegov podataka neposredno prije nego izgubi zalog, tj. $\min \tau_1^2 = L$.
- Iz a) ($\tau_i^m < T_i$, $m=1,2$) i b) ($\tau_i < \Phi_i$) proizilazi $\sup \tau_1^2$ i τ_i' jednako T_1 odnosno $\Phi_1 (= \min[\Phi_i, i=1 \text{ do } M])$.
- Odakle se uz zadano Φ_1 , T_1 izračuna prema izrazu (4) ($\tau_i' = 2T_i + \sup \tau_1^2 + \min \tau_1^2 < \Phi_i$) kao

$$T_1 = \frac{\Phi_1 + L}{3} \quad (9)$$

- Broj prozora r u T_1 prema (7) ($r = \left[\frac{T_1 - N\sigma}{L} \right]$) iznosi:

$$r = \left[\frac{(\Phi_1 + L)/3 - N\sigma}{L} \right] \quad (10)$$

Uzorkovanje na mreži sa proslijediv. zaloga

Algoritam za određivanje trenutaka uzorkovanja

- Uvedimo vektor \mathbf{K} koji sadrži omjere vremena uzorkovanja u odnosu na najkraće vrijeme uzorkovanja T_1

$$\mathbf{K} = [k_1, k_2, \dots, k_M], \quad k_i = \frac{T_i}{T_1}, \quad k_i \leq k_{i+1}, \forall i \quad (11)$$

- Razmotrimo proizvoljni čvor j sa vremenom uzorkovanja T_j , gdje je $T_j < T_M$. Ako je $\text{Rem}[k_j, k_i] = 0, j > i$, broj paketa koje čvor j šalje za vrijeme intervala T_M (najveće vrijeme uzorkovanja koje se sastoji od k_M intervala T_1) je fiksan cjelobrojnik iznosa k_M/k_j .
- Ponavljajući ovo za $j=1$ do N , dobije se ukupni (cjelobrojni) broj paketa koje svi čvorovi pošalju unutar intervala T_M :

$$k_M \sum_{j=1}^N (1/k_j) = 2k_M \sum_{i=1}^M (1/k_i) = k_M \alpha_K \quad (12)$$

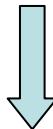
- Gdje je α_K prosječan broj paketa koji se pošalju u intervalu T_1 :

$$\alpha_K = 2 \sum_{i=1}^M (1/k_i) \quad (13)$$

Uzorkovanje na mreži sa proslijediv. zaloga

Algoritam za određivanje trenutaka uzorkovanja

- Ako je $\alpha_K \leq r$, $\text{Rem}[k_j, k_i] = 0$ za $\forall i \text{ i } j, j \geq i$, tada će svi podaci uzorkovani u intervalu T_M moći biti raspoređeni u raspoložive prozore unutar istog intervala T_M .



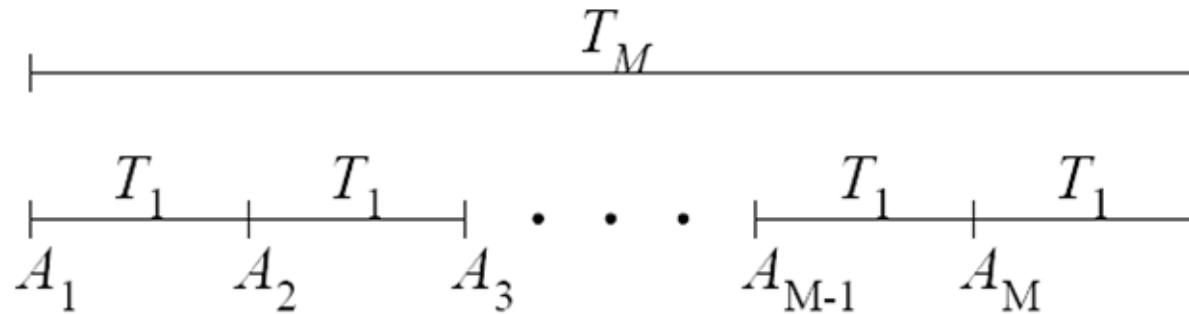
Ovo je osnovni kriterij ispravnosti rada algoritma.

- Ako je $\alpha_K > r$, kapacitet mreže nije dovoljan za postavljene zahtjeve, tj. komunikacijski sistem je preopterećen.
- U tom slučaju, projektant ICCS-a mora:
 - primijeniti mrežu većeg prijenosnog kapaciteta (B) i manjeg dodatnog opterećenja (σ), ili
 - smanjiti broj čvorova (N). Gdje je α_K prosječan broj paketa koji se pošalju u intervalu T_1 :

Uzorkovanje na mreži sa proslijediv. zaloga

Određivanje trenutka prvog uzorkovanja za svaki čvor

- Neka su $t_j, j=1 \text{ do } N$, trenuci uzorkovanja za čvor j u T_M .
- Neka je $u^n(A_l)$ broj uzorkovanih (poslanih) podataka od čvora 1 do čvora N u A_l , i A_l je početni trenutak l -tog intervala T_1 unutar intervala T_M .



- Za čvor 1 (koji ima najmanje vrijeme uzorkovanja), pridruži $t_1 = A_1$.
- Budući da čvor 1 uzorkuje podatke sa periodom T_1 :

$$u^1(A_l) = 1, \quad l = 1 \text{ do } k_M$$

- Za ostale čvorove pridruži:

$$t_j = \inf[A_l \geq A_{l-1} : u^j(A_l) \leq r], \quad j = 2 \text{ do } N$$

Uzorkovanje na mreži sa proslijediv. zaloga

Određivanje trenutka prvog uzorkovanja za svaki čvor

- Kako je $\text{Rem}[k_j, k_i] = 0$, vrijeme uzorkovanja čvora j je cjelobrojni umnožak čvora $j-1$, pa vrijedi:

$$u^j (A_l + nT_j) \leq r, \quad \forall n = 1, 2, \dots \quad (14)$$

- Nijedan čvor neće doživjeti "preljev" jer je broj podataka koji se uzorkuju u bilo kojem trenutku A_l ograničen na r , tj.

$$u^N (A_l) \leq r, \quad \forall l = 1 \text{ do } k_M \quad (15)$$

Napomena:

- Budući da je vrijeme prijenosa paketa svakog čvora L , striktni uvjet istovremenog uzorkovanja više distribuiranih čvorova u trenutku A_l u (15) može se ostvariti uz uvjet da je maksimalna razlika trenutaka uzorkovanja ovih čvorova manja od L .
- Ovo se može jednostavno obaviti periodičkim slanjem sinhronizacijske poruke od čvora zaduženog za provođenje sinhronizacije.

Uzorkovanje na mreži sa proslijediv. zaloga

Određivanje k_i za $i=2$ do M

- Najviše r paketa može biti poslano za vrijeme bilo kojeg intervala T_1 . Dakle, $\sup \tau_j^m = T_1$ i $\min \tau_j^m = L$, $\forall i$ i m .
- Iz (4) ($\tau_i' = 2Ti + (\sup \tau_i^2 - \min \tau_i^2) \leq \Phi_i$), za zadani Φ_i , uvjet b) ($\tau_i \leq \Phi_i$) može se pisati kao

$$2T_i + (T_1 - L) \leq \Phi_i \quad (16)$$

- Iz (16) i uvjeta 1) $T_i = k_i T_1$, $i=1$ do M i 2) $\text{Rem}[k_j, k_i] = 0$ za $\forall i \neq j, j \geq i$, dobije se

$$k_i = \left\langle \frac{\Phi_i - (T_1 - L)}{2T_1} \right\rangle \quad (17)$$

gdje $y=\langle x \rangle$ znači y je potencija broja 2, 2^{ni} , $n_i \in \{0, 1, 2, \dots\}$ koja je najbliža broju x , ali je manja od njega. T_1 je dan izrazom (7).

Uzorkovanje na mreži sa proslijediv. zaloga

Mali promet na mreži

- Ako je promet na mreži mali, tj. ako je $r > N$, algoritam određivanja trenutaka uzorkovanja postaje znatno jednostavniji.
- Za vrijeme bilo kojeg intervala T_1 , najviše jedan podatak se šalje sa čvora j , jer je $T_j > T_i, j=2 \text{ do } N$.
- Budući da je maksimalni broj podataka koji se mogu uzorkovati u T_1 jednak N nema opasnosti od pojave "preljeva" niti u jednom T_j .
- Algoritam će raditi ispravno ako se vremena uzorkovanja $T_i, i=1 \text{ do } M$ izaberu tako da se zadovolji uvjet kvalitete ponašanja sistema regulacije dan uvjetom 2) $(\tau_i \leq \Phi_i)$, tj.

$$T_i = \frac{\Phi_i - (T_1 - L)}{2}, \quad \forall i = 1 \text{ do } M \quad (18)$$

Uzorkovanje na mreži sa proslijediv. zaloga

Iskorištenost mreže

- Iskorištenost mreže U definira se kao dio ukupnog vremena unutar kojeg mrežom putuju paketi:

$$U = \sum_{j=1}^N \frac{L}{T_j} = \frac{2L}{T_1} \sum_{i=1}^M \frac{1}{k_i} \quad (19)$$

- U se može povećati smanjenjem k_i (ili T_i). Ovim se smanjenjem ne narušava uvjet b) ($\tau_i \leq \Phi_i$) ali je smanjenje ograničeno iznosom τ_i^m danim uvjetom a) ($\tau_i < \Phi_i, m=1,2$).
- Povećanje broja petlji M (tj. broja čvorova N) također povećava U . Ovo se povećanje mora ograničiti tako da α_K ne postane veće od r , inače će mreža postati preopterećena.
- Dakle, optimalna je situacija kada je U maksimalno, a da se pri tome ne narušavaju uvjeti a) i b), što se postiže ako $\alpha_K \rightarrow r$.

Uzorkovanje na mreži sa proslijediv. zaloga

Ilustrativni primjer – 5 regulacijskih petlji zatvorenih preko TP mreže

Zadano je:

- $M=5; N=10$.
- Čvorovi pridruženi petljama: čvorovi (1,2); (3,4); (5,6); (7,8); (9,10) pridruženi petljama 1,2,3,4,5, respektivno.
- $L=2 \text{ ms}; \sigma=0.1 \text{ ms}$.
- Prijenosne funkcije petlje 1:

Proces:

$$G_p(s) = \frac{1}{(1 + 0.3s)(1 + 0.03s)}$$

Regulator:

$$G_r(s) = \frac{35(1 + 0.2s)}{0.2s}$$

- Dopuštena kašnjenja u regulacijskim petljama:

$$\Phi = [\Phi_1, \Phi_2, \Phi_3, \Phi_4, \Phi_5] = [25 \text{ ms}, 60 \text{ ms}, 100 \text{ ms}, 200 \text{ ms}, 400 \text{ ms}]$$

Uzorkovanje na mreži sa proslijediv. zaloga

Primjena algoritma

Korak 1: Odredi Φ_1 , T_1 i r

$$\Phi_1 = \min[\Phi_i, i=1 \text{ do } M] \quad \Rightarrow \quad \Phi_1 = 25 \text{ ms}$$

$$T_1 = \frac{\Phi_1 + L}{3} \quad \Rightarrow \quad T_1 = \frac{25 + 2}{3} = 9 \text{ ms}$$

$$r = \left[\frac{T_1 - N\sigma}{L} \right] \quad \Rightarrow \quad r = \left[\frac{9 - 10 \cdot 0.1}{2} \right] = 4$$

Korak 2: Odredi T_i

Ako je $r \geq N$ (lagani promet), $\Rightarrow r = 4 < N = 10$

tada $T_i = \frac{\Phi_i - (T_1 - L)}{2}, \forall i = 1 \text{ do } 10$

inače

Uzorkovanje na mreži sa proslijediv. zaloga

Primjena algoritma

$$k_i = \left\lfloor \frac{\Phi_i - (T_1 - L)}{2T_1} \right\rfloor, \quad \forall i = 2 \text{ do } M$$

$$k_2 = \left\lfloor \frac{60 - (9 - 2)}{2 \cdot 9} \right\rfloor = \langle 2.94 \rangle \Rightarrow, k_2 = 2^1 = 2$$

$$k_3 = \left\lfloor \frac{100 - (9 - 2)}{2 \cdot 9} \right\rfloor = \langle 5.17 \rangle \Rightarrow, k_3 = 2^2 = 4$$

$$k_4 = \left\lfloor \frac{200 - (9 - 2)}{2 \cdot 9} \right\rfloor = \langle 10.72 \rangle \Rightarrow, k_4 = 2^3 = 8$$

$$k_5 = \left\lfloor \frac{400 - (9 - 2)}{2 \cdot 9} \right\rfloor = \langle 21.83 \rangle \Rightarrow, k_5 = 2^4 = 16$$

Uzorkovanje na mreži sa proslijediv. zaloga

Primjena algoritma

Provjeri je li sistem preopterećen

$$\alpha_K = 2 \sum_{i=1}^M \frac{1}{k_i} \Rightarrow \alpha_K = 2 \left(\frac{1}{1} + \frac{1}{2} + \frac{1}{4} + \frac{1}{8} + \frac{1}{16} \right) = 3.875$$

ako $\alpha_K > r$, $\Rightarrow \alpha_K = 3.875 < r = 4$

tada (mreža je preopterećena \Rightarrow smanji N i idi na korak 1)

inače $T_i = k_i T_1 \Rightarrow$

$$T_2 = 18 \text{ ms}; T_3 = 36 \text{ ms}; T_4 = 72 \text{ ms}; T_5 = 144 \text{ ms.}$$

Korak 3: Odredi t_j (prvi trenutak uzorkovanja za čvor j)

$$t_1 = A_1 = 0$$

$$\text{Za } (j=2, l=1; j \leq N, l \leq k_M; j=j+1, l=l+1)$$

$$t_j = \inf[A_l \geq A_{l-1} : u^j(A_l) \leq r]$$

$$u^j(A_l + nT_j) \leq r, \forall n=1,2,\dots$$

Uzorkovanje na mreži sa prosljeđiv. zaloga

Primjena algoritma

Petlja 1 $T_1=9\text{ms}$	$A_l=A_1=0\text{ms}$	$u^1(A_1)=1 < r=4 \Rightarrow t_1=A_1$ $u^2(A_1)=2 < r=4 \Rightarrow t_2=A_1$	
Petlja 2 $T_2=18\text{ms}$	$A_l=A_1=0\text{ms}$	$u^3(A_1)=3 < r=4 \Rightarrow t_3=A_1$ $u^4(A_1)=4 = r=4 \Rightarrow t_4=A_1$	Ne može više nijedan čvor započeti u $A_1=0\text{ms}$
Petlja 3 $T_3=36\text{ms}$	$A_l=A_2=9\text{ms}$	$u^5(A_2)=3 < r=4 \Rightarrow t_5=A_2$ $u^6(A_2)=4 = r=4 \Rightarrow t_6=A_2$	$u^2(A_1+nT_1), \forall n=1,2,\dots$ $\Rightarrow u^2(A_2=A_1+T_1)=2$
Petlja 4 $T_4=72\text{ms}$	$A_l=A_3=18\text{ms}$	Ne može više nijedan čvor započeti u $A_3=18\text{ms}$	$u^2(A_1+nT_1), \forall n=1,2,\dots$ $\Rightarrow u^2(A_3=A_1+2T_1)=2$ $u^2(A_1+nT_2), \forall n=1,2,\dots$ $\Rightarrow u^2(A_3=A_1+T_2)=4$
	$A_l=A_4=27\text{ms}$	$u^7(A_4)=3 < r=4 \Rightarrow t_7=A_4$ $u^8(A_4)=4 = r=4 \Rightarrow t_8=A_4$	$u^2(A_1+nT_1), \forall n=1,2,\dots$ $\Rightarrow u^2(A_4=A_1+3T_1)=2$

