

Gamla Tentamina

Dynamiska system med reglerteknik

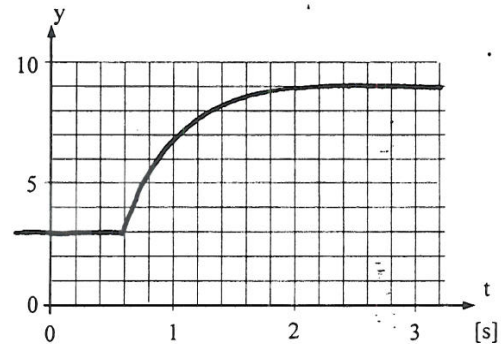
Observera

- Motsvarigheten till uppgift 7 på båda tentor i detta häfte är inte aktuell i år. I stället kommer någon faktafråga/teorifråga på kapitlet om praktiska regulatorer och givare.
- I allmänhet gäller att tentafrågorna har samma karaktär som de frågor vi räknat på övningar och föreläsningar och som finns i övningshäftet. Inga överraskningar alltså!
- Mer information angående tentan kommer på föreläsning.

Uppgift 1

Insignalen till en process ökas stegformat med 0,1 enheter vid tiden $t=0$.
Utsignalen från processen syns i figuren till höger.

Bestäm en överföringsfunktion för processen. **1p**

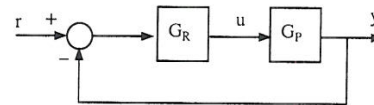
**Uppgift 2**

Sambandet mellan insignal u och utsignal y för processen G_P i figuren till höger beskrivs av följande differentialekvation:

$$\dot{y} + 10y = 2u$$

Den proportionella regulatorn G_R har överföringsfunktionen $G_R(s)=2$.

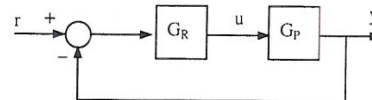
Bestäm impulssvaret för hela reglersystemet d v s bestäm utsignalen $y(t)$ då insignalen r är en enhetsimpuls. **2p**

**Uppgift 3**

En process har följande överföringsfunktion:

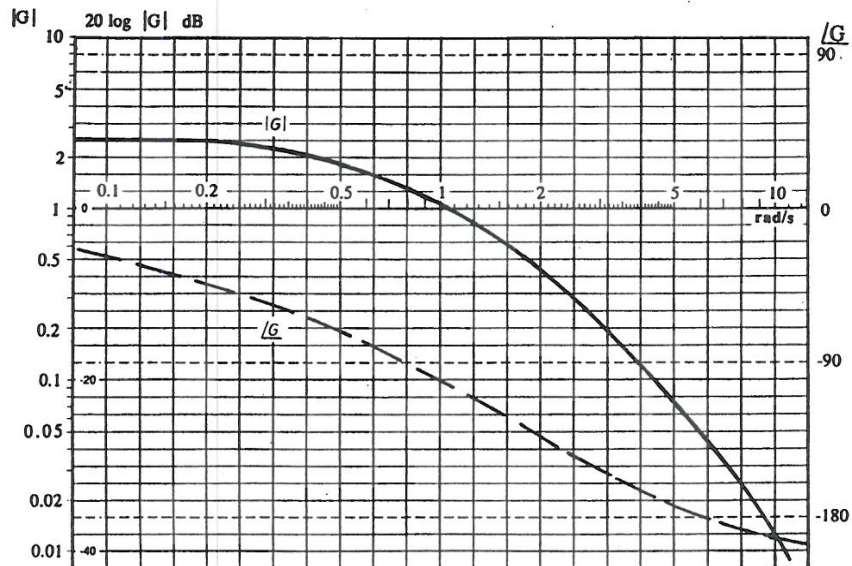
$$G_P(s) = \frac{10 \cdot e^{-0,4s}}{(1 + 0,5s)}$$

- a) Rita ett Bodediagram för processen **2p**
- b) Processen kopplas in i ett reglersystem enligt figur till höger. Dimensionera en PID regulator till processen enligt Ziegler-Nichols svängningsmetod. **1p**



Uppgift 4

Bodediagrammet för en process visas i figuren nedan



- Antag att insignalen till processen ovan är $u(t)=3\sin(2t)$
Bestäm processens utsignal $y(t)$. **1p**
- Processen ovan kopplas in i ett enhetsåterkopplat reglersystem.
Antag att processen ska regleras med en P-regulator.
Bestäm P-regulatorns förstärkning så att reglersystemet får en fasmarginal på 60° . **0.5p**
- Hur stor amplitudmarginal får reglersystemet med regulatorvalet i b-uppgiften. **0.5p**
- Hur stor blir approximativt stigtiden för stegsvaret för det totala reglersystemet med regulatorvalet i b-uppgiften. **0.5p**
- Hur stort blir det kvarstående felet vid börvärdessteg med regulatorvalet i b-uppgiften. **0.5p**

Uppgift 5

En analog PI-regulator har förstärkningen $K=2$ och integrationstiden $T_I=10$ s.

