

# Reglerteknik Z

Kurskod: SSY 051

## Tentamen 2014-10-28

Tid: 14:00-18:00,

Lokal: V-huset

Lärare: Bengt Lennartson, tel: 3722

Tentamen omfattar 25 poäng, där betyg tre fordrar 10 poäng, betyg fyra 15 poäng och betyg fem 20 poäng.

*Tentamensresultat* anslås senast den 11 november på avdelningens anslagstavla i ED-huset våning 5. *Granskning* av rättning sker den 11 och 12 november kl 12:30-13:00 på avdelningen.

### *Tillåtna hjälpmedel:*

- Bodediagram (ingår längst bak i tentamenstesen).
- Matematiska och fysikaliska tabeller, t ex Beta och Physics handbook.
- Valfri kalkylator med tömt minne.
- **OBS!** Tidigare formelsamling i reglerteknik är ej tillåten, endast de formelblad som ingår i tentamenstesen.

Lycka till!

Institutionen för signaler och system  
Avdelningen för reglerteknik, automation och mekatronik  
Chalmers tekniska högskola



1

Varvtalet för en servomotor ska regleras med hjälp av en P-regulator. Antag att dämpningen av varvtalet  $v$  är liten, vilket innebär att processmodellen för servomotorn ges av differentialekvationen

$$J\dot{v}(t) = u(t)$$

- a) Välj en P-regulator  $F(s) = K_p$  så att det återkopplade systemets pol hamnar i  $s = -1$ . (1 p)
- b) Bestäm insvängningstiden  $t_{5\%}$  för det återkopplade systemet. (1 p)
- c) Antag att en högfrekvent resonans också ingår i processen med en dämpning  $\zeta = 0.1$ , exempelvis pga av en vek axel mellan motor och last. Processens överföringsfunktion för en godtycklig resonansfrekvens  $\omega_n$  blir då

$$G(s) = \frac{V(s)}{U(s)} = \frac{1}{Js(1 + 0.2s/\omega_n + (s/\omega_n)^2)}$$

Bestäm genom att studera rötterna till den karakteristiska ekvationen för det återkopplade systemet den lägsta resonansfrekvensen  $\omega_n$  för vilken det återkopplade systemet fortfarande är stabilt. Samma P-regulator som i uppgift a) antas. (2 p)

- d) Förklara allmänt varför högfrekventa resonanser ej ger stabilitetsproblem. (1 p)

2

Betrakta överföringsfunktionen

$$G(s) = \frac{1 - Ts}{(1 + s)(1 + 2s)}$$

- a) Beräkna stegsvar och nollställets placering för ett godtyckligt värde på parametern  $T$ . (2 p)
- b) Stegsvaret i uppgift a)  $y(t, T)$  är en funktion av tiden  $t$  men också parametern  $T$ . Skissera funktionerna  $y(t, 0)$ ,  $y(t, T) - y(t, 0)$  och  $y(t, T)$  för ett större värde på  $T$  exempelvis  $T = 10$ . Bestäm max- och min-värden för differensen  $y(t, T) - y(t, 0)$  då  $T$  blir mycket stort ( $T \rightarrow \infty$ ). (2 p)
- c) Ange vad som händer med stegsvaret för  $G(s)$  då icke-minimumfasnollstället närmar sig origo, med hjälp av analysen i uppgift b). (1 p)

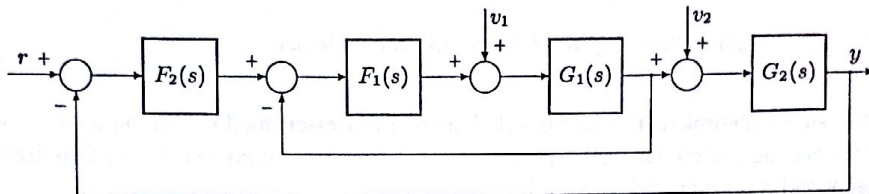
2

3

En process bestående av två delprocesser med överföringsfunktionerna

$$G_1(s) = \frac{1}{1 + 2s} \quad \text{och} \quad G_2(s) = \frac{e^{-s}}{1 + 5s}$$

ska regleras med en inre och en yttre loop, så kallad kaskadreglering enligt nedanstående figur.