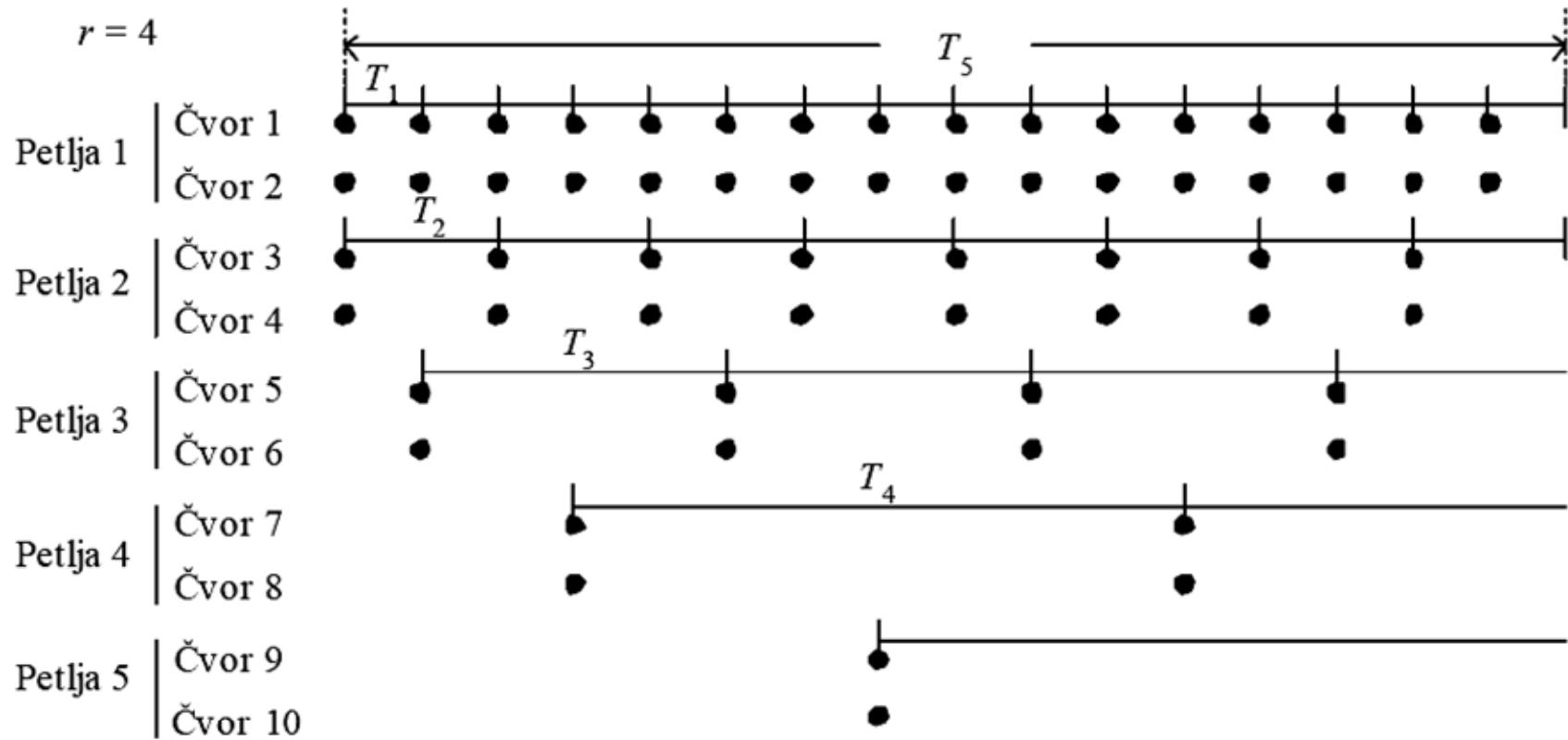
Uzorkovanje na mreži sa prosljeđiv. zaloga

Primjena algoritma

Petlja 5 $T_4=144\text{ms}$	$A_l=A_5=36\text{ms}$	Ne može više nijedan čvor započeti u $A_5=36\text{ms}$	$u^2(A_1+nT_1), \forall n=1,2,\dots$ $\Rightarrow u^2(A_5=A_1+4T_1)=2$ $u^2(A_1+nT_2), \forall n=1,2,\dots$ $\Rightarrow u^2(A_5=A_1+2T_2)=4$
	$A_l=A_6=45\text{ms}$	Ne može više nijedan čvor započeti u $A_6=45\text{ms}$	$u^2(A_1+nT_1), \forall n=1,2,\dots$ $\Rightarrow u^2(A_6=A_1+5T_1)=2$ $u^2(A_2+nT_2), \forall n=1,2,\dots$ $\Rightarrow u^2(A_6=A_2+T_3)=4$
	$A_l=A_7=54\text{ms}$	Ne može više nijedan čvor započeti u $A_7=54\text{ms}$	$u^2(A_1+nT_1), \forall n=1,2,\dots$ $\Rightarrow u^2(A_7=A_1+6T_1)=2$ $u^2(A_1+nT_2), \forall n=1,2,\dots$ $\Rightarrow u^2(A_7=A_1+3T_2)=4$
	$A_l=A_8=63\text{ms}$	$u^9(A_8)=3 < r=4 \Rightarrow t_9=A_8$ $u^{10}(A_8)=4 = r=4 \Rightarrow t_{10}=A_8$	$u^2(A_1+nT_1), \forall n=1,2,\dots$ $\Rightarrow u^2(A_8=A_1+7T_1)=2$

Uzorkovanje na mreži sa prosljediv. zaloga

Primjena algoritma



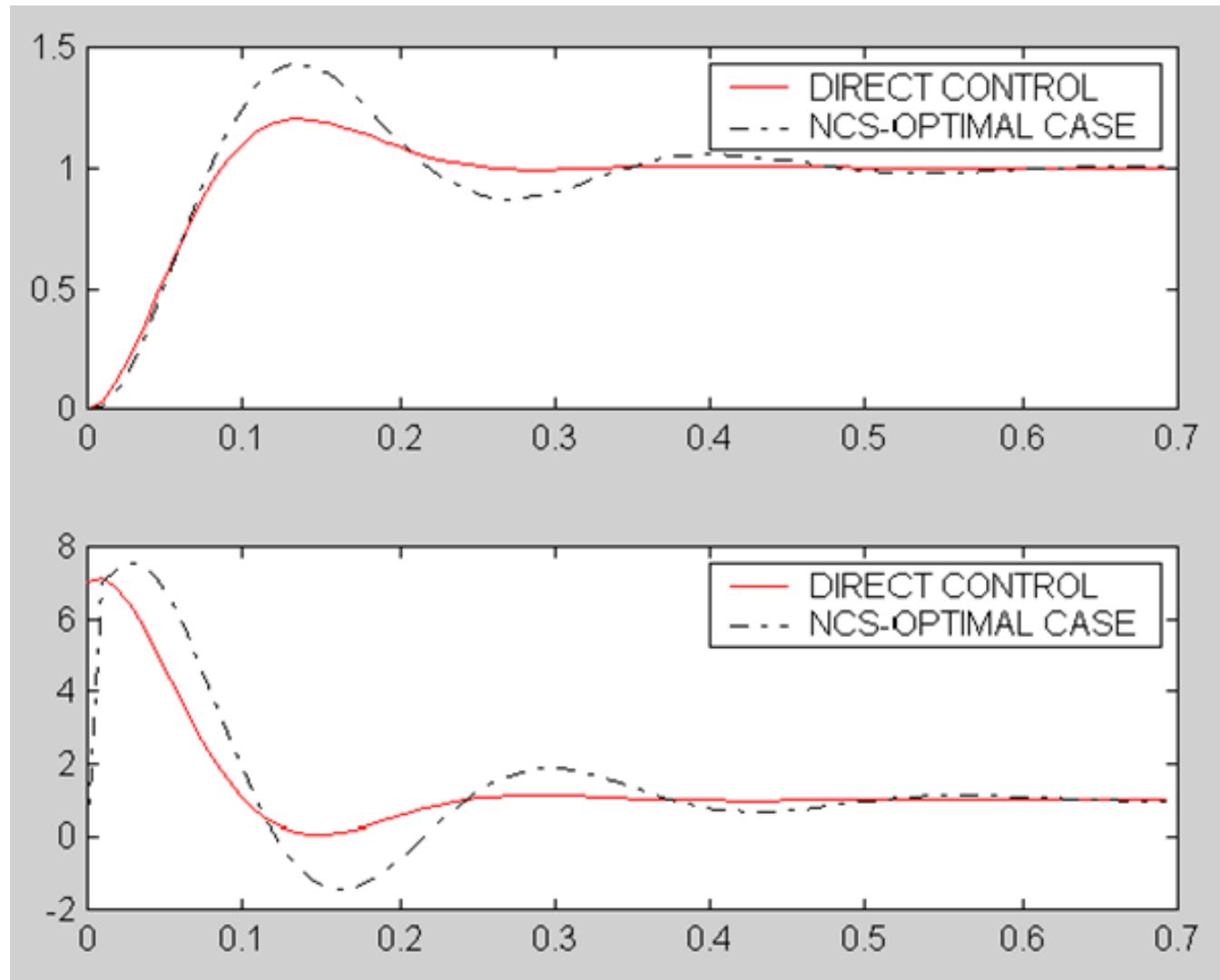
Iskorištenost mreže:

$$U = \sum_{j=1}^N \frac{L}{T_j} = \frac{2L}{T_1} \sum_{i=1}^M \frac{1}{k_i}, \quad U = 86.1\%$$

Uzorkovanje na mreži sa prosljediv. zaloga

Kvalitet ponašanja regulacijske petlje 1

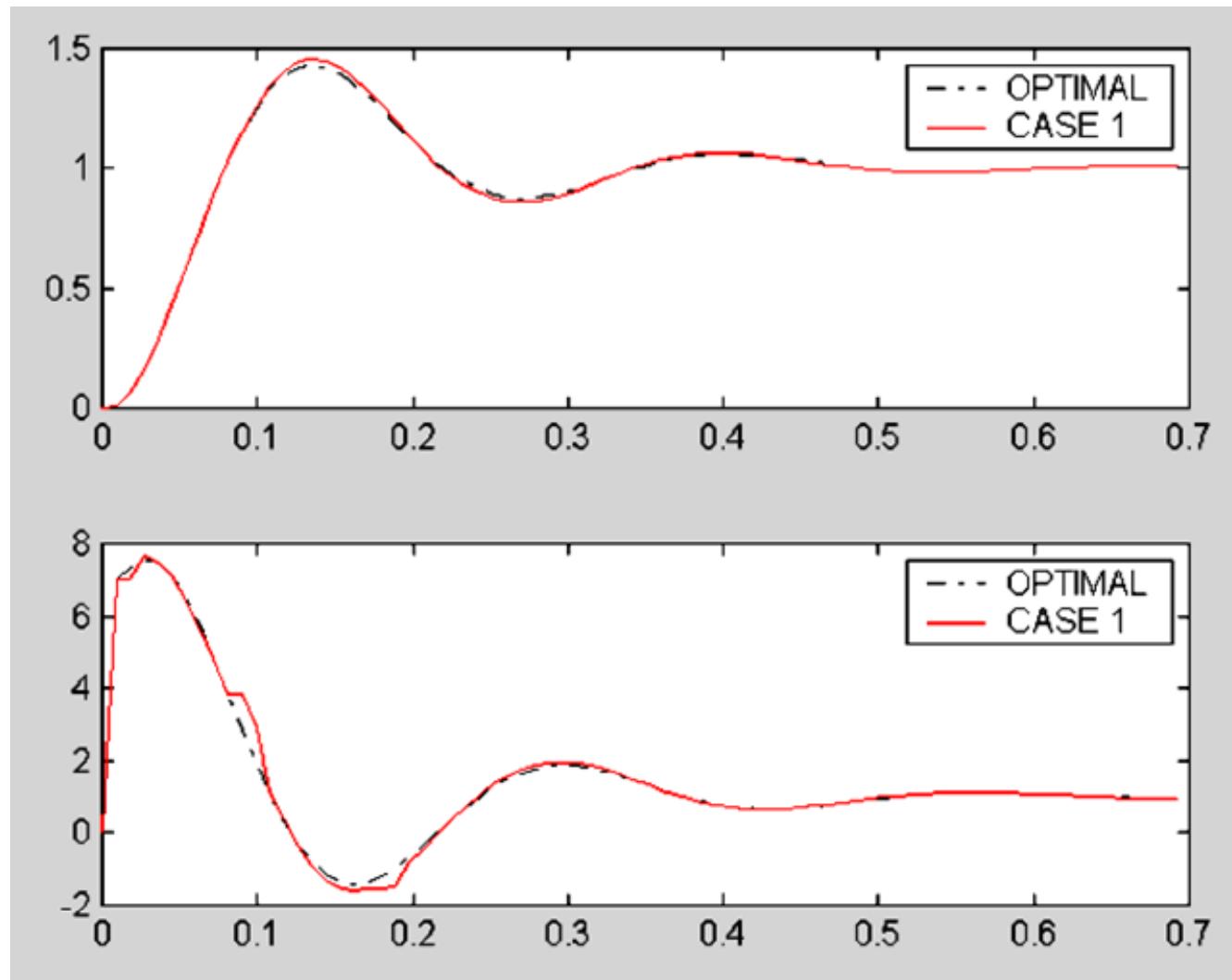
Optimalni slučaj: $T_1=9\text{ms}$; $T_2=18\text{ms}$; $T_3=36\text{ms}$; $T_4=72\text{ms}$; $T_5=144\text{ms}$;



Uzorkovanje na mreži sa prosljediv. zaloga

Kvalitet ponašanja regulacijske petlje 1

Slučaj 1: $T_1=9\text{ms}$; $T_2=16\text{ms}$; $T_3=40\text{ms}$; $T_4=85\text{ms}$; $T_5=170\text{ms}$;
 $U=86.5\%$ - iskorištenost mreže je gotovo jednaka kao i u optimalnom slučaju.

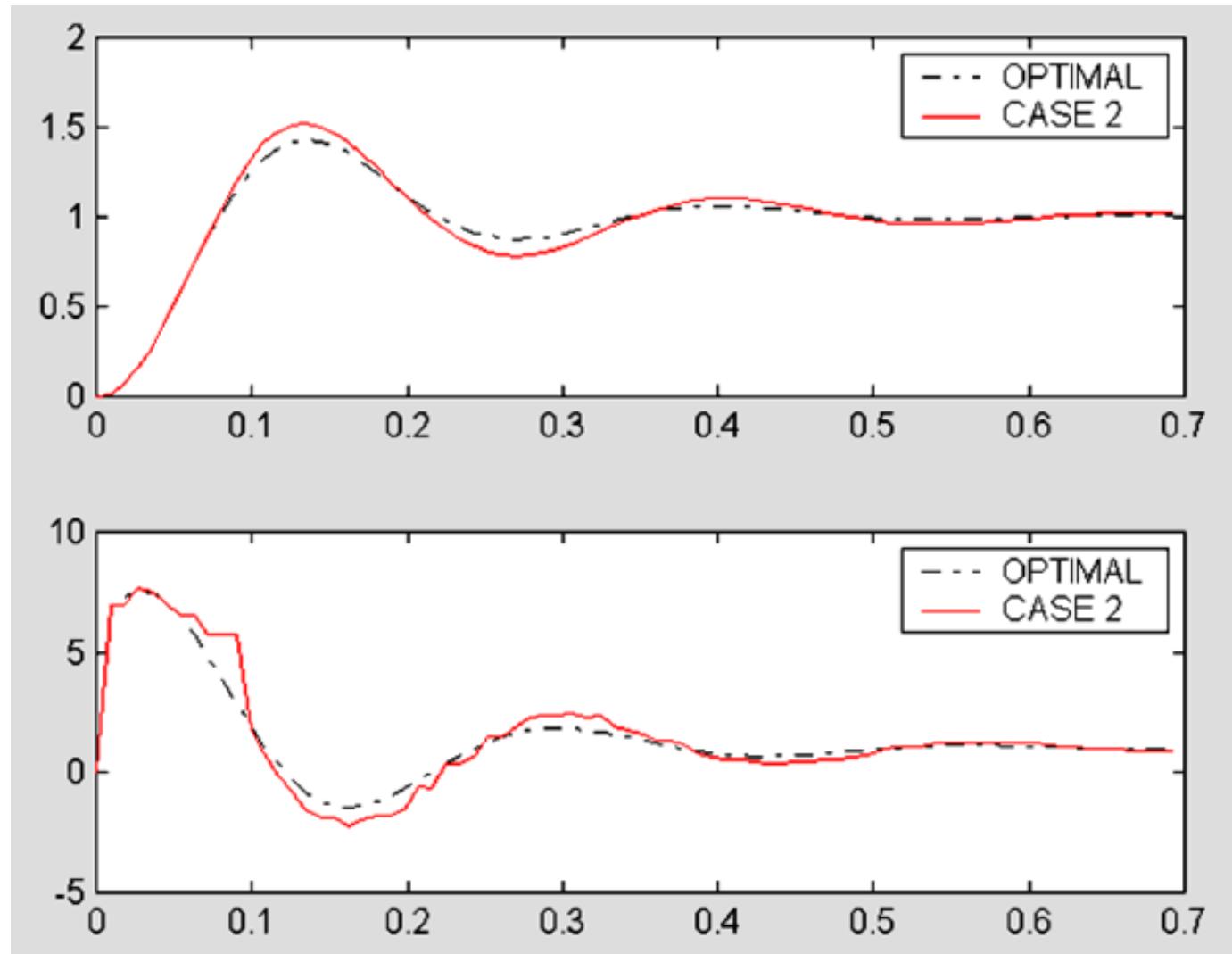


Uzorkovanje na mreži sa prosljediv. zaloga

Kvalitet ponašanja regulacijske petlje 1

Slučaj 2: $T_1=9\text{ms}$; $T_2=9\text{ms}$; $T_3=18\text{ms}$; $T_4=36\text{ms}$; $T_5=72\text{ms}$;

$U=127.7\%$ - mreža je preopterećena.