- Skriv om den analoga överföringsfunktionen till en tidsdiskret överföringsfunktion m h a bilinjär transform. Antag samlingsintervallet 0,4 s.

OBS!! Svaret ska vara på formen en kvot mellan två polynom i z dvs $H(z) = \frac{T(z)}{N(z)}$ **1p**

- Bestäm differensekvationen för regulatorn i b-uppgiften.
Antag insignal $e(k)$ och utsignal $u(k)$ från regulatorn. **1p**

Gör tydliga och motiverade lösningar och svar
Förklara gärna med både text och figurer

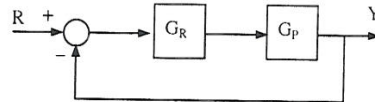
Uppgift 6

I reglersystemet i figuren vill man dimensionera regulatorn G_R så att den totala överföringsfunktionen för systemet blir:

$$G_{TOT}(s) = \frac{Y(s)}{R(s)} = \frac{1}{(1+3s)}$$

Processens överföringsfunktion är:

$$G_P(s) = \frac{1}{(1+15s)}$$



- Bestäm $G_R(s)$ så att man erhåller önskad total överföringsfunktion. $G_R(s)$ ska skrivas som en kvot mellan två polynom **2p**
- Överföringsfunktionen $G_R(s)$ i uppgift a kan åstadkommas med en vanlig PID-regulator. Bestäm vilka regulatorparametrar K , T_I , och T_D denna PID-regulator ska ha. **1p**

Uppgift 7

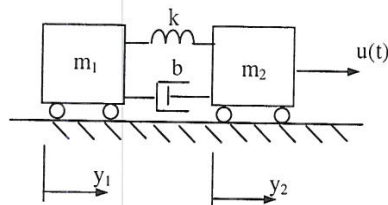
En process med överföringsfunktionen: $G_P(s) = \frac{2,5}{(1+10s)}$ skall regleras med en

polplaceringsregulator dimensionerad så att slutna systemets samliga poler ligger i origo. (S k dead-beat reglering)

Systemet får ej ha något kvarstående fel vid stegformade processtörningar eller vid stegformade börvärdesändringar.

Dimensionera en polplaceringsregulator som uppfyller kraven ovan och som har samplingsintervallet 4 sekunder.

Rita ett blockschema över det beräknade reglersystemet med överföringsfunktioner tydligt utsatta i respektive block. **3p**

Uppgift 8

Härled en linjär tillståndsmodell för "tåget" (lok och en vagn) i figuren ovan. D v s välj tillståndsstorheter och bestäm matriserna "ABCD". Insignalen är lokets dragkraft $u(t)$ och utsignalen är vagnens position y_1 . Antag att fjädrarna har sin naturliga längd då $y_1=y_2=0$. **3p**

Gör tydliga och motiverade lösningar och svar
Förklara gärna med både text och figurer

Dynamiska system i reglerteknik Me1-2 Tentamen 2003-12-19

1. Ur stegsvan $\Delta y = 6$
 $(\Delta u = 0,1) \Rightarrow k = \frac{\Delta y}{\Delta u} = 60$

$L = 0,6 [s]$

$T = 0,4 [s]$

$\therefore \underline{G(s)} = \frac{k \cdot e^{-Ls}}{1+Ts} = \frac{60 \cdot e^{-0,6s}}{1+0,4s}$

2. DE $\dot{y} + 10y = 2u$

$Y(s) \{s+10\} = 2 \cdot U(s) \Rightarrow G_p(s) = \frac{Y(s)}{U(s)} = \frac{2}{s+10}$

