

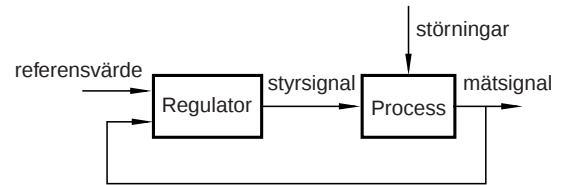
Systemteknik/Processreglering Föreläsning 6

- Återkopplade system I
 - Exempel
 - Blockdiagramräkning
 - Analys av stationära fel

Läsanvisning: *Process Control*: 5.1–5.4

1

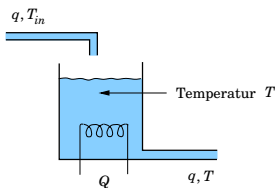
Sluten styrning



- Återkoppling från mätsignalen
- Regulatorn bestämmer styrsignalen så att
 - mätsignalen följer referensvärdet (servoproblemet)
 - störningarna undertrycks (regulatorproblemet)

2

Exempel: temperaturreglering i tank



Energibalans:

$$V\rho C_p \frac{dT(t)}{dt} = q\rho C_p (T_{in}(t) - T(t)) + Q(t)$$

$$\text{Låt } K_1 = \frac{1}{q\rho C_p}, T_1 = \frac{V}{q} \Rightarrow$$

$$T_1 \frac{dT(t)}{dt} + T = K_1 Q(t) + T_{in}(t)$$

Laplace transformera $\Rightarrow$

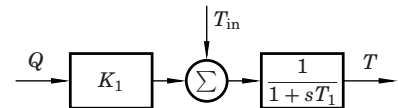
$$T(s) = \frac{1}{1 + sT_1} (K_1 Q(s) + T_{in}(s))$$

Linjär modell; T , Q , T_{in} betecknar avvikelser från ett jämviktsläge

Mål: Håll $T = T_{ref}$ med hjälp av Q trots variationer i T_{in}

3

Öppet system



Inverkan av stegstörning $T_{in} = 1$ (antag $Q = 0$):

$$T(s) = \frac{1}{1 + sT_1} \cdot \frac{1}{s}$$

$$T(t) = 1 - e^{-t/T_1}$$

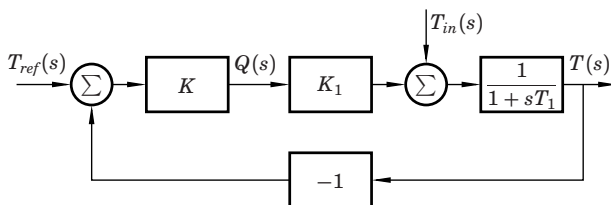
Stationärt: $T = 1$

4

P-reglering

$$Q(t) = K(T_{ref}(t) - T(t)) = K e(t)$$

$$Q(s) = K(T_{ref}(s) - T(s)) = K E(s)$$



5

P-reglering

$$T(s) = \frac{1}{1 + sT_1} (K_1 K (T_{ref}(s) - T(s)) + T_{in}(s))$$

$$T(s) = \frac{K_1 K}{1 + sT_1 + K_1 K} T_{ref}(s) + \frac{1}{1 + sT_1 + K_1 K} T_{in}(s)$$

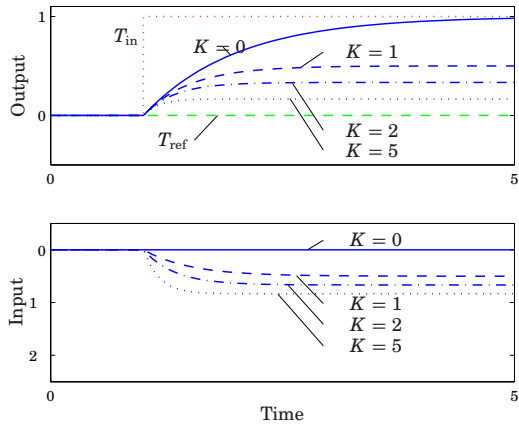
Pol:

$$s = -\frac{1 + K_1 K}{T_1}$$

$$\text{Stationärt: } T = \frac{K_1 K}{1 + K_1 K} T_{ref} + \frac{1}{1 + K_1 K} T_{in}$$