Uzorkovanje na mreži sa proslijediv. zalogom

Zaključak

- Svojstva zatvorene regulacijske petlje direktno ovise o komunikacijskim kašnjenjima.
- Određivanje trenutaka uzorkovanja čvorova koji sudjeluju u formiranju zatvorenih regulacijskih petlji je važno pri projektiranju ICCS-a.
- Opisani algoritam zadovoljava temeljne zahtjeve na ICCS (za mreže sa proslijedivanjem zaloga) kao što su:
 - ograničenje kašnjenja u regulacijskim petljama unutar najviše dopuštene vrijednosti,
 - sprječavanje odbacivanja uzoraka i praznih uzorkovanja, te
 - povećanje iskorištenosti komunikacijskih resursa.
- Može li se ovaj algoritam iskoristiti u drugim komunikacijskim mrežama?
 - U TDMA i "Polling" mrežama se može direktno primijeniti, a u CAN mrežama ga je potrebno modificirati (obrađuje se u nastavku).

11.6. Uzorkovanje u CAN mreži

Algoritam određivanja trenutaka uzorkovanja

- Kod izvođenja algoritma za mreže sa prosljeđivanjem zaloga pretpostavljeno je da se mrežom prenose samo periodičke upravljačke informacije, tj. mjerne veličine od senzora do regulatora i upravljački signali od regulatora prema aktuatorima.
- Podaci koji se prenose u CAN mrežama mogu se grupirati kao:
 - **RT (real-time) podaci**, kod kojih pravovremenost prijenosa igra veliku ulogu
 - Upravljački RT podaci (Control Data, URT)
 - Događajni RT podaci (Event Data, DRT)
 - **NRT (non-real-time) podaci**, kod kojih vrijeme stizanja podataka na odredište nije od ključne važnosti.
- DRT i NRT podaci ne prenose se periodički kao URT podaci, već nasumice ⇒ potrebno je proširiti algoritam određivanja trenutaka uzorkovanja kod TP mreža.

Uzorkovanje u CAN mreži

Zahtjevi za algoritam

- URT podaci:
 - prenose se periodički, svaki čvor sa svojim vremenom uzorkovanja, čvorovi istog regulacijskog kruga imaju ista vremena uzorkovanja
 - svaki podatak mora biti prenesen do prijemnika unutar vremena uzorkovanja te regulacijske petlje.
- DRT podaci:
 - to su nadzorni, dijagnostički i alarmni podaci, tj. moraju biti preneseni sa minimalnim vremenom kašnjenja ⇒ najviši prioritet.
 - generiraju se nasumice, neperiodički.
- NRT podaci:
 - to su arhivski podaci, bitni za naknadno korištenje unutar analize rada sistema
 - obično veća količina podataka koji nisu bitni za trenutno odvijanje rada procesa ⇒ najniži prioritet.
- Uz ove zahtjeve algoritam treba osigurati i maksimalno moguće iskorištenje mrežnih resursa.

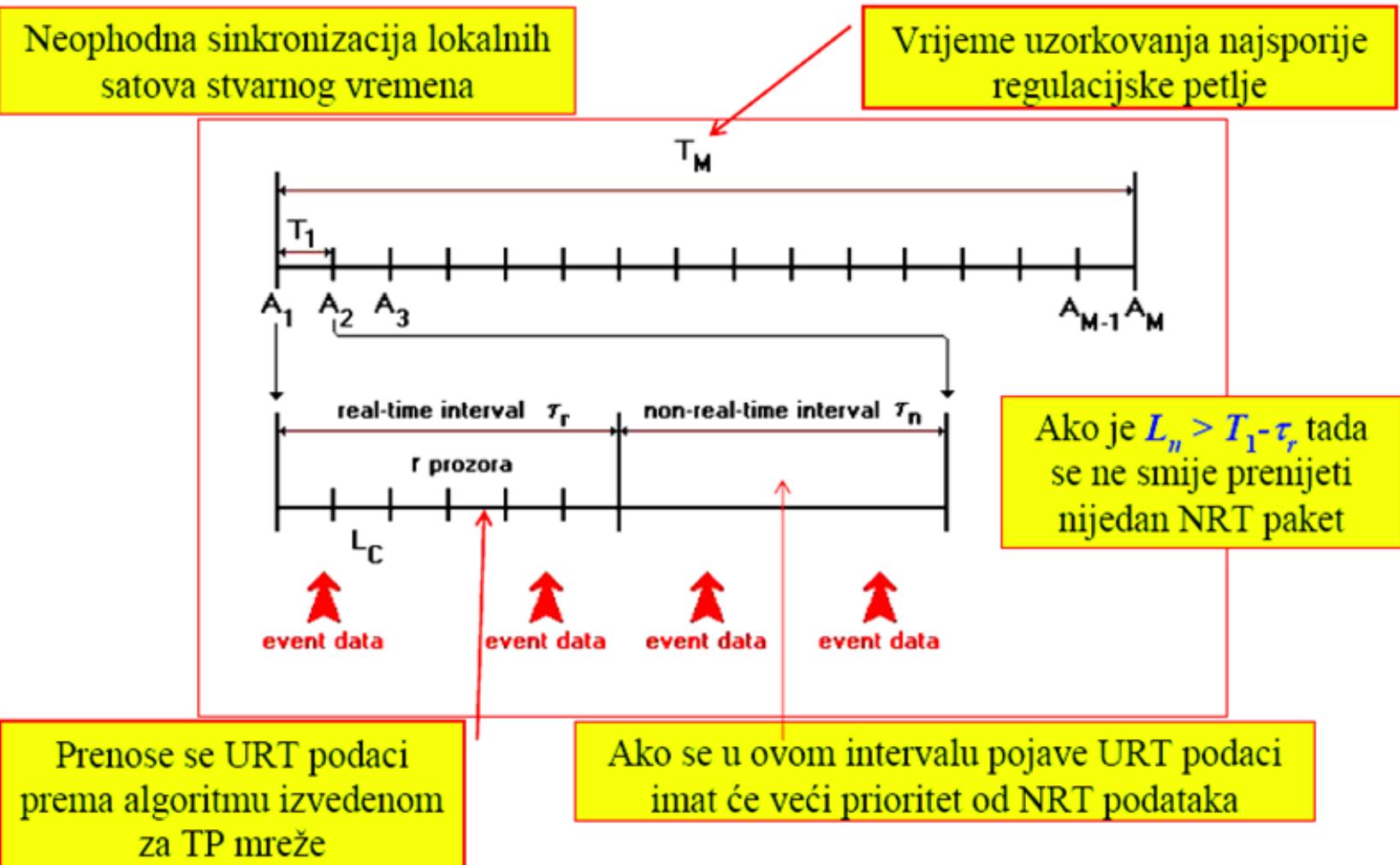
Uzorkovanje u CAN mreži

Popis oznaka koje se koriste

- M - broj regulacijski petlji spojenih na zajedničku CAN sabirnicu
- N_c – broj čvorova koji generiraju URT podatke
- N_e – broj čvorova koji generiraju DRT podatke
- N_n – broj čvorova koji generiraju NRT podatke
- L_c – vrijeme prijenosa paketa URT podataka
- L_e – vrijeme prijenosa paketa DRT podataka
- L_n – vrijeme prijenosa paketa NRT podataka
- $[\Phi_i, i=1-M]$ – maksimalno dopušteno kašnjenje i -te regulacijske petlje
- $[\lambda_e^i, i=1-N_e]$ – frekvencija generiranja DRT paketa i -tog čvora
- $[\lambda_n^i, i=1-N_n]$ – frekvencija generiranja NRT paketa i -tog čvora
- $[T_i, i=1-M]$ – vrijeme uzorkovanja i -te regulacijske petlje.

Uzorkovanje u CAN mreži

Koncept dodjeljivanja medija



Uzorkovanje u CAN mreži

Koncept dodjeljivanja kanala

- Pretpostavke:
 - Generiranje DRT i NRT podataka može se modelirati Poissonovom razdiobom:
- Redovi čekanja za URT podatke duljine **1 paket**, jer paket na jednom čvoru mora biti prenesen prije generiranja novog paketa na njemu.
- Redovi čekanja za DRT i NRT podatke dovoljno velike duljine tako da nikad ne dolazi do odbacivanja podataka zbog preljeva na čvoru ukoliko je promet na mreži stabilan.
- Da bi promet na mreži bio stabilan, frekvencija kojom čvorovi postavljaju zahtjeve za prijenos mora biti ograničena na mjeru koja ne prekoračuje mrežni kapacitet.

$$P_\lambda(n) = \frac{e^{-\lambda} \lambda^n}{n!}, \quad \lambda = Np$$

p – vjerojatnost događaja u jednom mjerenu (<<1)

N – broj ponovljenih mjerena

λ – očekivani broj događaja

P – vjerojatnost n događaja uz zadano očekivanje

Uzorkovanje u CAN mreži

Stabilnost prijenosa DRT signala

- Pretpostavimo da u nekom vremenskom intervalu t na čvor i stiže neki prosječan broj DRT podataka.
- Red čekanja na čvoru i bit će stabilan ako on u intervalu t pošalje u prosjeku veći broj paketa od broja paketa pristiglih u red čekanja za prijenos. Drugim riječima, vrijeme potrebno da se svi podaci koji čekaju na prijenos pošalju mora biti manje od t .
- Prosječan broj DRT paketa generiranih u vremenu t je $\lambda_e^i t \Rightarrow$ vrijeme potrebno za prijenos svih tih paketa je $(\lambda_e^i t)L_e$.
- Za čvorove $j \neq i$, prosječan broj je $\lambda_e^j t$, ako je $\lambda_e^j t < \lambda_e^i t$, odnosno $\lambda_e^i t$, ako je $\lambda_e^j t > \lambda_e^i t$. \Leftarrow svi događajni čvorovi dobivaju pravo na prijenos jednakog broja paketa podataka.
- Red čekanja na prijenos u čvoru i bit će stabilan, ako se svi ovi paketi prenesu unutar vremena $t \Rightarrow$ uvjet stabilnosti reda čekanja na čvoru i .

$$(\lambda_e^i t)L_e + L_e \sum_{j=1, j \neq i}^{N_e} \min[\lambda_e^i t, \lambda_e^j t] < t$$

(20)

Uzorkovanje u CAN mreži

Stabilnost prijenosa DRT signala

- Da bi mrežni sistem bio stabilan, potrebno je da ovakvo razmatranje vrijedi za svaki pojedini događajni čvor.
- Ako je red čekanja čvora koji generira podatke sa najvećom frekvencijom stabilan, tada slijedi da će i svi ostali redovi čekanja događajnih čvorova biti stabilni.
- Tako uvjet stabilnosti za prijenos događajnih podataka postaje:

$$L_e \sum_{j=1}^{N_e} \lambda_e^j < 1 \quad (21)$$

Uzorkovanje u CAN mreži

Stabilnost prijenosa NRT signala

- NRT podaci obično su veći, pa se zato dijele u više paketa i kao takvi postavljaju u redove čekanja za prijenos. Paketi se šalju jedan za drugim te se na prijemnom čvoru ponovo sastavljaju u izvornu poruku.
- Neka je λ_n^i frekvencija generiranja novih NRT podataka na čvoru i , podaci se segmentiraju u p_i paketa \Rightarrow prosječan broj NRT paketa generiranih i postavljenih u red čekanja na čvoru i u jedinici vremena iznosi $\lambda_n^i = p_i \lambda_n^i$.
- NRT paketi na mreži imaju najmanji prioritet, pa je zato prijenos ovih paketa ovisan o pojavama zahtjeva za prijenos DRT i URT paketa \Rightarrow U analizi stabilnosti redova čekanja na NRT čvorovima moraju se uračunati i paketi koje u toj jedinici vremena generiraju RT čvorovi \Rightarrow uvjet stabilnosti reda čekanja na NRT čvoru i :

$$(\lambda_n^i t) L_n + L_n \sum_{j=1, j \neq i}^{N_n} \min[\lambda_n^i t, \lambda_n^j t] + (1/T_1) \alpha_K L_c + L_e \sum_{k=1}^{N_e} \lambda_e^k t < t \quad (22)$$

Uzorkovanje u CAN mreži

Stabilnost prijenosa NRT signala

Prosječan broj NRT podataka čvora i

Prosječan broj NRT podataka ostalih čvora

Prosječan broj URT podataka

Prosječan broj URT podataka

$$(\lambda_n^i t) L_n + L_n \sum_{j=1, j \neq i}^{N_n} \min[\lambda_n^i t, \lambda_n^j t] + (1/T_1) \alpha_K L_c + L_e \sum_{k=1}^{N_e} \lambda_e^k t < t$$

- Ako je red čekanja čvora sa najvećom frekvencijom generiranja NRT podataka stabilan, tada su stabilni redovi čekanja i ostalih NRT čvorova.
- Dakle, uvjet stabilnosti prijenosa NRT podataka je:

$$L_n \sum_{j=1}^{N_n} \lambda_n^j + \alpha_K L_c / T_1 + L_e \sum_{k=1}^{N_e} \lambda_e^k < 1 \quad (23)$$

Uzorkovanje u CAN mreži

Stabilnost prijenosa URT signala

- DRT paketi mogu biti prenošeni i za vrijeme RT intervala, koji je izvorno namijenjen prijenosu URT paketa, a RT interval ne smije postati veći od T_1 . \Rightarrow prevelik broj DRT paketa najvećeg prioriteta mogao bi poremetiti koncept prozora.
- U stvarnosti je broj DRT paketa na mreži znatno manji od broja URT paketa. Problem je stohastičke naravi i može se izraziti vjerojatnošću generiranja n DRT podataka tokom intervala T_1 :

$$\frac{(\lambda_e^k T_1)^n}{n!} e^{\lambda_e^k T_1} \quad (24)$$

- Na primjer za $T_1=10\text{ms}$ i $\lambda_e^i=0.01\text{ms}$, vjerojatnost da će biti generirano više od 10 DRT paketa u vremenu T_1 , iznosi svega $7.89 \cdot 10^{-5}$.

Uzorkovanje u CAN mreži

Stabilnost prijenosa URT signala

- Pretpostavimo da je dopušteno n_i DRT paketa, što se odredi prema uvjetu (24) tako da vjerojatnost generiranja većeg broja DRT paketa bude zanemarljivo mala, te da promet upravljačkih podataka na mreži prema algoritmu ne bude ugrožen.
- Ako je to ispunjeno, uvjet stabilnosti za upravljačke čvorove glasi:

$$L_c r + L_e n_i \leq T_1 \quad (25)$$

- Kada ovaj uvjet ne bi bio zadovoljen, neki upravljački podaci bili bi odbačeni za vrijeme ciklusa T_1 .

Uzorkovanje u CAN mreži

Stabilnost ukupne komunikacije

- Prijenos svih podataka na CAN-u (DRT, URT i NRT podataka) bit će stabilan ako su ispunjeni uvjeti (26), (27) i (28), tj. ako je:

$$L_e \sum_{j=1}^{N_e} \lambda_e^j < 1 \quad (26)$$

$$L_n \sum_{j=1}^{N_n} \lambda_n^j + \alpha_K L_c / T_1 + L_e \sum_{k=1}^{N_e} \lambda_e^k < 1 \quad (27)$$

$$L_c r + L_e n_i \leq T_1 \quad (28)$$

- Uvjet (27) obuhvaća uvjet (26) pa se uvjet (26) ne treba promatrati.