$G_{tot} = \frac{Y}{R} = \frac{G_p G_R}{1+G_p G_R} = \frac{4}{s+14}$

Impulssvar: $R(s) = 1$

$\therefore Y(s) = G_{tot}(s) \cdot R(s) = \frac{4}{s+14}$

$\underline{y(t)} = 4 \cdot e^{-14t} \quad t \geq 0$

3. a) $G_p(j\omega) = \frac{10 e^{-j0,4\omega}}{1+j0,5\omega}$

Brutfaktor $\omega_c = 2 \downarrow$

$|G_p|_{LF} = 10$

$\angle G_p = -0,4\omega \frac{180^\circ}{\pi} - \arctan 0,5\omega$

ω	$\angle G_p$
0,05	-3°
0,1	-5°
0,2	-10°
0,5	-25°
1	-49°
2	-91°
5	-183°

b) Ur Bode: $\omega_{\pi} = 4,7 \text{ rad/s} \Rightarrow T_0 = \frac{2\pi}{\omega_{\pi}} = 1,34 [s]$

$|G_p(j\omega_{\pi})| = 11,5 \text{ dB} \Rightarrow k_0 = -11,5 \text{ dB} \hat{=} 0,27$

Z-U: Val;
 $\underline{k_R} = 0,6 k_0 = \underline{0,16}$
 $\underline{T_I} = 0,5 T_0 = \underline{0,67 [s]}$
 $\underline{T_D} = 0,125 T_0 = \underline{0,17 [s]}$

4. a) $u(t) = 3 \sin(2t) \Rightarrow \omega = 2$

Ur Bode: $|G(j2)| = -7,2 \text{ dB} = 0,43$

$\angle G(j2) = -133^\circ$

$\therefore \underline{y(t)} = 0,43 \cdot 3 \sin(2t - 133^\circ) = \underline{1,29 \sin(2t - 133^\circ)}$

b) Ur Bode: För $\phi_m = 60^\circ$ härvid $\omega_c = 1,5 \text{ rad/s}$

$|G_p(j1,5)| = -4 \text{ dB} \Rightarrow \text{vzli } \underline{k_R} = +4 \text{ dB} \hat{=} \underline{1,6}$

c) Ur Bode: $\omega_{\pi} = 6 \text{ rad/s}$

$|G_p(j\omega_{\pi})| = -26 \text{ dB}$

Med $k_R = +4 \text{ dB}$ fås $\underline{A_m} = 26 - 4 = 22 \text{ dB} \hat{=} \underline{12,6}$

d) $\underline{T_r} \approx \frac{1,4}{\omega_c} = \frac{1,4}{1,5} = \underline{0,93 \text{ [s]}}$

e) Antag enkelssteg

$e_0 = \lim_{s \rightarrow 0} \frac{1}{1 + G_p G_R} = \frac{1}{1 + k_{LF} \cdot k_R}$

Ur Bode $k_{LF} = 8 \text{ dB} \hat{=} 2,5$

$\therefore \underline{e_0} = \frac{1}{1 + 2,5 \cdot 1,6} = \underline{0,2}$

5. a) $G_R(s) = k \left(1 + \frac{1}{T_I s}\right) = 2 \left(1 + \frac{1}{10s}\right) = \frac{20s + 2}{10s} \quad h = 0,4 \text{ [s]}$

Bilinjär transform $s = \frac{z(z-1)}{h(z+1)} = 5 \frac{(z-1)}{z+1} \Rightarrow$

$\underline{H_R(z)} = \frac{20 \frac{5(z-1)}{z+1} + 2}{10 \cdot 5 \frac{(z-1)}{(z+1)}} = \frac{102z - 98}{50z - 50} = \frac{2,04 - 1,96z^{-1}}{1 - z^{-1}}$

b) $\frac{U(z)}{E(z)} = \frac{2,04 - 1,96z^{-1}}{1 - z^{-1}} \Rightarrow U(z) = z^{-1}U(z) + 2,04E(z) - 1,96z^{-1}E(z)$

$\therefore \underline{u(k) = u(k-1) + 2,04e(k) - 1,96e(k-1)}$

$$6. \quad a) \quad G_{TOT} = \frac{G_R G_P}{1 + G_R G_P} \Rightarrow G_R = \frac{G_{TOT}}{G_P (1 - G_{TOT})} \Rightarrow$$

$$\underline{\underline{G_R}} = \frac{1}{G_P \left(\frac{1}{G_{TOT}} - 1 \right)} = \frac{1 + 15s}{(1 + 3s - 1)} = \underline{\underline{\frac{1 + 15s}{3s}}}$$

$$b) \quad G_{PID} = K_R \left(1 + \frac{1}{15s} + T_D s \right)$$

$$G_R = \frac{1 + 15s}{3s} = 5 + \frac{1}{3s} = 5 \left(1 + \frac{1}{15s} \right)$$

$$ID \quad \begin{cases} \underline{\underline{K_R = 5}} \\ \underline{\underline{T_I = 15}} \\ \underline{\underline{T_D = 0}} \end{cases}$$

$$7. \quad G_P(s) = \frac{2,5}{1 + 10s} \quad h = 483 \quad \text{Diskretisierung} \Rightarrow$$

$$H(z) = \frac{2,5 (1 - e^{-9,4}) z^{-1}}{1 - e^{-0,4} z^{-1}} = \frac{0,824 z^{-1}}{1 - 0,670 z^{-1}} = \frac{B(z)}{A(z)}$$

