

Upravljanje elektromotornim pogonima 2009/2010

Prof.dr.sc. Nedjeljko Perić

Zavod za automatiku i računalno inženjerstvo Fakultet elektrotehnike i računarstva

Predavanje 3 – Kaskadna regulacija – primjena na elektromotorni pogon s istosmjernim nezavisno uzbuđenim motorom



Kaskadna regulacija - primjer elektromotornog pogona s istosmjernim nezavisno uzbuđenim motorom

- Razmatrani EMP često je sastavni dio slijednog sustava (servosustava).
- Pri razradi ovoga primjera pretpostavlja se:
 - a) poznavanje fizikalne slike istosmjernog stroja;
 - b) poznavanje matematičkog modela istosmjernog stroja;
 - c) poznavanje načina rada tiristorskog usmjerivača te njegove dinamičke i statičke karakteristike.
- U konkretnom primjeru tiristorski usmjerivač služi za napajanje armaturnog kruga istosmjernog motora. Mogu se koristiti i drugi elektronički energetski pretvarači.



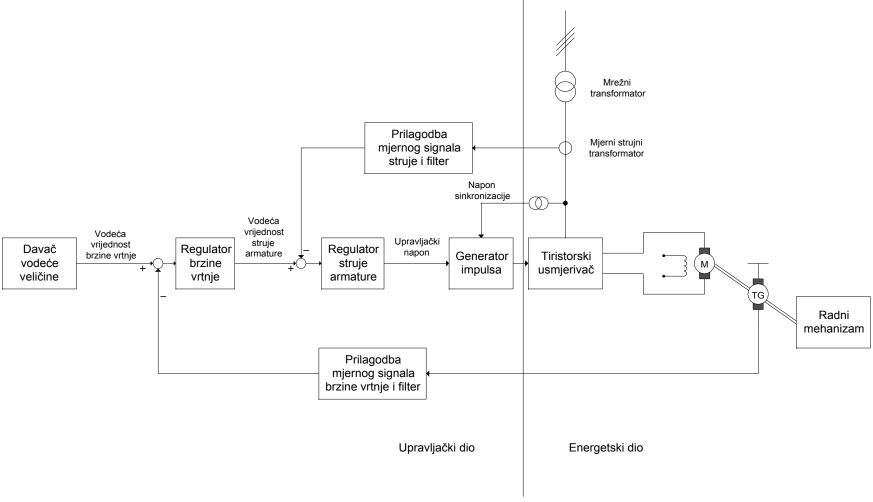
Kaskadna regulacija - primjer elektromotornog pogona s istosmjernim nezavisno uzbuđenim motorom

- U narednim razmatranjima slijedom se obrađuje:
 - a) principna shema reguliranog EMP-a;
 - b) strukturna shema reguliranog EMP-a;
 - c) izvedbena shema reguliranog EMP-a (pojednostavljeni prikaz);
 - d) sinteza regulatora struje armature i brzine vrtnje.
- Radi se o kaskadnoj strukturi upravljanja.
- U razmatranom primjeru ne obrađuje se:
 - a) utjecaj dinamike radnog mehanizma na vladanje EMP-a;
 - b) utjecaj tiristorskog usmjerivača na napojnu mrežu;
 - c) specijalni oblici vodeće veličine i postupci za poboljšanje slijeđenja što je od posebnog interesa za slijedne sustave.