Uzorkovanje u CAN mreži

Primjer – 1/5

- Promatrana petlja je najmanje prioritetna, a podatke uzorkuje vremenom T_1 .
- Broj regulacijskih petlji: $M=5$
- Broj čvorova: $N=N_e+N_c+N_n=5+10+5=20$.
- Vremena prijenosa: $L_e=0.584$ ms, $L_c=1.04$ ms
- Frekvencija generiranja DRT paketa: $\lambda_e^i=0.1$ [ms] $^{-1}$, za $i=1-N_e$
- Frekvencija generiranja NRT paketa: $\lambda_n^i=0.0584$ [ms] $^{-1}$, za $i=1-N_n$
- Dopuštena kašnjenja regulacijskih petlji:
 $\theta=[25 \text{ ms}, 60 \text{ ms}, 100 \text{ ms}, 200 \text{ ms}, 400 \text{ ms}]$
- Prijenosne funkcije procesa i kontinuiranog ekvivalenta regulatora najbrže regulacijske petlje:

$$G_p(s) = \frac{1}{(1 + 0.3s)(1 + 0.03s)}$$

$$G_r(s) = \frac{35(1 + 0.2s)}{0.2s}$$

Uzorkovanje u CAN mreži

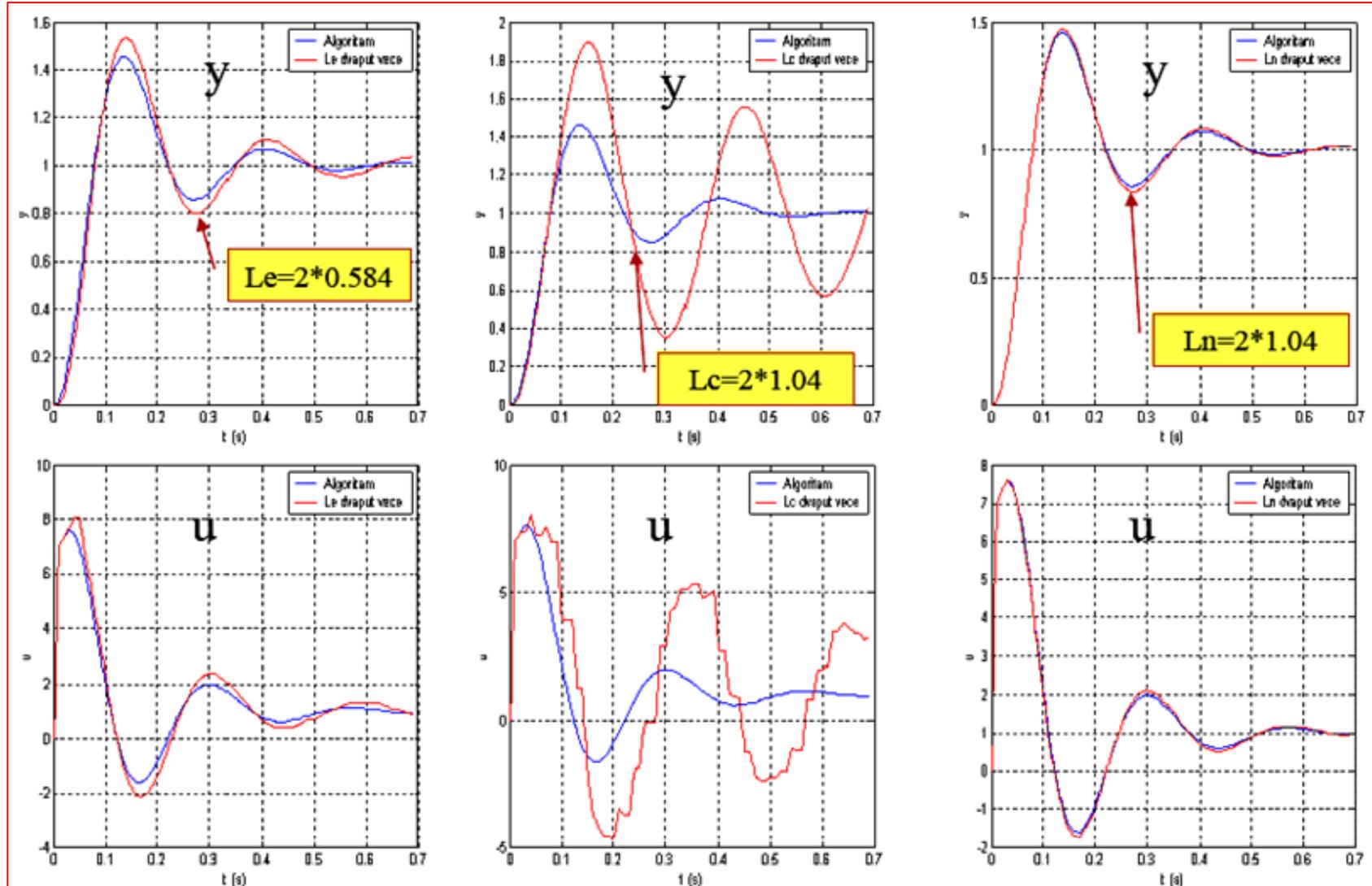
Primjer – 2/5

- Algoritam određivanja trenutaka uzorkovanja daje slijedeće vrijednosti koje zadovoljavaju uvjete stabilnosti i daju skoro u potpunosti iskorištenu mrežu:
 - $L_n=1.04$,
 - $\alpha_K=3.875$,
 - $r=4$,
 - $K=[1, 2, 4, 8, 16]$,
 - $T=[10 \text{ ms}, 20 \text{ ms}, 40 \text{ ms}, 80 \text{ ms}, 160 \text{ ms}]$,
 - $t=[0 \text{ ms}, 0 \text{ ms}, 0 \text{ ms}, 0 \text{ ms}, 10 \text{ ms}, 10 \text{ ms}, 30 \text{ ms}, 30 \text{ ms}, 70 \text{ ms}, 70 \text{ ms}]$,

$$L_n \sum_{j=1}^{N_n} \lambda_n^j + \alpha_K L_c / T_1 + L_e \sum_{k=1}^{N_e} \lambda_e^k = 0.9992 < 1$$

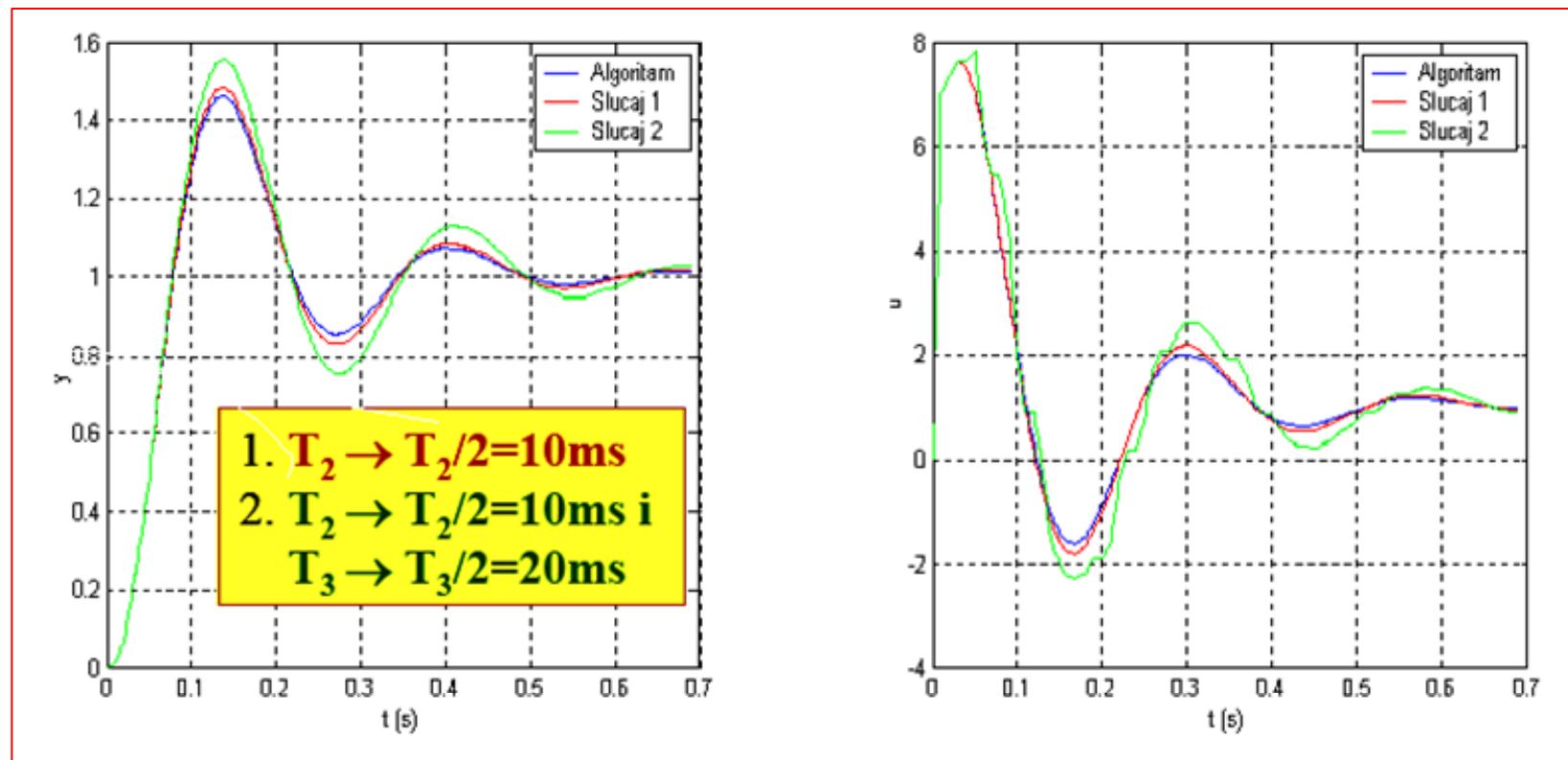
Uzorkovanje u CAN mreži

Primjer – 3/5



Uzorkovanje u CAN mreži

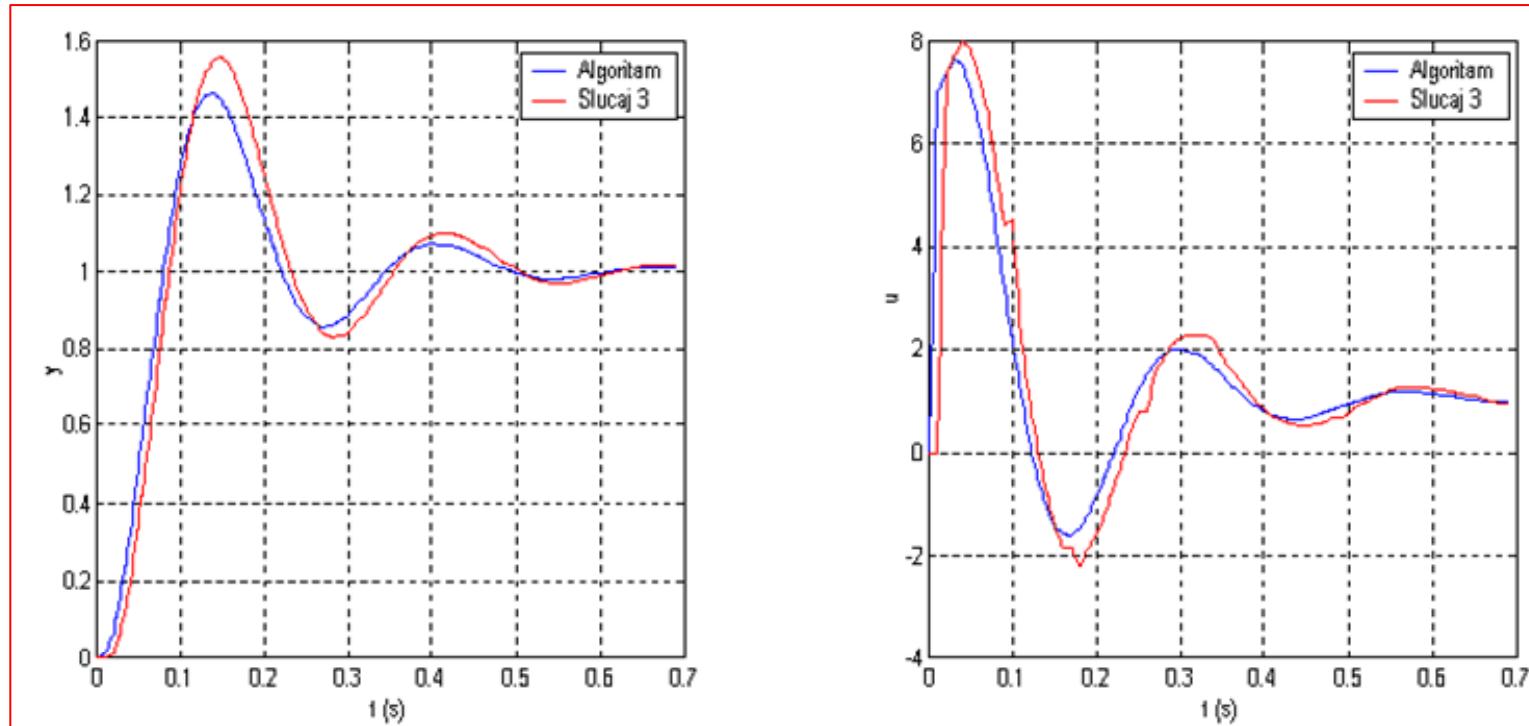
Primjer – 4/5



- Povećan broj URT podataka na mreži, a trajanje RT intervala ostalo nepromijenjeno.
- Nužna je posljedica narušavanja kvalitete ponašanja regulacijskog kruga.

Uzorkovanje u CAN mreži

Primjer – 5/5

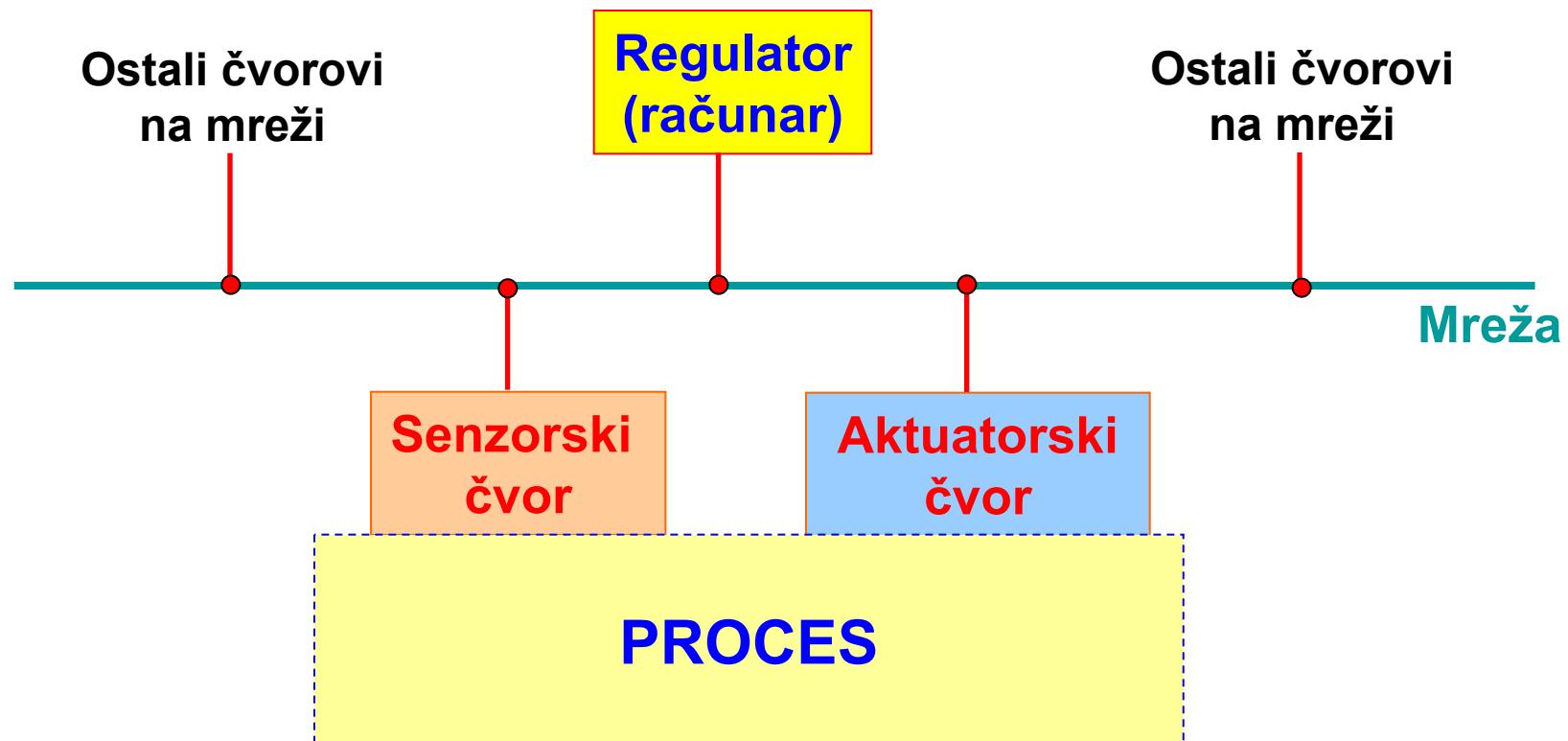


- Svi parametri postavljeni po algoritmu, osim članova vektora t koji su početno postavljeni na 0.
- Vidi se velika distorzija upravljačkog signala.
- Do sličnog efekta može doći kada je sve podešeno prema algoritmu, ali se poremeti sinhronizacija lokalnih satova stvarnog vremena u čvorovima \Rightarrow važna dovoljno česta resinhronizacija.

