

KAPITEL 4

H.1

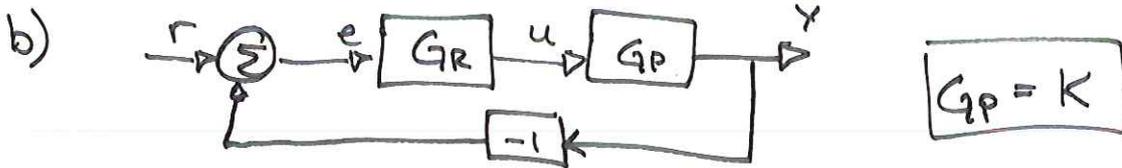
$$\dot{Y} + 0.01 Y = 0.01 u$$

ä) Bestäm $G_R(s)$

Laplace ger::

$$sY + 0.01Y = 0.01U \Leftrightarrow Y = \frac{0.01}{s+0.01} U$$

$G_R(s)$



$$Y = (r - Y)G_R G_P \Leftrightarrow Y = \frac{G_R G_P}{1 + G_R G_P} r$$

$G(s)$

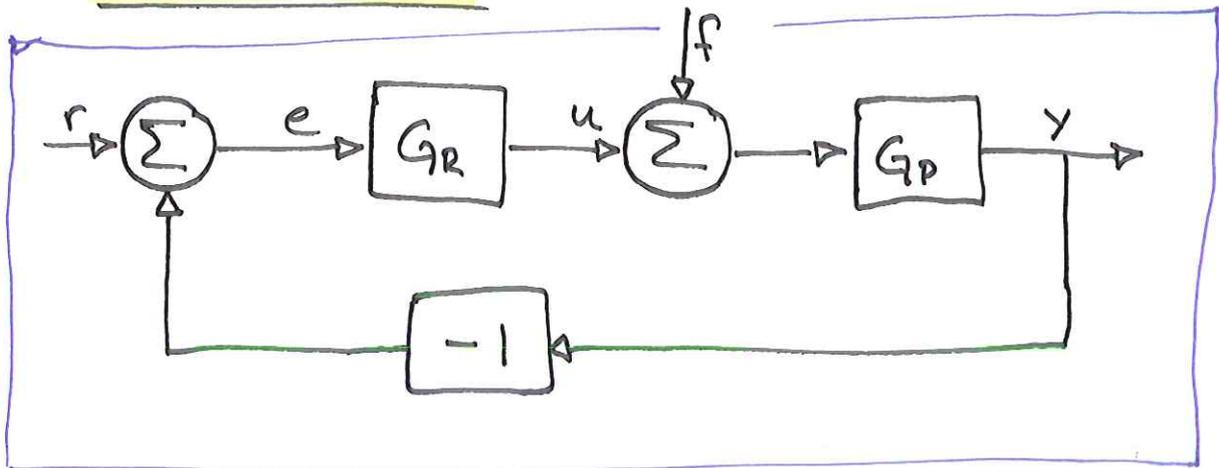
$$G(s) = \frac{G_P G_R}{1 + G_P G_R} = \frac{\frac{0.01}{s+0.01} K}{1 + \frac{0.01}{s+0.01} K} = \frac{0.01 K}{s+0.01+0.01 K}$$

c) Välj k så att det slutna systemet får kar. pol:
 $s+0.1$

$$0.1 = 0.01 + 0.01 K \Leftrightarrow K = 9$$

↑ Nämnummern ska vara lika med $s+0.1$.

4.2

Blockschema:

$$G_P(s) = \frac{1}{ms^2 + ds} \quad , \quad r(t) = 0 \quad (\text{antas})$$

a) Hur stor blir $e(t) = r(t) - y(t) = -y(t)$ då $f(t) = \delta(t)$?