Principna shema kaskadne regulacije

 Principna shema kaskadne regulacije istosmjernog elektromotornog pogona prikazana je na slici 3.1.:

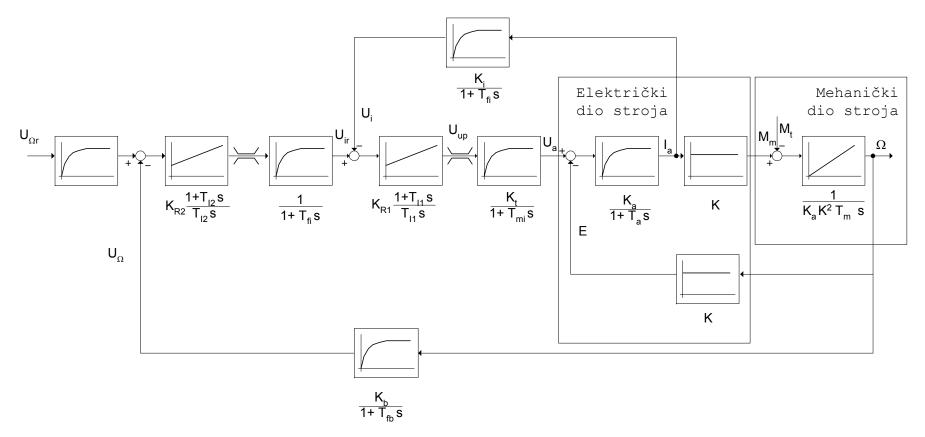


Upravljanje elektromotornim pogonima:: Predavanje 3 – Kaskadna regulacija – primjena na elektromotorni pogon s istosmjernim nezavisno uzbuđenim motorom



Strukturna shema kaskadne regulacije

- Unutarnju (podređenu) petlju predstavlja petlja struje armature, a vanjsku (nadređenu) petlju predstavlja petlja brzine vrtnje.
- Strukturna shema sustava regulacije istosmjernog motora s nezavisnom i konstantnom uzbudom prikazana je na slici 3.2.:



Upravljanje elektromotornim pogonima :: Predavanje 3 – Kaskadna regulacija – primjena na elektromotorni pogon s istosmjernim nezavisno uzbuđenim motorom



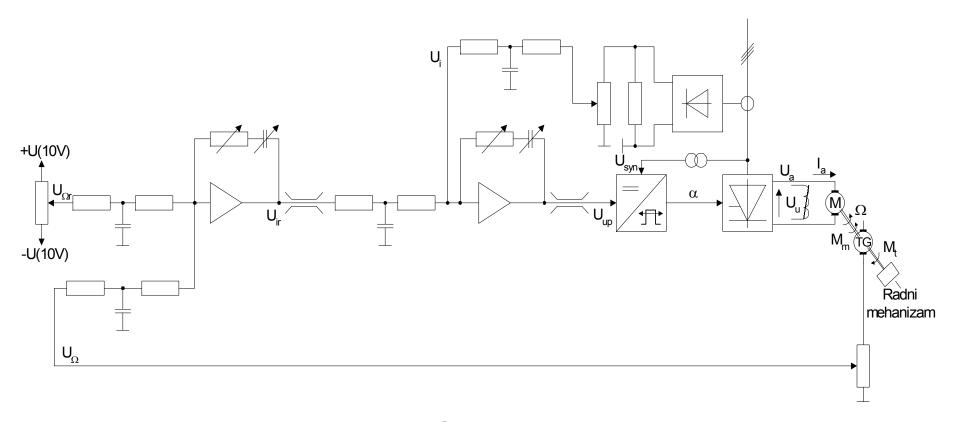
Fizikalna pozadina

- Motor se može promatrati kao objekt u kojem se obavlja elektromehanička pretvorba energije.
- U tom se slučaju u "električkom dijelu stroja" odvija elektromagnetski potproces; izlaz iz toga potprocesa je razvijeni moment motora M_m.
- U "mehaničkom dijelu stroja" odvija se pod djelovanjem razvijenog momenta motora mehanički potproces koji rezultira zakretanjem, odnosno vrtnjom osovine motora.
- Prema shemi na slici 3.2. podređenom petljom po struji armature regulira se elektromagnetski potproces motora; razvijeni moment u razmatranom slučaju proporcionalan je struji armature.
- Vanjskom petljom po brzini vrtnje regulira se mehanički potproces.