11.7. Upravljanje u ZP preko komunikacijske mreže

Uvod

- Upravljanje u zatvorenoj petlji preko komunikacijske mreže postaje sve češće jer se sve više primjenjuju periferni uređaji (mjerni i izvršni članovi) sa direktnim priključkom na mrežu.



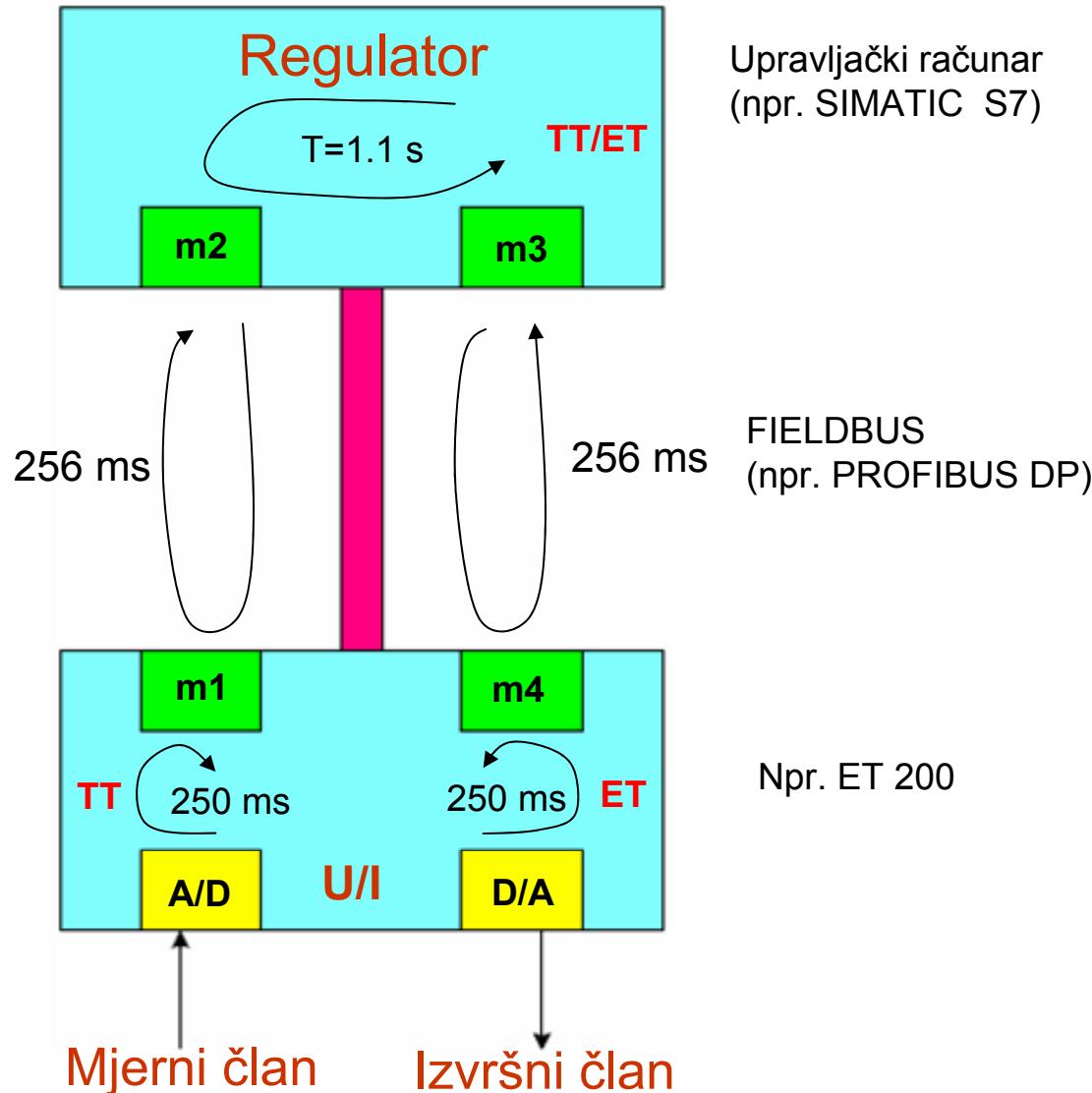
Upravljanje u zatvorenoj petlji preko kom. mreže

Uvod

- Izvedbom sistema upravljanja preko zajedničke komunikacijske mreže smanjuju se troškovi ožičenja, a povećava modularnost i fleksibilnost sistema.
- Problemi :
 - Komunikacijska mreža unosi kašnjenje:
 - zbog ograničene brzine prijenosa,
 - zbog preopterećenja prometom na mreži.
- Kašnjenje je u pravilu promjenjivo, i to stohastički, pa sistem postaje **vremenski promjenjiv**.

Upravljanje u zatvorenoj petlji preko kom. mreže

Analiza kašnjenja u regulacijskom krugu



- Mjerna veličina svakih 250ms se sprema u memorijsku lokaciju **m1**.
- Izlazna veličina (upravljačka) se svakih 250ms čita iz memorijske lokacije **m4** i šalje preko D/A pretvornika na izvršni član.
- Iznos mjerne veličine se preko komunikacijske mreže prebaci iz **m1** u **m2** u svakih 256 ms.
- Regulacijski algoritam u upravljačkom računaru izvodi se vremenom diskretizacije $T=1.1 \text{ s}$.

Upravljanje u zatvorenoj petlji preko kom. mreže

Koliko iznosi kašnjenje u sistemu?

□ Nesinhronizirani kloovi

- Budući da nema globalnog vremena u sistemu, opisane periodičke aktivnosti međusobno će se "driftati".
- Kašnjenje od trenutka očitanja mjerne veličine t_o do trenutka slanja upravljačkog signala, koji koristi tu mjeru veličinu, na izvršni član t_u može maksimalno iznositi:

$$\tau_k^s \quad \tau_k^{SR} \quad \tau_k^R \quad \tau_k^{RA} \quad \tau_k^A$$

$$\tau_k = (t_u - t_o) = 250 + 256 + 1100 + 256 + 250 = 2.112s$$



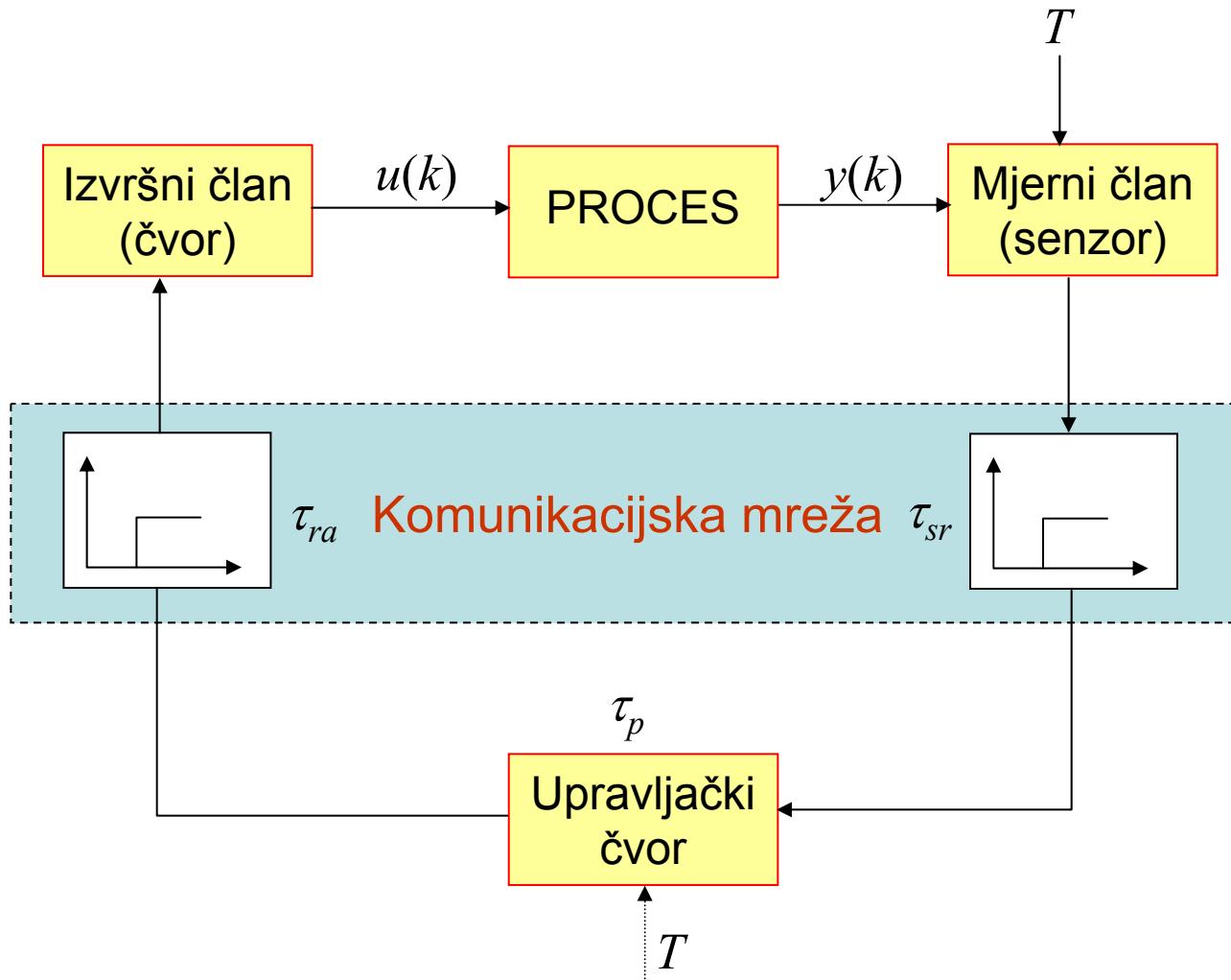
Upravljanje u zatvorenoj petlji preko kom. mreže

Koliko iznosi kašnjenje u sistemu?

- Sinhronizirani klokovi
 - Sa stajališta teorije upravljanja prirodno je uzorkovati mjernu veličinu sa fiksnim vremenom uzorkovanja T (TT – time triggered).
 - Isto tako prirodno je držati kašnjenje u sistemu što je moguće kraćim (vremensko kašnjenje unosi i fazno kašnjenje).
 - Regulatorski i aktuatorски čvor trebali bi se izvoditi na događaj (ET – event triggered), tj. čim dobiju novu informaciju od senzorskog čvora, odnosno od upravljačkog čvora.
 - Ovo je moguće kod CAN mreža, dok kod mreža sa prosljeđivanjem zaloga i regulatorski čvor mora biti TT, pa se kašnjenja povećavaju za još jedno vrijeme uzorkovanja.

Upravljanje u zatvorenoj petlji preko kom. mreže

Modeliranje sistema upravljanja preko mreže



Ukupno dodatno mrtvo vrijeme:

$$\tau_k = \tau_{sr} + \tau_p + \tau_{ra}$$

- τ_{sr} – vrijeme prijenosa poruke od senzora do regulatora,
- τ_p – vrijeme proračuna upravljačkog algoritma,
- τ_{ra} – vrijeme prijenosa poruke od regulatora prema aktuatoru.

Upravljanje u zatvorenoj petlji preko kom. mreže

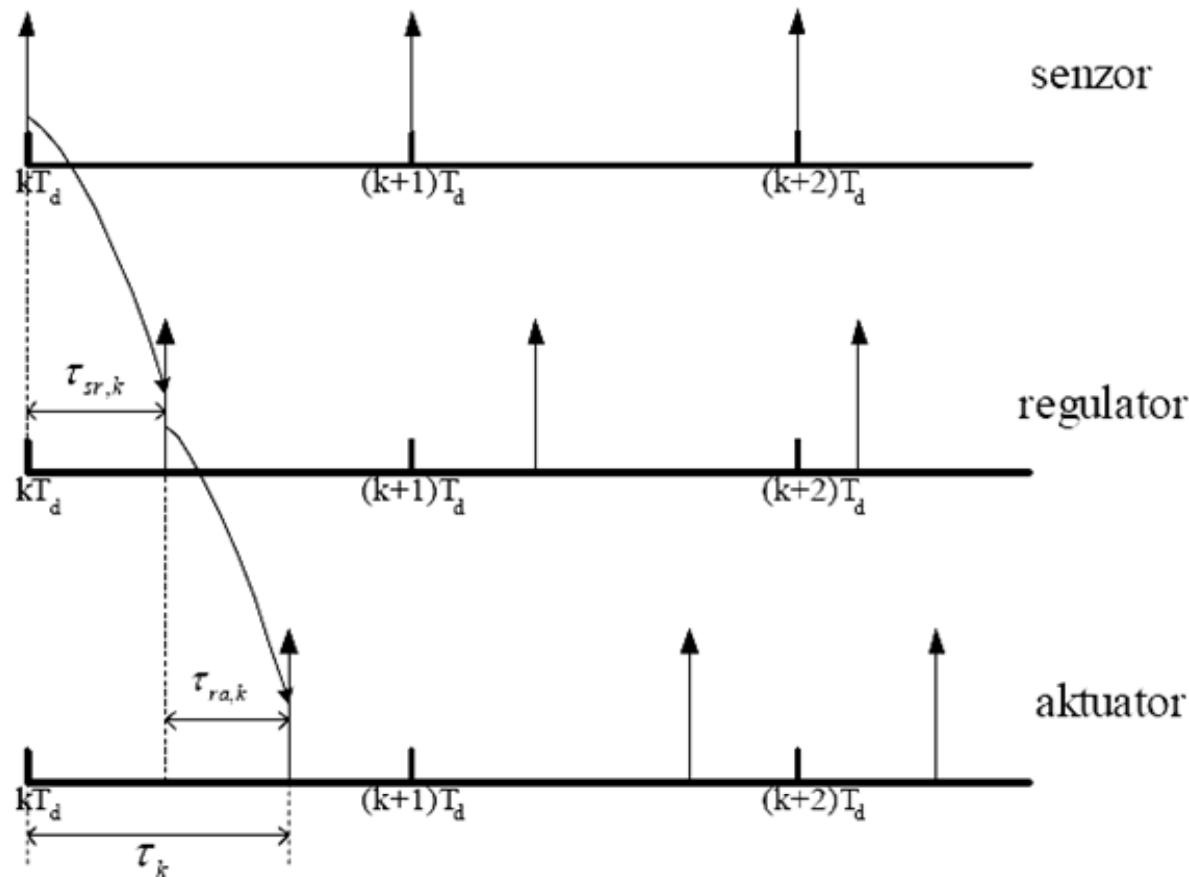
Modeliranje sistema upravljanja preko mreže

- U literaturi se mogu naći različite varijante zatvorenog sistema upravljanja preko mreže koje se razlikuju uglavnom u načinu kako se čvorovi na mreži aktiviraju.
- Čvor se može aktivirati kao posljedica nekog događaja, npr. prekida uslijed dolaska poruke na čvor (eng. event-driven, ED) ili se može periodički aktivirati u skladu sa lokalnim satom na čvoru (eng. time-driven, TD).
- Da bi vrijeme diskretizacije bilo konstantno, čvor senzora mora biti TD.
- Ovisno o tome jesu li čvorovi regulatora i aktuatora TD ili ED dobivamo različite modele sisteme upravljanja, što je prikazano u nastavku.

Upravljanje u zatvorenoj petlji preko kom. mreže

1. Regulator i aktuator ED

- Ovaj slučaj daje najmanje ukupno vrijeme kašnjenja, ali je kašnjenje promjenjivo.