$$G_R(s) = K$$

$$F(s) = \frac{1}{s}$$

Från blockscemat:

$$Y = (R - Y)G_R + F)G_P = (F - YG_R)G_P$$

$$\Leftrightarrow Y(s) = \frac{G_P}{1 + G_R G_P} \cdot F$$

Slutvärdesteoremet

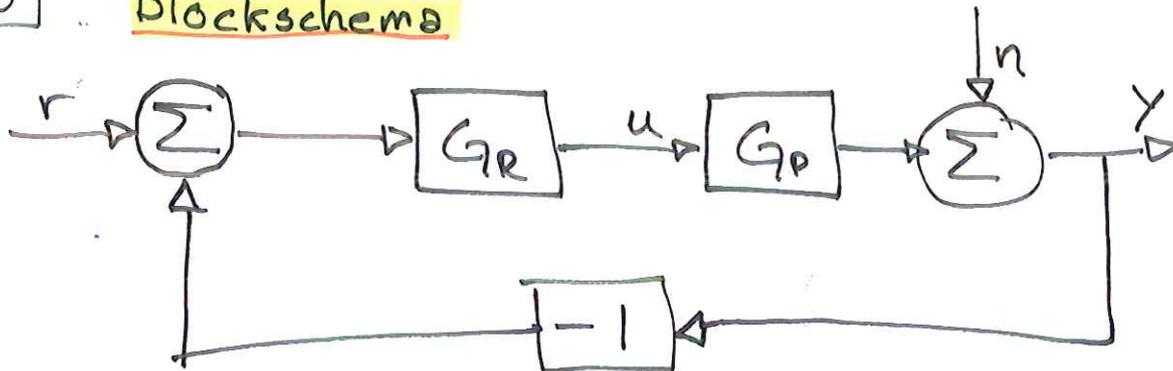
$$\lim_{t \rightarrow \infty} y(t) = \lim_{s \rightarrow 0} s \cdot Y(s)$$

$$\Rightarrow Y(\infty) = \lim_{s \rightarrow 0} s \cdot \frac{1}{ms^2 + ds + K} \cdot \frac{1}{s} = \frac{1}{K}$$

b) Vad blir $y(\infty)$ om $G_R = K_1 + \frac{K_2}{s}$?

$$Y(\infty) = \lim_{s \rightarrow 0} s \cdot \frac{1}{ms^2 + ds + K_1 + \frac{K_2}{s}} \cdot \frac{1}{s} = 0$$

4.3 Blockschema



a) Beräkna överföringsfunktionen $n \rightarrow y$ och $n \rightarrow u$

$n \rightarrow y$

$$Y = N + (R - Y)G_R G_P \quad (\text{slutet system} \Rightarrow R = 0)$$

$$\Leftrightarrow Y(s) = \frac{1}{1 + K G_P(s)} N(s) \quad (G_R = K)$$

$n \rightarrow u$

$$U(s) = K(0 - Y) = \frac{-K}{1 + K G_P(s)} N(s)$$

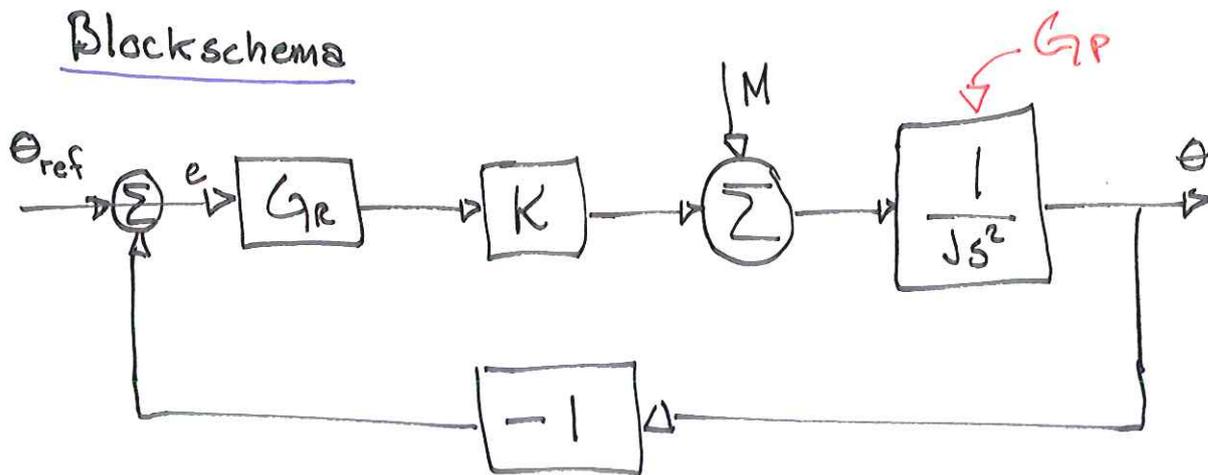
b) Låt $G_p(s) = \frac{1}{s+1}$ och $r(t) = A \sin(\omega t)$

Vad blir u och y efter att transienterna avklingat?