Izvedba sustava kaskadne regulacije

Pojednostavljena izvedba sustava regulacije prikazana je na slici 3.3:



SI. 3.3.

 Oba regulatora, i regulator brzine vrtnje i regulator struje armature, su PI djelovanja.

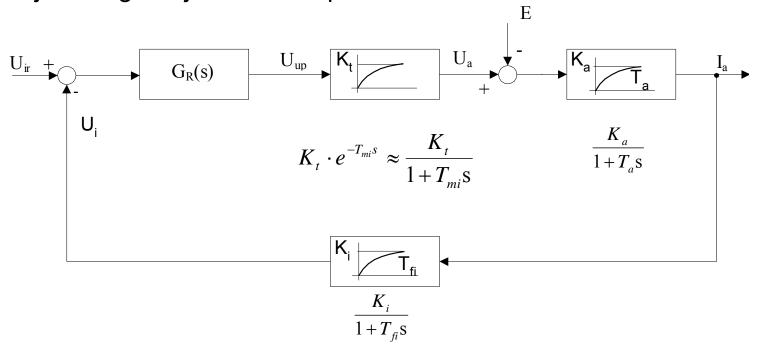


Sinteza sustava upravljanja

 U nastavku je dan u praksi afirmirani postupak sinteze regulatora struje armature i brzine vrtnje EMP-a.

Sinteza regulatora struje armature

• Iz strukturne sheme sustava upravljanja (SI. 3.2.) dobije se zatvoreni regulacijski krug struje armature prikazan na slici 3.4.:





Sinteza regulatora struje armature

- U regulacijskom krugu (SI. 3.4.) inducirana protuelektromotorna sila E manifestira se kao smetnja sustava. Pri promjenljivoj brzini vrtnje ova je smetnja, također, promjenljiva.
- Primjerice, pri zaletu (kočenju) motora konstantnim momentom (strujom) linearno raste (opada) brzina vrtnje (protuelektromotorna) sila.
- Za dovoljno veliki odnos T_m/T_a može se pri sintezi regulatora struje armature zanemariti E (E = 0, tj. motor zakočen).
- Prema blokovskoj shemi istosmjernog motora slijedi:

$$\frac{I_a(s)}{U_a(s)} = \frac{K_a T_m s}{1 + T_m s + T_a T_m s^2} \stackrel{T_m \to \infty}{\Longrightarrow} \frac{T_m s}{T_m s} \frac{K_a}{\frac{1}{T_m s} + 1 + T_a s} = \frac{K_a}{1 + T_a s}.$$
 (3 - 1)

$$(T_m = \frac{JR_a}{K^2}; \quad T_m \to \infty \text{ znači } J \to \infty)$$



Prema slici 3.4. proces kojim se upravlja ima prijenosnu funkciju:

$$G_{s1}(s) = \frac{K_t}{1 + T_{mi}s} \frac{K_i}{1 + T_{fi}s} \frac{K_a}{1 + T_as}, \ T_{mi}, \ T_{fi} << T_a$$
 (3 - 2)

gdje je:

◆ T_{mi} - nadomjesno mrtvo vrijeme tiristorskog usmjerivača, [s];

$$(T_{mi} = \frac{1}{2} \frac{1}{mf}$$
; m - pulsni broj usmjerivača;

f - frekvencija napojne mreže [Hz].)

- ◆ T_{fi} vremenska konstanta povratne veze struje armature, [s];
- ♦ K_t pojačanje tiristorskog usmjerivača i generatora impulsa;
- ◆ K_i pojačanje povratne veze struje armature, [V/A].



Sinteza regulatora struje armature

• S obzirom da je u (3 - 2) vremenska konstanta T_a jedina dominantna vremenska konstanta, može se dobiti strukturnim pojednostavljenjem:

$$G_{s1}(s) = \frac{K_{s1}}{(1 + T_a s)(1 + T_{\Sigma} s)},$$
 (3 - 3)

gdje je:

$$K_{s1} = K_t K_i K_a, \qquad T_{\Sigma} = T_{mi} + T_{fi}.$$

$$T_{\Sigma} = T_{mi} + T_{fi}$$
.