6

Simulering av stegstörning ($T_1 = K_1 = 1$):

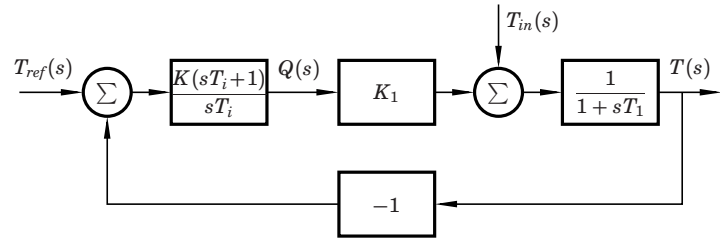


7

PI-reglering

$$Q(t) = K \left(e(t) + \frac{1}{T_i} \int_0^t e(\tau) d\tau \right)$$

$$Q(s) = K \left(1 + \frac{1}{sT_i} \right) E(s)$$



8

PI-reglering

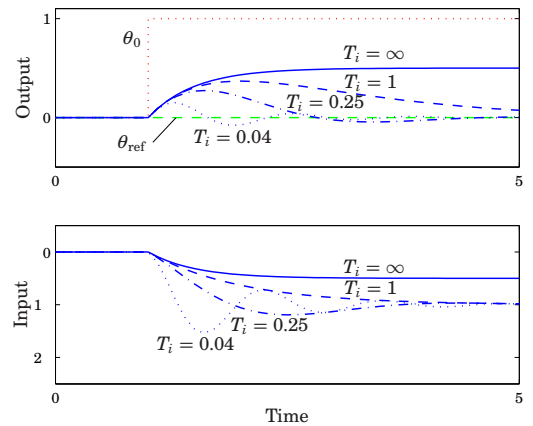
$$T(s) = \frac{1}{1 + sT_1} \left(\frac{K_1 K (sT_i + 1)}{sT_i} (T_{ref}(s) - T(s)) + T_{in}(s) \right)$$

$$T(s) = \frac{K_1 K (sT_i + 1)}{s^2 T_1 T_i + s(K_1 K + 1)T_i + K_1 K} T_{ref}(s) + \frac{sT_i}{s^2 T_1 T_i + s(K_1 K + 1)T_i + K_1 K} T_{in}(s)$$

Stationärt: $T = T_{ref}$

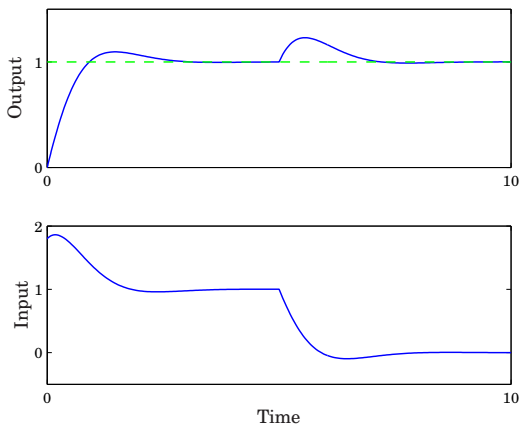
9

Simulering av stegstörning ($T_1 = K_1 = K = 1$):



10

Simulering av referensändring, laststörning ($T = k = 1$, $K = 1.8$, $T_i = 0.45$):