Upravljanje u zatvorenoj petlji preko kom. mreže

Regulator i aktuator ED

- Matematički model procesa u prostoru stanja (bez kašnjenja):

$$\begin{aligned}\dot{x}(t) &= Ax(t) + Bu(t) \\ y(t) &= Cx(t)\end{aligned}\tag{29}$$

- Diskretni regulator po varijablama stanja opisan je jednadžbom:

$$u(kT_d) = -Kx(kT_d)\tag{30}$$

- Uz pretpostavku da je kašnjenje u mreži τ_k manje od vremena diskretizacije T_d , diskretizacijom procesa dobiva se:

$$\begin{aligned}x(k+1) &= \Phi x(k) + \Gamma_0(\tau_k)u(k) + \Gamma_1(\tau_k)u(k-1) \\ y(k) &= Cx(k)\end{aligned}\tag{31}$$

gdje je:

$$\Phi = e^{AT_d}; \quad \Gamma_0(\tau_k) = \int_0^{T_d - \tau_k} e^{As} B ds; \quad \Gamma_1(\tau_k) = \int_{T_d - \tau_k}^{T_d} e^{As} B ds.$$

Upravljanje u zatvorenoj petlji preko kom. mreže

Regulator i aktuator ED

- Proširenjem vektora stanja zatvoreni krug upravljanja može se opisati slijedećom jednadžbom:

$$z(k+1) = \tilde{\Phi}(k)z(k), \quad (32)$$

gdje je: $z(k) = \begin{bmatrix} x(k) \\ u(k-1) \end{bmatrix}; \quad \tilde{\Phi} = \begin{bmatrix} \Phi - \Gamma_0(\tau_k) & \Gamma_1(\tau_k) \\ -K & 0 \end{bmatrix}$

- Ako je $\tau_k > T_d$ i ako za svaki k vrijedi: $(d-1)T_d < \tau_k < dT_d$, dobije se slijedeći oblik matrice:

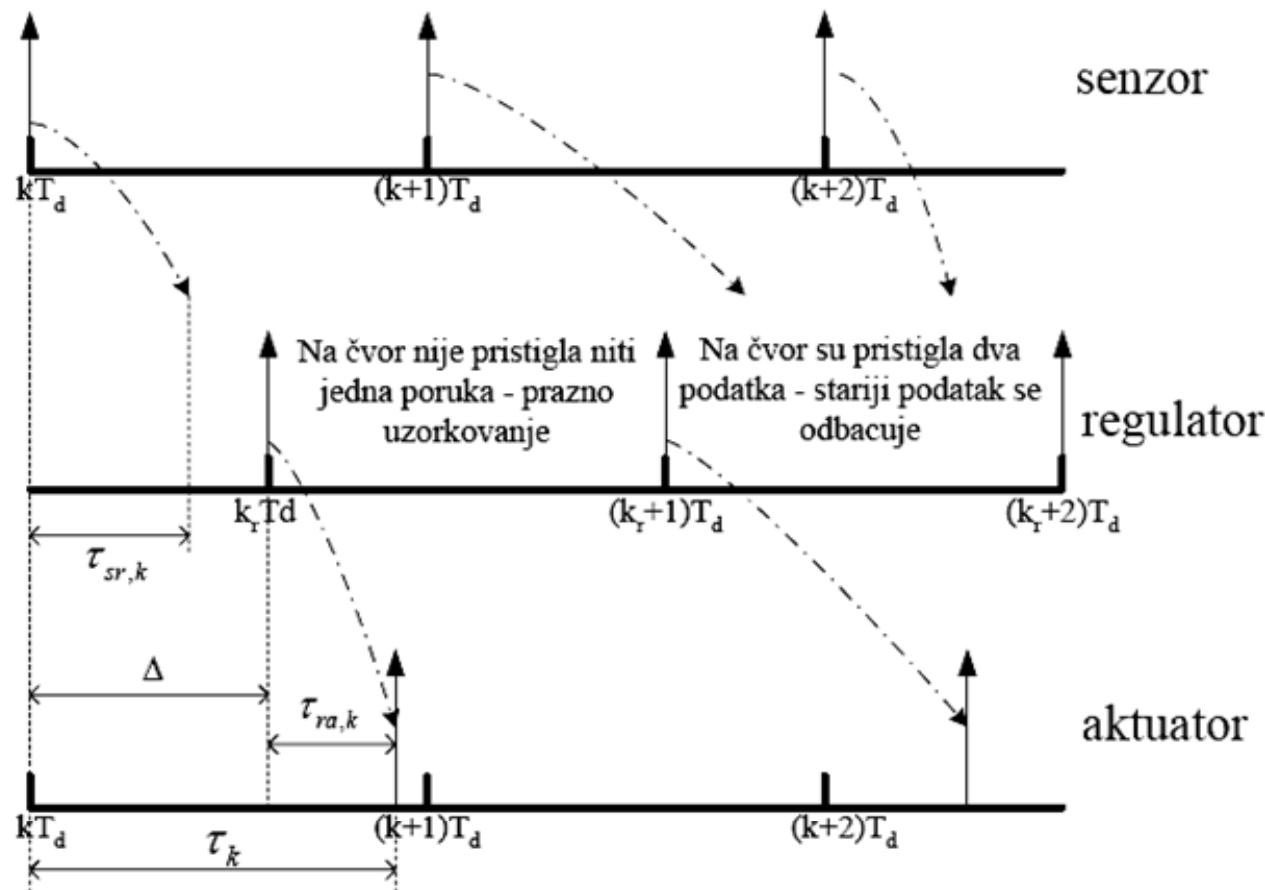
$$\tilde{\Phi} = \begin{bmatrix} \Phi & \Gamma_1(\tau_k) & \Gamma_0(\tau_k) & \cdots & 0 \\ 0 & 0 & I & \cdots & 0 \\ \vdots & \vdots & \vdots & \ddots & \vdots \\ 0 & 0 & 0 & \cdots & I \\ -K & 0 & 0 & \cdots & 0 \end{bmatrix} \quad (33)$$

Vremenski
promjenjiv sistem

Upravljanje u zatvorenoj petlji preko kom. mreže

2. Regulator TD, aktuator ED

- Ako se regulator periodički aktivira dobiva se različito ponašanje sistema nego u prethodnom slučaju.



Upravljanje u zatvorenoj petlji preko kom. mreže

Regulator TD, aktuator ED

- Senzor i aktuator imaju vrijeme diskretizacije T_d , a trenuci diskretizacije su pomaknuti za vremenski pomak Δ .
- Δ je sporo promjenjiva veličina zbog posmaka (drifta) satova na čvorovima.
- Vrijeme kašnjenja se povećalo za vrijeme između dolaska poruke na čvor regulatora i proračunavanja upravljačkog algoritma.
- Na vremenskom dijagramu prikazan je slučaj kada su vremena kašnjenja manja od vremena diskretizacije. Čak i u tom slučaju može se dogoditi da na čvor regulatora do trenutka proračunavanja upravljačke veličine ne stigne rezultat posljednjeg mjerjenja.
- Uslijed toga može doći do praznog uzorkovanja (vacant sampling), kada u jednom intervalu na čvor regulatora ne stigne ni jedan rezultat mjerjenja, ili odbacivanja podataka (data rejection) kada na čvor regulatora stignu dva rezultata mjerjenja, pa se stariji rezultat odbacuje. Ovaj slučaj očito je kompliciraniji od prethodnog.
- Diskretizirani proces može se u ovom slučaju opisati slijedećim jednadžbama:

$$x(k+1) = \Phi x(k) + \Gamma_0 u(k) + \Gamma_1 u(k-1) + \Gamma_2 u(k-2) \quad (34)$$

$$y(k) = Cx(k)$$

Upravljanje u zatvorenoj petlji preko kom. mreže

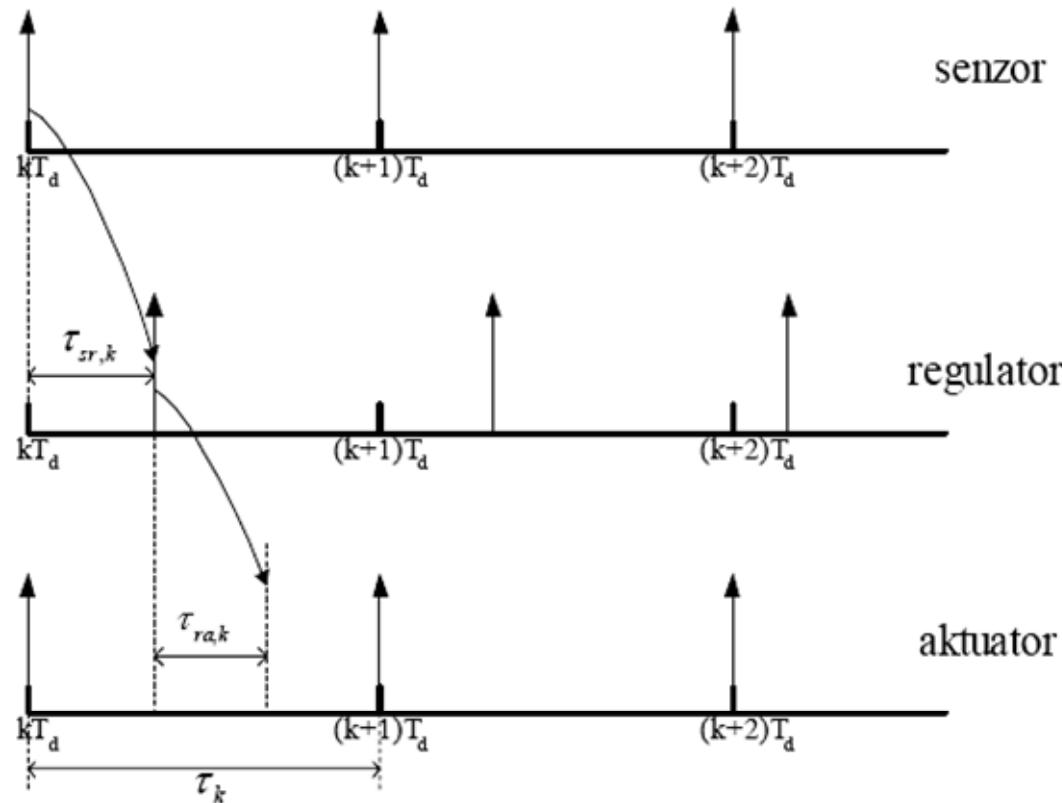
Regulator TD, aktuator ED

- Izrazi Γ_0 , Γ_1 i Γ_2 slični su izrazima dobivenim u prethodnom slučaju, ali se ovisno o tome je li $\tau_{ra,k}$ veći ili manji od $T_d - \Delta$ dobivaju različiti izrazi.
- Parametri sistema u ovom slučaju ovise, osim o vremenu kašnjenja poruka u mreži, i o vremenskom pomaku Δ između trenutaka diskretizacije.
- Zbog toga je važno sinhronizirati satove na čvorovima regulatora i senzora.
- Sinhronizacija je važna i uslučaju kada je regulator ED, budući da se uz sinhronizirane satove može proračunati kašnjenje poruke u mreži, i iz toga odrediti dodatno mrtvo vrijeme koje treba kompenzirati.

Upravljanje u zatvorenoj petlji preko kom. mreže

3. Aktuator TD

- Aktuator i senzor spojeni na isti čvor na mreži \Rightarrow djelovanje aktuatora sinhronizirano sa trenucima uzorkovanja mjernog signala. Ako su aktuator i senzor udaljeni ovo je moguće sinhronizacijom satova na čvoru aktuatora i senzora.



Upravljanje u zatvorenoj petlji preko kom. mreže

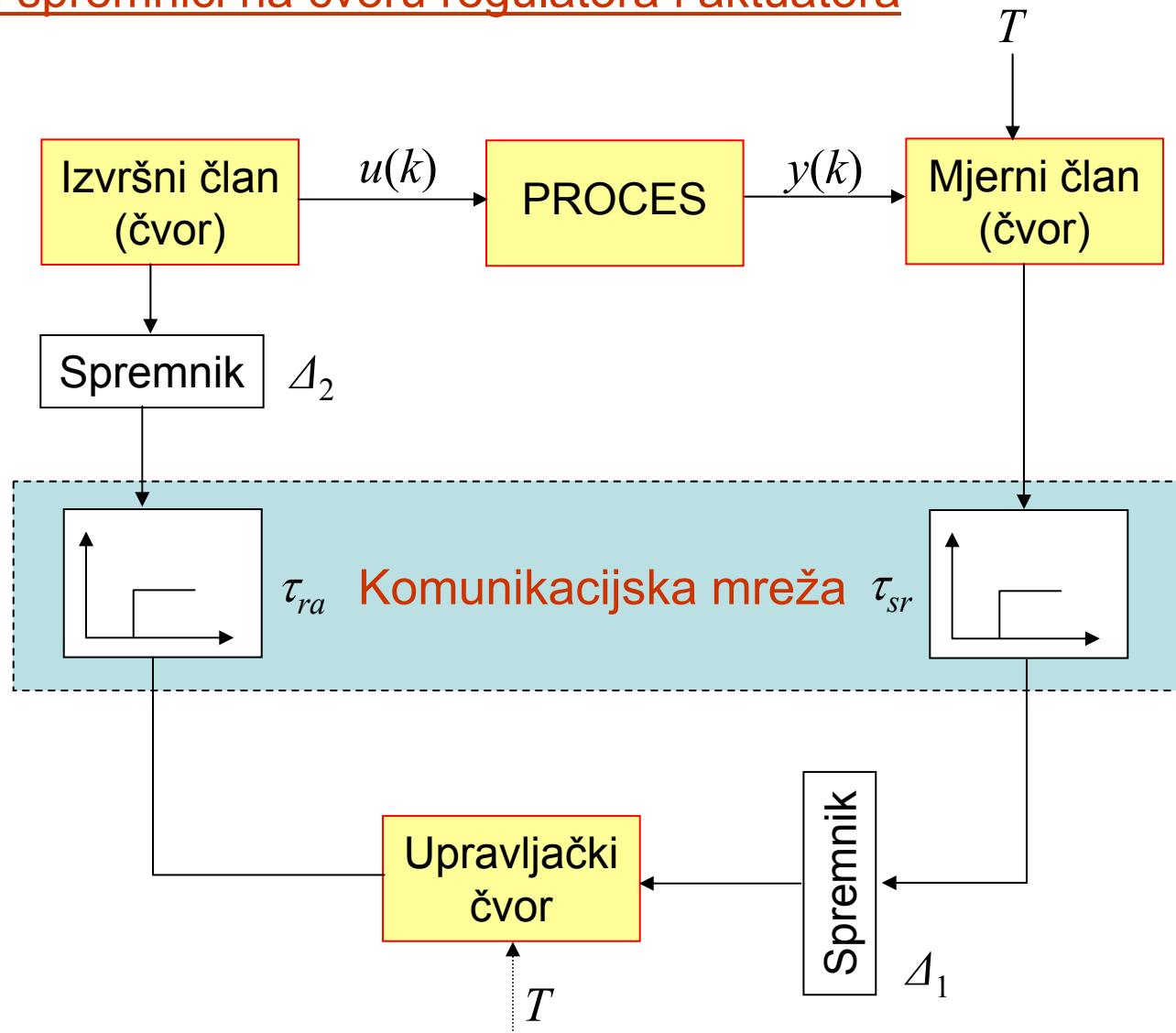
Aktuator TD

- Uz sinhronizirano djelovanje aktuatora i senzora ukupno mrtvo vrijeme zbog upravljanja preko mreže bit će cjelobrojni koeficijent vremena diskretizacije: $\tau_k = nT_d$, $n=1,2,3,\dots$
- Ako je ukupno vrijeme diskretizacije u mreži manje od vremena diskretizacije (uz regulator ED), mrtvo vrijeme bit će konstantno i iznositi će T_d .
- Ako je kašnjenje veće od vremena diskretizacije moguće je dodavanjem spremnika (buffers) na čvor regulatora i čvor aktuatora učiniti sistem vremenski nepromjenjivim.
- Uz aktuator sinhroniziran sa senzorom može se postići da ukupno dodatno mrtvo vrijeme uslijed zatvaranja kruga upravljanja preko mreže bude konstantno, bez obzira je li kašnjenje poruka promjenjivo ili nije.
- To olakšava posao projektiranja sistema regulacije, ali daje ukupno mrtvo vrijeme veće nego što je potrebno. Ipak, u slučajevima kad povećanje mrtvog vremena ne narušava značajno ponašanje sistema, preporučljivo je koristiti ovako projektiran sistem regulacije.