- Struktura procesa (3 3) prikladna je za primjenu tehničkog optimuma.
- Mogu se primijeniti i drugi postupci sinteze (npr. Bodeov dijagram, Ziegler-Nicholsov postupak).



Za regulator struje armature

$$G_{R1}(s) = K_{R1} \frac{1 + T_{I1}s}{T_{I1}s}$$

odabere se prema relacijama za tehnički optimum:

$$T_{I1} = T_a$$
, (3 - 4)

$$K_{R1} = \frac{1}{2} \frac{1}{K_{s1}} \frac{T_a}{T_{\Sigma}}.$$
 (3 - 5)



 Prijenosna funkcija zatvorenog regulacijskog kruga struje armature, uz parametre PI - regulatora prema (3 - 4) i (3 - 5) glasi:

$$\frac{I_a(s)}{U_{ir}(s)} = \frac{1 + T_{fi}s}{K_i} \frac{1}{1 + 2T_{\Sigma}s + 2T_{\Sigma}^2 s^2}.$$
 (3 - 6)

• Član $(1+T_{fi}s)$ u (3 - 6) kompenzira se prefiltrom u grani referentne vrijednosti struje armature $G_V(s) = \frac{1}{1+T_{s}s}$ pa se dobije:

$$\frac{I_a(s)}{U_{ir}(s)} = \frac{1}{K_i} \frac{1}{1 + 2T_{\Sigma}s + 2T_{\Sigma}^2 s^2}.$$
 (3-7)



 S obzirom da je regulacijski krug struje armature podređen regulacijskom krugu brzine vrtnje vrlo je praktično, sa stajališta sinteze regulatora brzine vrtnje, strukturno pojednostaviti prijenosnu funkciju (3 - 7), tj. nadomjestiti je prijenosnom funkcijom:

$$\frac{I_a(s)}{U_{ir}(s)} \approx \frac{1}{K_i} \frac{1}{1 + T_s s},$$
 (3 - 8)

gdje je: T_s - nadomjesna vremenska konstanta, [s] => T_s treba odrediti

 Prikladan način određivanja T_s zasniva se na jednakosti integrala regulacijskih pogrešaka nereduciranog i reduciranog (nadomjesnog) modela:

$$\int_{0}^{\infty} \left[1 - \left(1 - e^{-t/T_{s}} \right) \right] dt = \int_{0}^{\infty} \left\{ 1 - \left[1 - e^{-t/2T_{\Sigma}} \left(\cos \frac{t}{2T_{\Sigma}} + \sin \frac{t}{2T_{\Sigma}} \right) \right] \right\} dt.$$
 (3 - 9)

• Iz (3 - 9) slijedi nakon provedenog integriranja: $T_s = 2T_{\Sigma}$. (3 - 10)



• Također, T_s se može odrediti i kao:

$$T_s \approx \frac{1}{\omega_{ci}},$$
 (3 - 11)

gdje je:

- ω_{ci} presječna frekvencija otvorenog regulacijskog kruga struje armatura $G_{0i}(j\omega)$ ($G_{0i}(s) = G_{s1}(s)$ $G_{R1}(s)$).
- Iz $|G_{0i}(j\omega_{ci})|=1$ dobije se:

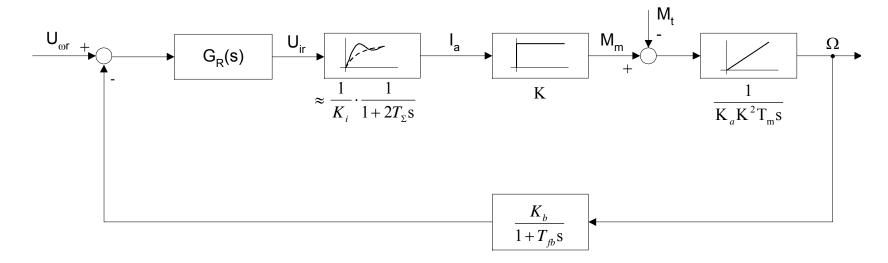
$$\omega_{ci} = \frac{1}{T_{\Sigma}} \frac{1}{\sqrt{2}} \sqrt{1 + \frac{1}{4\zeta^2} - 1} . \qquad (3 - 12)$$

• Za
$$\zeta = \frac{\sqrt{2}}{2}$$
 slijedi: $\omega_{ci} = \frac{0.46}{T_{\Sigma}} \rightarrow T_s = 2.2T_{\Sigma}$. (3 - 13)



Sinteza regulatora brzine vrtnje

- Sinteza regulatora brzine vrtnje obavlja se uz pretpostavku strukturnog pojednostavljenja zatvorenog regulacijskog kruga struje armature, prema (3 8) $(\frac{I_a(s)}{U_{ir}(s)} \approx \frac{1}{K_i} \frac{1}{1+T_s s})$.
- U tom slučaju strukturna shema sa slike 3.2. poprima oblik (Sl.3.5.):

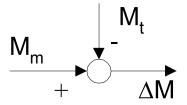


Moment tereta M_t predstavlja smetnju regulacijskog kruga.

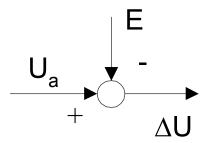


Analogija mehaničkog i električnog dijela

Digresija: Analogije:



♦ ∆M → pogoni rotirajuće mase



♦ ∆U → tjera struju kroz induktivni armaturni krug



Proces kojim upravlja regulator brzine vrtnje ima prijenosnu funkciju:

$$G_{s2}(s) = \frac{1}{K_i} \frac{1}{1 + 2T_{\Sigma}s} K \frac{K_b}{1 + T_{fb}s} \frac{1}{K_a K^2 T_m s},$$
(3 - 14)

gdje je:

- ◆ K_b pojačanje povratne veze brzine vrtnje, [Vs];
- ◆ T_{fb} vremenska konstanta filtera povratne vezi brzine vrtnje, [s];
- ◆ T_m elektromehanička varemenska konstanta, [s].

 $(2T_{\Sigma} i T_{fb} su male (nedominantne) vremenske konstante).$

• Iz (3 - 14) slijedi:

$$G_{s2} = \frac{K_{s2}}{1 + T_{\Sigma}^* s} \cdot \frac{1}{T_m s}, \qquad (3 - 15)$$

$$T_{\scriptscriptstyle \Sigma}^* = 2T_{\scriptscriptstyle \Sigma} + T_{\scriptscriptstyle fb}$$
 ,

$$K_{s2} = \frac{K_b}{K_i K_a K}.$$



Struktura procesa (3 - 15) prikladna je za primjenu simetričnog optimuma.

$$G_{s2} = \frac{K_{s2}}{1 + T_{\Sigma}^* s} \cdot \frac{1}{T_m s}, \qquad (3 - 15)$$

Za regulator brzine vrtnje

$$G_{R2}(s) = K_{R2} \frac{1 + T_{I2}s}{T_{I2}s}$$

odabere se prema relacijama za simetrični optimum (uz a = 2)

$$T_{R2} = 4T_{\Sigma}^*,$$
 (3 - 16)

$$K_{R2} = \frac{1}{2} \frac{1}{K_{s2}} \cdot \frac{T_m}{T_{\Sigma}^*}.$$
 (3 - 17)