Insättning ger:

$$U(s) = \frac{-K(s+1)}{s+1+K} N(s) \quad \Rightarrow \quad Y(s) = \overbrace{\frac{s+1}{s+1+K}}^{G_{yn}} N(s)$$

4.4

Blockschema

Ange formen på överföringsfunktionen G_R

Ansats $G_R = \frac{Q}{P}$

$(G_P = \frac{1}{Js^2})$

Från figuren ser vi att:

$$E = \theta_{ref} - \theta =$$

$$= \theta_{ref} - G_P (K \cdot G_R E + M)$$

sätt in!

$$\Leftrightarrow E = \frac{1}{1 + K G_P G_R} \theta_{ref} - \frac{G_P}{1 + K G_P G_R} M =$$

$$= \left[\begin{array}{l} M = \frac{M_0}{s} \\ \theta_{ref} = \frac{\theta_{ref}^0}{s} \end{array} \right] = \frac{s^2 J P}{s^2 J P + K Q} \cdot \frac{\theta_{ref}^0}{s} - \frac{P}{s^2 J P + K Q} \cdot \frac{M_0}{s}$$

Stationära felet ska vara noll.

$$e_{\infty} = \lim_{s \rightarrow 0} s \cdot E = 0 - \frac{P(0)}{K Q(0)} M_0 \Rightarrow P(0) = 0$$

$P(0) = 0 \Rightarrow$ pol i $s=0 \Rightarrow$ Integrator!

4.5

Temperaturen växer med $1^\circ\text{C}/\text{s}$

$$G(s) = \frac{1}{1+sT}, \quad T=10$$

Vid en tidpunkt mättes temperaturen till 102.6°C , vad var badets verkliga temperatur?

Badets temp $u(t) = t \Rightarrow U(s) = \frac{1}{s^2}$

$$Y(s) = G(s) \cdot U(s) = \frac{1}{1+sT} \cdot \frac{1}{s^2}$$

Vi undersöker felet $e(t) = u(t) - y(t)$

$$E(s) = U(s) - Y(s) = \frac{1}{s^2} - \frac{1}{1+sT} \cdot \frac{1}{s^2} = \frac{sT}{1+sT} \cdot \frac{1}{s^2}$$

Slutvärdesteoremet

$$e(\infty) = \lim_{s \rightarrow 0} s \cdot E(s) = \lim_{s \rightarrow 0} \frac{s^2 T}{1+sT} \cdot \frac{1}{s^2} = T = 10$$

\Rightarrow Temperaturen $= 102.6 + 10 = 112.6^\circ\text{C}$

4.6 Vilka insignaler kan systemet följa utan stationärt fel.

~~...~~

Först beräknar vi $G_0(s)$

LF-asymptot: -2 i lutning $\Rightarrow G_{LF} = \frac{K}{s^2}$

Vi ser i figuren att $|G_{LF}(i \cdot 1)| = 1$

$$|G_{LF}(i\omega)| = \frac{K}{\omega^2} \quad \omega=1 \Rightarrow K=1$$

Vi har två brytfrekvenser:

$\omega_1 = 1$: -2 till $0 \Rightarrow (1+sT_1)^2$

$\omega_2 = 5$: 0 till $-1 \Rightarrow \frac{1}{(1+sT_2)}$

$$\Rightarrow G = \frac{1}{s^2} \cdot \frac{(T_1 s + 1)^2}{1 + sT_2}, \quad T_1 = \frac{1}{\omega_1} = 1$$
$$T_2 = \frac{1}{\omega_2} = 0,2$$

Det slutna systemet:

$$G = \frac{G_0}{1 + G_0} \quad \text{och} \quad Y = G \cdot R$$

$$\text{Felet} \quad E = R - Y = \dots = \frac{s^2(1+0,2s)}{s^2(1+0,2s) + (1+s)^2} R$$

Nu använder vi slutvärdes teoremet för att se om felet går mot noll då $t \rightarrow \infty$.