11

Känslighet mot processvariationer

Med P-reglering är det slutna systemets statiska förstärkning

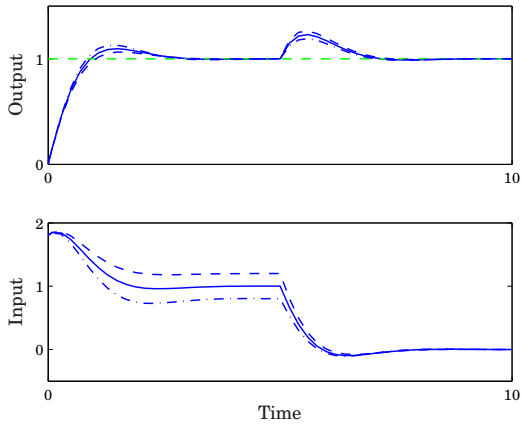
$$K_{cl} = \frac{K_1 K}{1 + K_1 K}$$

$K = 5$: $\pm 10\%$ ändring av K_1 ger $K_{cl} = [0.82, 0.85]$

$K = 10$: $\pm 10\%$ ändring av K_1 ger $K_{cl} = [0.90, 0.92]$

12

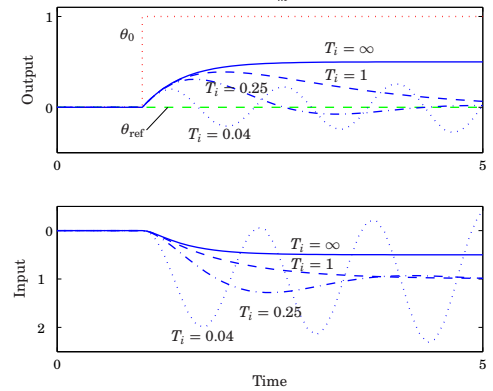
Simulering av referensändring, laststörning ($K = 1.8$, $T_i = 0.45$, $\pm 20\%$ ändring av q):



13

Känslighet mot omodellerad dynamik

Antag mätton m dynamik, $T_m(s) = \frac{1}{1+sT_m}T(s)$ ($T_m = 0.1$, $T_1 = K_1 = K = 1$)

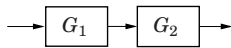


14

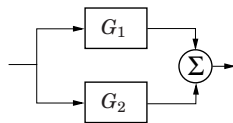
Blockdiagramräkning

Tre grundläggande kopplingar:

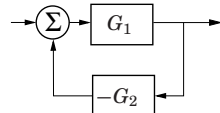
Seriekoppling:



Parallellkoppling:



Återkoppling:



15

Seriekoppling:

$$G(s) = G_1(s)G_2(s)$$

Parallellkoppling:

$$G(s) = G_1(s) + G_2(s)$$

Återkoppling:

$$G(s) = \frac{G_1(s)}{1 + G_1(s)G_2(s)}$$

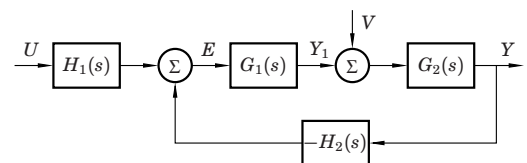
16

Räkna ut överföringsfunktioner från blockdiagram

- Räkna baklänges från den sökta utsignalen
- Sätt ointressanta insignaler till noll (superpositionsprincipen)
- Inför hjälpvariabler vid inre förgreningar/återkopplingar

17

Exempel



$$Y = G_2(V + Y_1)$$

$$Y_1 = G_1 E$$

$$E = H_1 U - H_2 Y$$

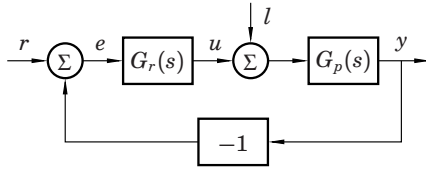
$$Y = G_2(V + G_1(H_1 U - H_2 Y))$$

Lös ut Y :

$$Y = \frac{G_1 G_2 H_1}{1 + G_1 G_2 H_2} U + \frac{G_2}{1 + G_1 G_2 H_2} V$$

18

Analys av stationära fel



Reglerfelet ges av

$$E(s) = \frac{1}{1 + G_p(s)G_r(s)}R(s) - \frac{G_p(s)}{1 + G_p(s)G_r(s)}L(s)$$

Det stationära felet kan beräknas med slutvärdesteoremet:

$$\lim_{t \rightarrow \infty} e(t) = \lim_{s \rightarrow 0} sE(s) \quad (\text{om gränsvärdet existerar})$$