- a) Dimensionera den inre loopen med en PI-regulator  $F_1(s)$ , så att regulatorns nollställe cancelerar processens pol och den inre återkopplingens pol hamnar i  $s = -1$ . Den yttre loopens PI-regulator  $F_2(s)$  dimensioneras så att kretsöverföringen från reglerfelet  $r - y$  till  $y$  får en överkorsningsfrekvens  $\omega_c = 0.4$  och en fasmargin  $\varphi_m = 45^\circ$ . (3 p)

- b) Bestäm överföringsfunktionen från laststörningen  $v_1$  till utsignalen  $y$ . Ange speciellt denna överföringsfunktions lågfrekvensasymptot. (2 p)

- c) Jämför med motsvarande resultat då endast en optimalt tunad PI-regulator

$$F(s) = \frac{0.32(1 + 5.65s)}{s}$$

reglerar hela processen  $G(s) = G_1(s)G_2(s)$ . Hur mycket effektivare är kaskadregleringen på att kompensera laststörningen  $v_1$  i det lågfrekventa området? (1 p)

4

En tidsdiskret PI-regulator som ges av överföringsfunktionen

$$F_d(z) = K_p + K_i \frac{z^{-1}}{1 - z^{-1}}$$

ska implementeras som en datoralgoritm.

- a) Formulera sambandet  $U(z) = F_d(z)E(z)$  för PI-regulatorn som en rekursiv uppdatering av styrsignalen

$$u(kh) = \varphi^T(kh)\theta,$$

där vektorn  $\theta$  för en allmän linjär tidsdiskret regulator innehåller olika kombinationer av regulatorparametrarna som ingår i  $F_d(z)$ , och  $\varphi(kh)$  inkluderar tidigare styrsignaler  $u(kh-h)$ ,  $u(kh-2h)$ , ... och aktuella reglerfel  $e(kh)$ ,  $e(kh-h)$ ,  $e(kh-2h)$ , ...

(2 p)

- b) Formulera en datoralgoritm för bestämning av  $u(kh)$  baserat på den allmänna regulatorformuleringen  $u(kh) = \varphi^T(kh)\theta$ . Algoritmen ska inkludera inmatning av nytt reglerfel (input (e)) och utmatning av ny styrsignal (output(u)) till processen.

(2 p)

5

För en servomotor, vars dynamik bestäms av differentialkvationen

$$\ddot{\theta}(t) + \dot{\theta}(t) = u(t)$$

antas att både vinkeln  $\theta$  och vinkelhastigheten  $\omega = \dot{\theta}$  kan återkopplas.

- a) Dimensionera en tillståndsåterkoppling

$$u = -\ell_\theta \theta - \ell_\omega \omega + K_r r$$

så att det återkopplade systemets poler placeras som en dubbelpol i  $s = -\alpha$ .

(2 p)

- b) Bestäm överföringsfunktionen från referenssignalen  $r$  till styrsignalen  $u$ , och bestäm  $u(0)$  som funktion av  $\alpha$ .

(1 p)

- c) Bestäm kretsöverföringen från  $u$  till  $z = \ell_\theta \theta + \ell_\omega \omega$ , och fasmarginalen  $\varphi_m$  för  $\alpha = 1$  och  $\alpha = 2$ .

(2 p)

Ledning: Uppgiften kan antingen lösas genom att utnyttja kända matrissamband enligt sista sidan i formelbladen. Alternativt bildas ett blockschema för processen med  $\omega$  och  $\theta$  som tillgängliga utsignaler och styrsignalen  $u$  som insignal. Därefter bildas önskade överföringsfunktioner för det återkopplade systemet samt kretsöverföringen med enkel blockschematransformation.