Insigt kvadrantende fel iud skogfening \Rightarrow Integralverkan.

$$\text{Satt } A^* = (1 - z^{-1}) A(z) = 1 - 1,670 z^{-1} + 0,670 z^{-2}$$

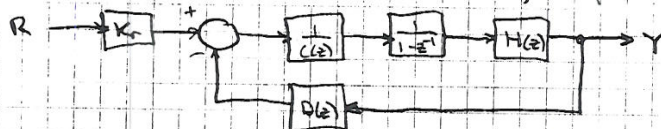
$$\left. \begin{array}{l} n_c = n_b - 1 = 0 \\ n_d = n_{a^*} - 1 = 1 \end{array} \right\} \Rightarrow \underline{\underline{D(z) = 1}} \\ \underline{\underline{D(z) = d_0 + d_1 z^{-1}}}$$

Alla poter i ningo $\Rightarrow P(z) = 1$

$$PPE \quad 1 = (1 - 1,670 z^{-1} + 0,670 z^{-2}) \cdot 1 + 0,824 z^{-1} (d_0 + d_1 z^{-1}) \\ 1 = 1 + (0,824 d_0 - 1,670) z^{-1} + (0,824 d_1 + 0,670) z^{-2}$$

$$ID \quad \begin{array}{l} z^{-1}: 0,824 d_0 - 1,670 = 0 \Rightarrow d_0 = 2,027 \\ z^{-2}: 0,824 d_1 + 0,670 = 0 \Rightarrow d_1 = -0,813 \end{array} \Rightarrow$$

$$\underline{\underline{D(z) = 2,027 - 0,813 z^{-1}}} \quad \underline{\underline{K_f = \frac{B(1)}{B(1)} = \frac{1}{0,824} = 1,214}}$$



8. Röhlschew.

$$\begin{cases} m_1 \ddot{y}_1 = k(y_2 - y_1) + b(\dot{y}_2 - \dot{y}_1) \\ m_2 \ddot{y}_2 = u - k(y_2 - y_1) - b(\dot{y}_2 - \dot{y}_1) \end{cases}$$

Ansatz Tiltzustand

$$\begin{cases} x_1 = y_1 \\ x_2 = \dot{y}_1 \\ x_3 = y_2 \\ x_4 = \dot{y}_2 \end{cases}$$

Tiltzustandschw.

$$\begin{cases} \dot{x}_1 = x_2 \\ \dot{x}_2 = \frac{k}{m_1}(x_3 - x_1) + \frac{b}{m_1}(x_4 - x_2) \\ \dot{x}_3 = x_4 \\ \dot{x}_4 = \frac{1}{m_2}u - \frac{k}{m_2}(x_3 - x_1) - \frac{b}{m_2}(x_4 - x_2) \end{cases}$$

$$y = y_1 = x_1$$

Matrixform

$$\begin{bmatrix} \dot{x}_1 \\ \dot{x}_2 \\ \dot{x}_3 \\ \dot{x}_4 \end{bmatrix} = \overbrace{\begin{bmatrix} 0 & 1 & 0 & 0 \\ -\frac{k}{m_1} & -\frac{b}{m_1} & \frac{k}{m_1} & \frac{b}{m_1} \\ 0 & 0 & 0 & 1 \\ \frac{k}{m_2} & \frac{b}{m_2} & -\frac{k}{m_2} & -\frac{b}{m_2} \end{bmatrix}}^A \begin{bmatrix} x_1 \\ x_2 \\ x_3 \\ x_4 \end{bmatrix} + \overbrace{\begin{bmatrix} 0 \\ 0 \\ 0 \\ \frac{1}{m_2} \end{bmatrix}}^B \cdot u$$

$$y = \underbrace{\begin{bmatrix} 1 & 0 & 0 & 0 \end{bmatrix}}_C \begin{bmatrix} x_1 \\ x_2 \\ x_3 \\ x_4 \end{bmatrix} + \underbrace{\begin{bmatrix} 0 \end{bmatrix}}_D \cdot u$$