19

Stationära fel – servoproblemet

Låt

$$G_0(s) = G_r(s)G_p(s) = \frac{K(1 + q_1s + \dots + q_{m-1}s^{m-1})}{s^n(1 + p_1s + \dots + p_ms^m)} = \frac{KQ(s)}{s^nP(s)}$$

(d.v.s. kretsöverföringsfunktionen G_0 innehåller n integratorer)

Då:

$$E(s) = \frac{s^n P(s)}{s^n P(s) + KQ(s)} R(s)$$

Antag $r(t)$ steg, $R(s) = a/s$:

$$e(\infty) = \lim_{s \rightarrow 0} \frac{s^n P(s)a}{s^n P(s) + KQ(s)} = \begin{cases} \frac{a}{1+K} & n = 0 \\ 0 & n \geq 1 \end{cases}$$

20

Antag $r(t)$ ramp, $R(s) = b/s^2$:

$$e(\infty) = \lim_{s \rightarrow 0} \frac{s^n P(s)}{s^n P(s) + KQ(s)} \cdot \frac{b}{s} = \begin{cases} \infty, & n = 0 \\ \frac{b}{K} & n = 1 \\ 0 & n \geq 2 \end{cases}$$

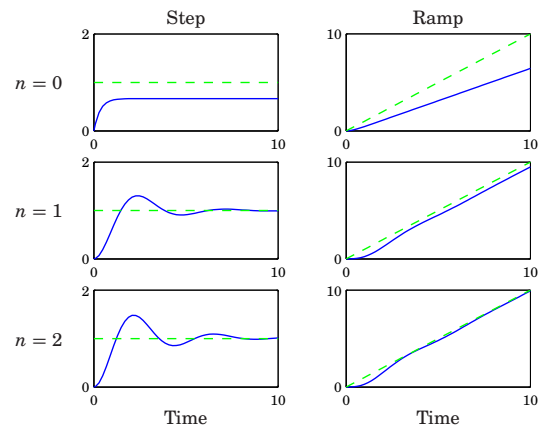
Slutsats:

- Felfri följning av stegreferens kräver 1 integrator i kretsöverföringsfunktionen
- Felfri följning av rampreferens kräver 2 integratorer i kretsöverföringsfunktionen

O.S.V.

21

Exempel



22

Stationära fel – regulatorproblemet

Antag

$$G_r(s) = \frac{K_1 Q_1(s)}{s^m P_1(s)}$$

$$G_p(s) = \frac{K_2 Q_2(s)}{s^{n-m} P_2(s)}$$

med $Q_1(0) = P_1(0) = Q_2(0) = P_2(0) = 0$

Då:

$$E(s) = -\frac{s^m K_2 P_1(s) Q_2(s)}{s^n P(s) + KQ(s)} L(s)$$

23

Antag $l(t)$ steg, $L(s) = a/s$:

$$e(\infty) = \lim_{s \rightarrow 0} -\frac{s^m K_2 P_1(s) Q_2(s) a}{s^n P(s) + KQ(s)} = \begin{cases} -aK_2/(1+K) & n = 0, m = 0 \\ -a/K_1 & n \geq 0, m = 0 \\ 0 & n \geq m, m \geq 1 \end{cases}$$

Antag $l(t)$ ramp, $L(s) = b/s^2$:

$$e(\infty) = \lim_{s \rightarrow 0} -\frac{s^m K_2 P_1(s) Q_2(s)}{s^n P(s) + KQ(s)} \cdot \frac{b}{s} = \begin{cases} -\infty & n \geq 0, m = 0 \\ -b/K_1 & n \geq m, m = 1 \\ 0 & n \geq m, m \geq 2 \end{cases}$$

Slutsats:

- Eliminering av stegstörning kräver 1 integrator i regulatorn
- Eliminering av rampstörning kräver 2 integratorer i regulatorn

O.S.V.

24