11.8. Pregled pristupa upravljanja preko mreže

1. Učiniti sistem vremenski nepromjenjivim (determinističko ponašanje)

Dodatni spremnici na čvoru regulatora i aktuatora



Pregled pristupa upravljanja preko mreže

Učiniti sistem vremenski nepromjenjivim (determinističko ponašanje)

- Čvorovi su periodički i sinhronizirani. U spremnike se spremaju poruke do njihovog preuzimanja od čvora.
- Spremniči se dimenzioniraju tako da budu veći od najvećeg kašnjenja na mreži, tako da u trenutku diskretizacije čvor uvijek može preuzeti podatak iz spremnika, bez obzira na kašnjenja u mreži.
- Takav sistem može se opisati jednadžbama:

$$\begin{aligned}x(k+1) &= Ax(k) + Bu(k - \Delta_1), \\y(k) &= Cx(k), \\w(k) &= y(k - \Delta_2),\end{aligned}\tag{35}$$

gdje su sa $w(k)$ označeni podaci na čvoru regulatora, a sa Δ_1 i Δ_2 veličine spremnika u broju koraka diskretizacije na čvoru aktuatora, odnosno regulatora.

- Budući da su duljine spremnika konstantne, komunikacijsko kašnjenje $\tau_k = nT_d$ moguće je uključiti u model procesa.

Pregled pristupa upravljanja preko mreže

Učiniti sistem vremenski nepromjenjivim (determinističko ponašanje)

- Dakle, sistem se može promatrati kao sistem sa konstantnim mrvim vremenom i na njega je moguće primijeniti standardne regulatora, na primjer:
 - **PID regulator.** U slučaju da je komunikacijsko kašnjenje malo, sinteza PID regulatora može se obaviti aproksimacijom kašnjenja PT1 članom ili primjenom Padéove aproksimacije. Druga je mogućnost primjena Zigler-Nicholsovog postupka.
 - **FPPI regulator (Filtered Predictive PI).** Primjenjuje se kada je komunikacijsko kašnjenje veliko. Mijenjanjem iznosa koeficijenta filtera može se postići željeno ponašanje sistema i robusnost. Za manji iznos ovog koeficijenta sistem upravljanja je robusniji, dok je za veći iznos brža kompenzacija poremećaja.
 - **Regulator u prostoru stanja sa estimacijom kašnjenja.** Cilj je postići zakon upravljanja kojim se ublažava utjecaj kašnjenja, što se postiže primjenom “prediktor-regulator” sistem upravljanja (regulator + estimator) . Regulator je sa linearnim zakonom upravljanja.

Pregled pristupa upravljanja preko mreže

2. Upravljanje procesom uz promjenjivo vremensko kašnjenje

- Uvođenjem vremenskih spremnika na čvorovima regulatora i aktuatora unosi se u sistem kašnjenje veće nego što stvarno postoji, što u zahtjevanim primjenama može biti nedopustivo, a u nekim manje zahtjevnim nepotrebno.
- U manje zahtjevnim primjenama promjenjivo komunikacijsko kašnjenje se može nadomjestiti srednjom vrijednošću:

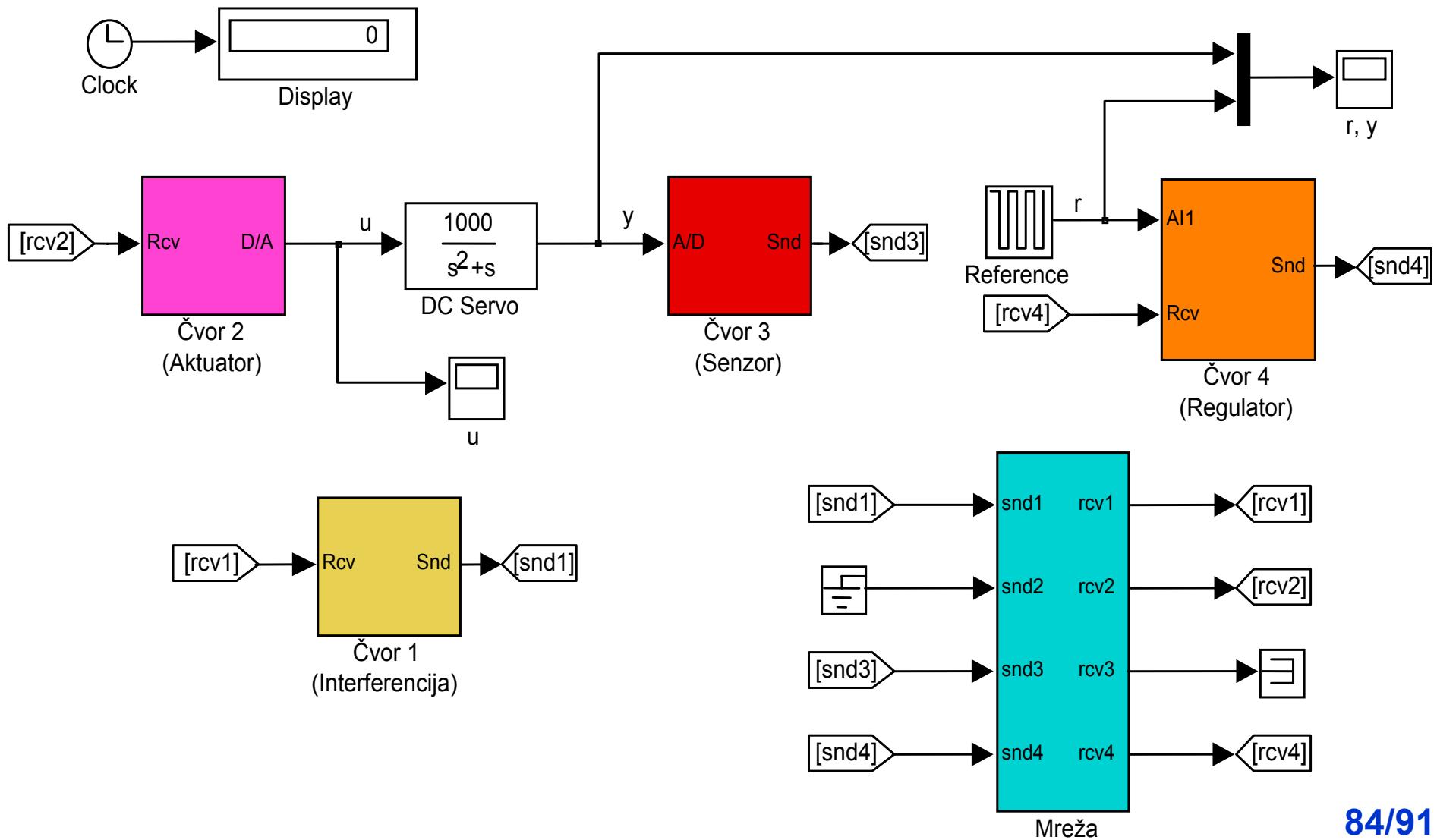
$$\bar{\tau} = \frac{1}{N} \sum_{k=1}^N \tau_k \quad (36)$$

i provesti sintezu na isti način kao i kod uvođenja vremenskih spremnika.

- U zahtjevnim primjenama komunikacijsko kašnjenje se modelira kao slučajni proces poznatog očekivanja i poznate varijance pa se projektira optimalni stohastički regulator (npr. LQG regulator).

Primjer upravljanja u zatvorenoj petlji preko mreže

Primjer: Sistem upravljanja istosmjernim motorom (digitalni PID regulator) zatvoren preko CAN mreže sa 4 čvora



Upravljanje u zatvorenoj petlji preko kom. mreže

Opis procesa i regulatora

- DC servo motor opisan je slijedećom vremenski kontinuiranom prijenosnom funkcijom:

$$G(s) = \frac{1000}{s(s+1)}$$

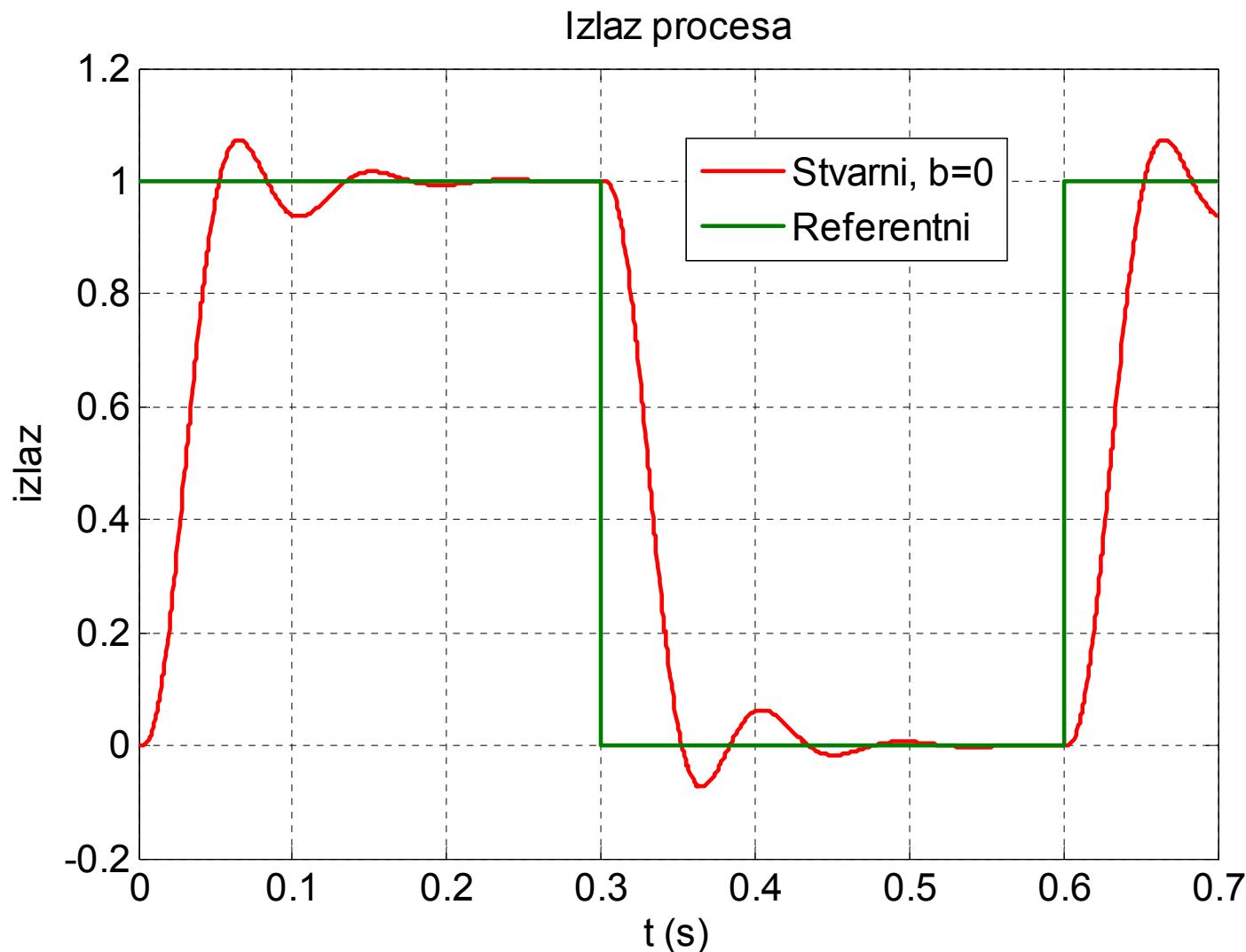
- PID regulator je implementiran u skladu sa slijedećim jednadžbama:

$$\begin{aligned} P(k) &= K \cdot (r(k) - y(k)) \\ I(k+1) &= I(k) + \frac{Kh}{T_i} (r(k) - y(k)) \\ D(k) &= a_d D(k-1) + b_d (y(k-1) - y(k)) \\ u(k) &= P(k) + I(k) + D(k) \end{aligned} \tag{37}$$

gdje su $a_d = \frac{T_d}{Nh + T_d}$, $b_d = \frac{NKT_d}{Nh + T_d}$. Parametri regulatora su odabrani tako da se osiguraju željene performanse: $\omega_c = 20$ rad/s i $\zeta = 0.7$.

Upravljanje u zatvorenoj petlji preko kom. mreže

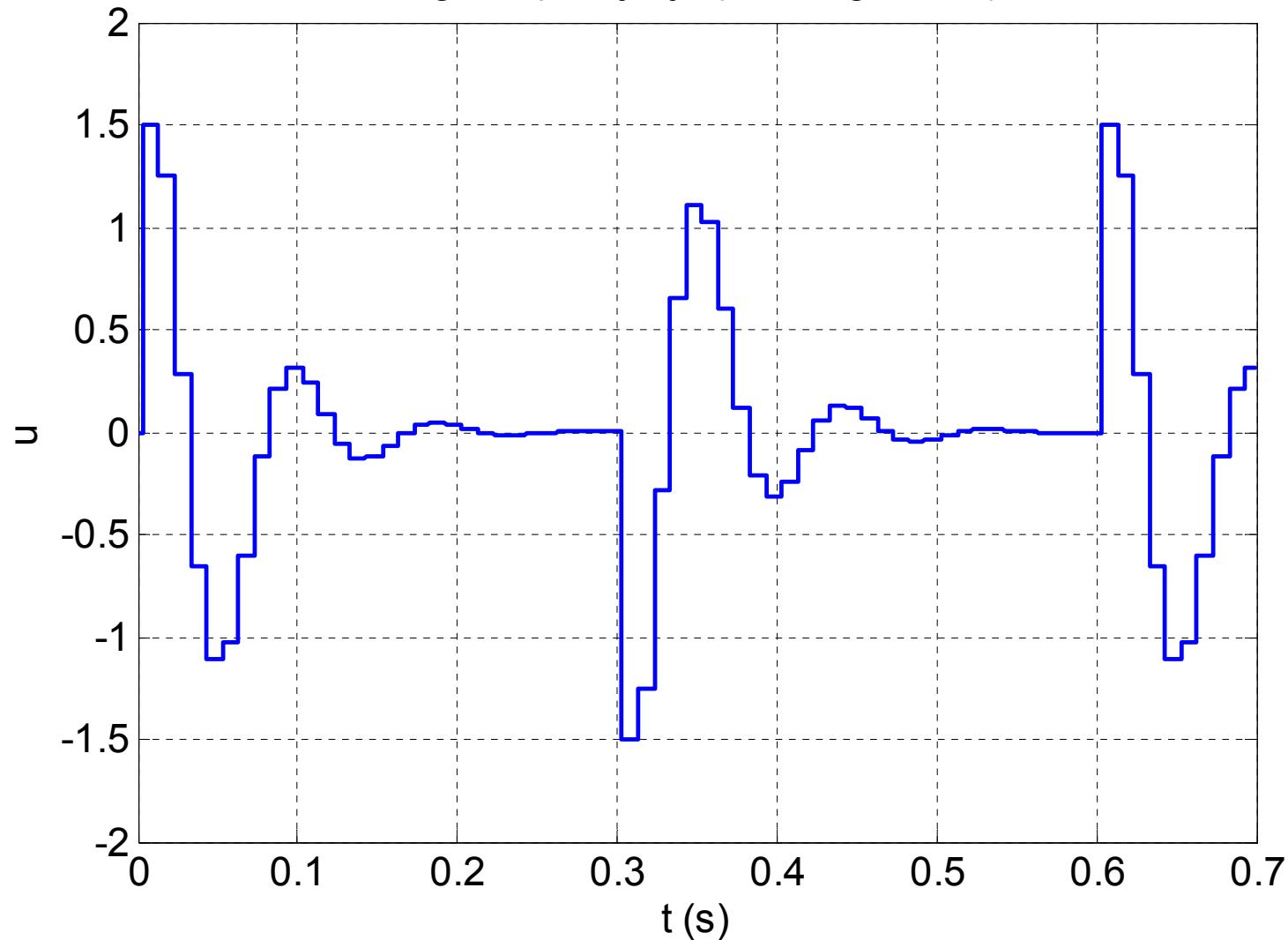
Odziv procesa bez smetnji i kašnjenja u čvorovima –
kašnjenja u mreži zanemarljiva i sinhronizirani čvorovi regulatora i senzora