 Prijenosna funkcija zatvorenog regulacijskog kruga brzine vrtnje, uz parametre PI - regulatora prema (3 - 16) i (3 - 17) glasi:

$$\frac{\Omega(s)}{U_{\Omega r}(s)} = \frac{1 + T_{fb}s}{K_b} \cdot \frac{1 + 4T_{\Sigma}^* s}{1 + 4T_{\Sigma}^* s + 8T_{\Sigma}^{*2} s^2 + 8T_{\Sigma}^{*3} s^3}.$$
 (3 - 18)

• Član $(1+T_{fb}s)(1+4T_{\Sigma}^*s)$ u (3 - 18) kompenzira se prefiltrom u grani referentne vrijednosti brzine vrtnje:

$$G_V(s) = \frac{1}{(1 + T_{fb}s)(1 + 4T_{\Sigma}^*s)},$$

pa se dobije:

$$\frac{\Omega(s)}{U_{Or}(s)} = \frac{1}{K_b} \cdot \frac{1}{1 + 4T_{\Sigma}^* s + 8T_{\Sigma}^{*2} s^2 + 8T_{\Sigma}^{*3} s^3}.$$
 (3 - 19)



$$\frac{\Omega(s)}{U_{\Omega r}(s)} = \frac{1}{K_b} \cdot \frac{1}{1 + 4T_{\Sigma}^* s + 8T_{\Sigma}^{*2} s^2 + 8T_{\Sigma}^{*3} s^3}.$$
 (3 - 19)

 Grubim strukturnim pojednostavljenjem prijenosne funkcije (3 - 19) dobije se:

$$\frac{\Omega(s)}{U_{\Omega r}(s)} \approx \frac{1}{K_b} \frac{1}{1 + T_S^* s},\tag{3-20}$$

gdje je:

 T_s^* - nadomjesna vremenska konstanta, [s].

• T_s^* se određuje na analogan način kao u (3 - 9), tj.:

$$\int_{0}^{\infty} \left[1 - \left(1 - e^{-t/T_{\Sigma}^{*}} \right) \right] dt = \int_{0}^{\infty} \left[1 - \left(1 - e^{-t/2T_{\Sigma}^{*}} - \frac{2}{\sqrt{3}} e^{-t/4T_{\Sigma}^{*}} \sin \frac{\sqrt{3}}{4T_{\Sigma}^{*}} t \right) \right] dt.$$
 (3 - 21)

• Iz (3-21) slijedi nakon provedenog integriranja:

$$T_S^* = 2T_\Sigma^* + \sqrt{3}T_\Sigma^* \approx 3.7T_\Sigma^*$$
 (3 - 22)



Osnovna svojstva kaskadne regulacije

Prednosti:

- a) Utjecaji smetnji koje djeluju na unutarnje regulacijske krugove kompenziraju se u samim tim krugovima i praktički su bez djelovanja na nadređene krugove; podređeni krugovi su brži od nadređenih krugova.
- b) Svaka regulirana veličina sustava (to je svaka veličina kojoj je pridružen vlastiti regulator) ograničava se na jednostavan način ugradnjom ograničivača vodeće (referentne) vrijednosti regulirane veličine; ovo je **zaštitno** svojstvo.
- c) Puštanje u pogon i podešavanje parametara sustava obavlja se jednostavno, korak po korak, počev od unutarnjih petlji prema vanjskim.
- d) Djelovanje nelinearnih i nestacionarnih članova sustava znatno je ograničeno korištenjem kaskadne regulacije (Unutarnja petlja s jediničnom povratnom vezom uz regulator koji ima integralnu komponentu ima pojačanje jedan, bez obzira da li su neki elementi kruga nelinearni).



Osnovna svojstva kaskadne regulacije

Nedostaci:

- a) Za svaku reguliranu veličinu potreban je regulator s pripadnim mjernim članom (cijena).
- b) Brzina slijeđenja (točnost slijeđenja) opada s brojem kaskada što je posebno važno, primjerice, za slijedne sustave.