Upravljanje u zatvorenoj petlji preko kom. mreže

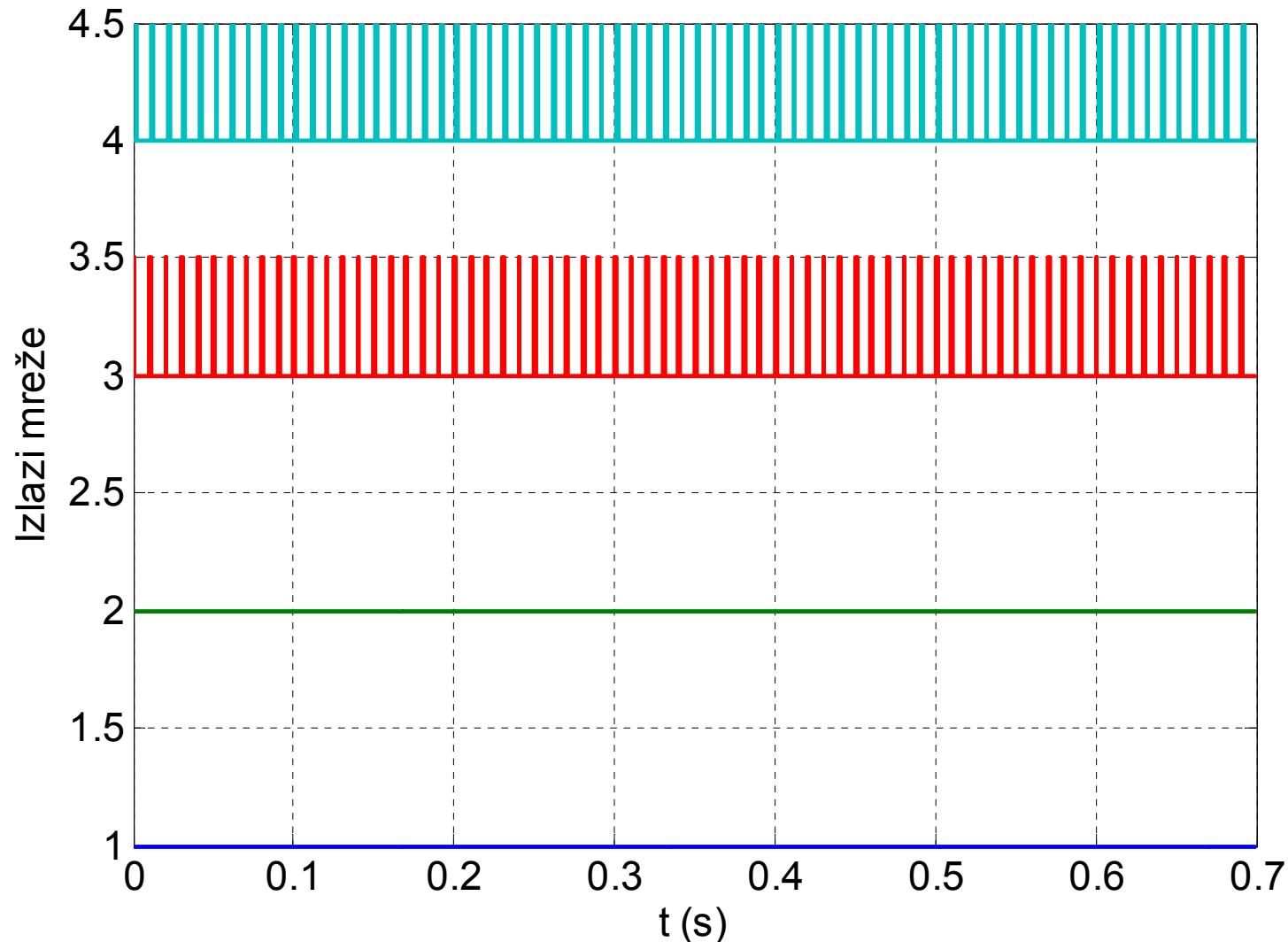
Upravljački signal (izlaz iz regulatora)

Signal upravljanja (izlaz regulatora)



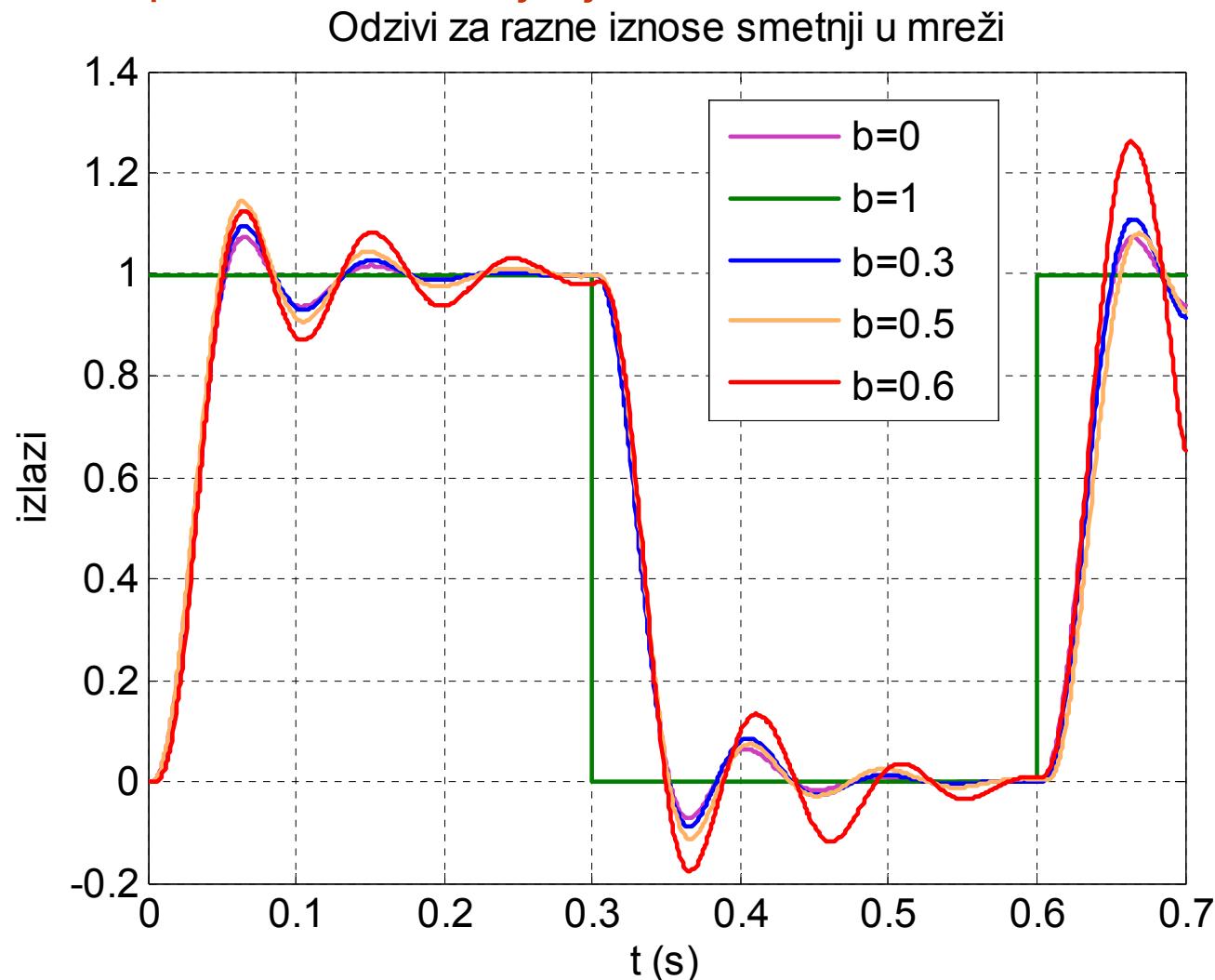
Upravljanje u zatvorenoj petlji preko kom. mreže

Izlazi mreže



Upravljanje u zatvorenoj petlji preko kom. mreže

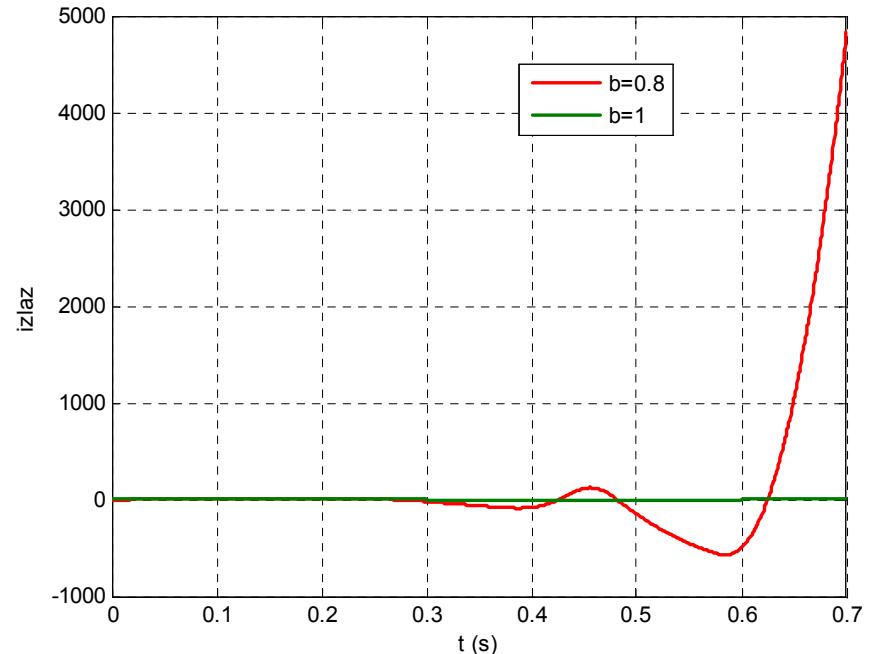
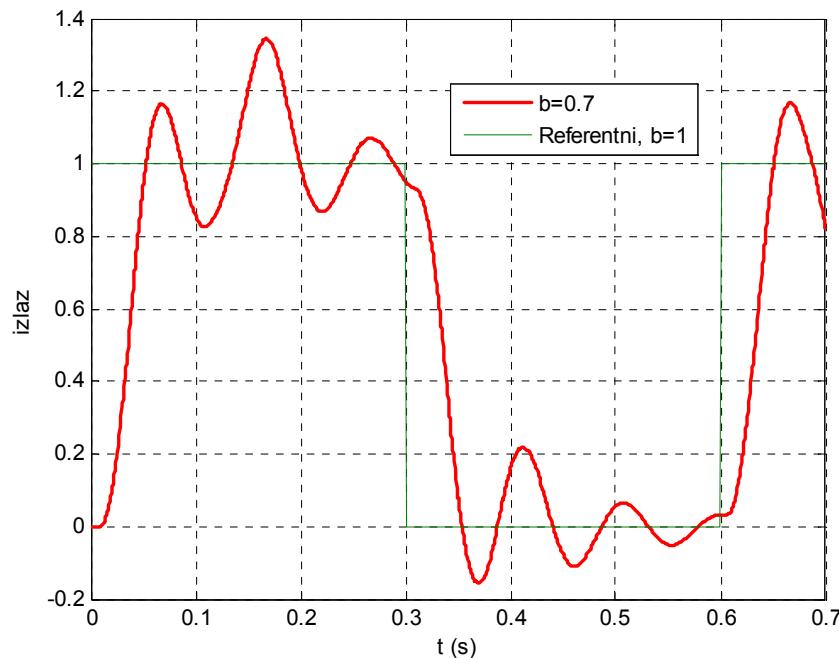
Usporedba odziva za različite intenzitete smetnji u mreži
– utjecaj kašnjenja mreže na performanse sistema upravljanja –
parametar b povezan sa kašnjenjem.



Upravljanje u zatvorenoj petlji preko kom. mreže

Usporedba odziva za različite intenzitete smetnji u mreži

– kašnjenja sa parametrom b između 0.7 i 1.



Za $b=0.7$ znatno se povećavaju oscilacije.

Za b između 0.8 i 1 oscilacije se raspršavaju \Rightarrow sistem nestabilan.

Malo kašnjenje znači: vrijeme kašnjenja u mreži manje od vremena diskretizacije.

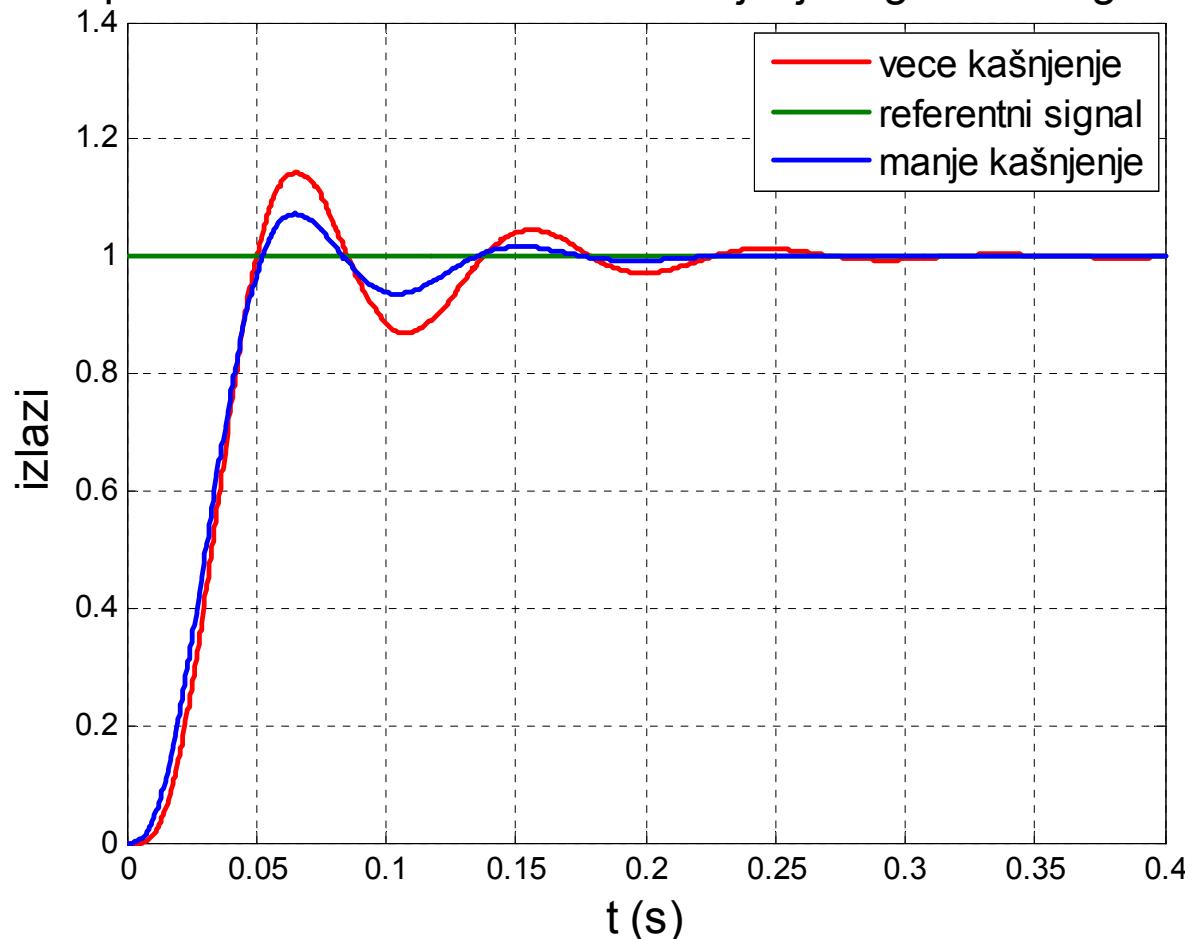
Velika vremena kašnjenje: promjenjiva i veća od vremena diskretizacije.

Upravljanje u zatvorenoj petlji preko kom. mreže

Utjecaj nesinhroniziranosti čvorova regulatora i senzora

Smetnja regulatora uslijed loše sinhronizacije čvorova regulatora i senzora
– utjecaj na nadvišenje (oscilatornost) i brzinu odziva.

Usporedba odziva za razlicita kasnjenja regulatorskog cvora



- Veće kašnjenje – lošija sinhronizacija između čvora regulatora i čvora senzora (čvor regulatora kasnije se aktivira – povećanje pomaka između trenutaka aktiviranja čvorova senzora i regulatora)
⇒ brži odziv ali veće nadvišenje i oscilatornost.
- Sistemi upravljeni preko mreže mogu uslijed loše sinhroniziranosti čvora senzora i regulatora imati odziv različit od željenog čak i ako su kašnjenja u mreži zanemarivo mala.