$$a) r = a \Rightarrow R = \frac{a}{s}$$

$$\Rightarrow e_{\infty} = \lim_{s \rightarrow 0} s \cdot E(s) = 0, \quad \boxed{\text{Ja}}$$

$$b) r = bt \Rightarrow R = \frac{b}{s^2}$$

$$e_{\infty} = \lim_{s \rightarrow 0} s \cdot E(s) \stackrel{\lim_{s \rightarrow 0}}{=} s \cdot \frac{s^2(1+0.2s)}{s^2(1+0.2s) + (1+s)^2} \cdot \frac{b}{s^2} = 0, \quad \boxed{\text{Ja}}$$

$$c) r = ct^2 \Rightarrow R = \frac{2c}{s^3}$$

$$e_{\infty} = \lim_{s \rightarrow 0} s \cdot \frac{s^2(1+0.2s)}{s^2(1+0.2s) + (1+s)^2} \cdot \frac{2c}{s^3} = 2c \neq 0, \quad \boxed{\text{Nej}}$$

$$d) r = a + bt \Rightarrow R = \frac{a}{s} + \frac{b}{s^2} \quad \begin{array}{l} \text{som i b)} \\ \text{som i a)} \end{array}$$

$$\text{Linjärt: } e_{\infty} = 0 + 0 = 0 \Rightarrow \boxed{\text{Ja}}$$

$$e) r = \sin t \Rightarrow R = \frac{1}{1+s^2}$$

$$e_{\infty} = \lim_{s \rightarrow 0} s \cdot \frac{s^2(1+0.2s)}{s^2(1+0.2s) + (1+s)^2} \cdot \frac{1}{1+s^2} = 0$$

Men eftersom signalen svänger så gör också utsignalen det \Rightarrow slutvärdesteoremet kan inte användas.

$\boxed{\text{Nej}}$

4.7

$$G_P(s) = \frac{1}{(s+1)^3}, \quad G_R(s) = 6.5$$

a) Bestäm känslighetsfunktionen $S(s)$

$$S(s) = \frac{1}{1 + G_P \cdot G_R} = \frac{1}{1 + \frac{6.5}{(s+1)^3}} = \frac{s^3 + 3s^2 + 3s + 1}{s^3 + 3s^2 + 3s + 7.5}$$

b) Hur mycket dämpas konstanta laststörningar av reglerkretsen (sluten loop jämf. m. öppen loop)?

Vid vilken vinkelfrekvens är reglerkretsen känsligast för störningar?

Hur mycket förstärks störningarna som mest?

$$\omega = 0 \Rightarrow S(i\omega) = \frac{1}{7.5}$$

Konstanta störningar dämpas med faktor 7.5

Från figuren ser vi att största värdet på

$$|S(i\omega)| \approx 10 \text{ vid } \omega \approx 1.6 \text{ rad/s}$$

4.9

I en enkel reglerkrets är

$$G_0(s) = G_R(s) G_P(s) = \frac{K}{s(s+2)}$$

Rotorten är rötterna till den karakteristiska ekvationen då K varierar!

Rita rotorten för det återkopplade systemets karakteristiska ekvation m.a.p. K .

Läs mer om rotortmetoden på s. 47!

Det slutna systemets karakteristiska ekvation ges av:

$$s(s+2) + K = 0$$

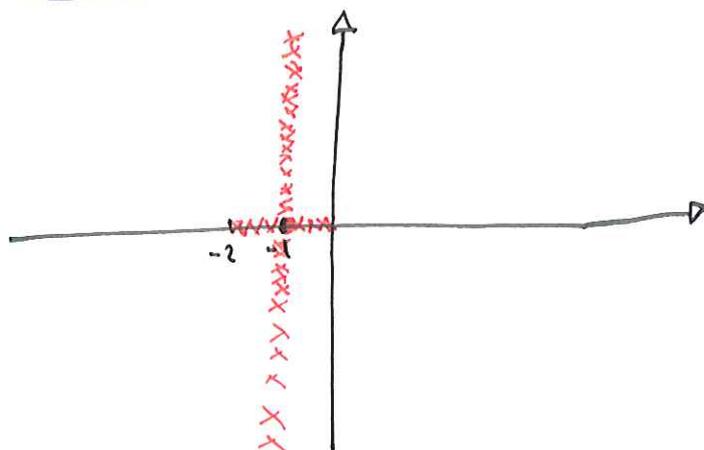
$$\Leftrightarrow s = -1 \pm \sqrt{1-K}$$

Vår uppgift är nu att undersöka vad som händer då K varierar på intervallet $[0, \infty]$.

$$K=0 \Rightarrow s_{1,2} = 0, -2$$

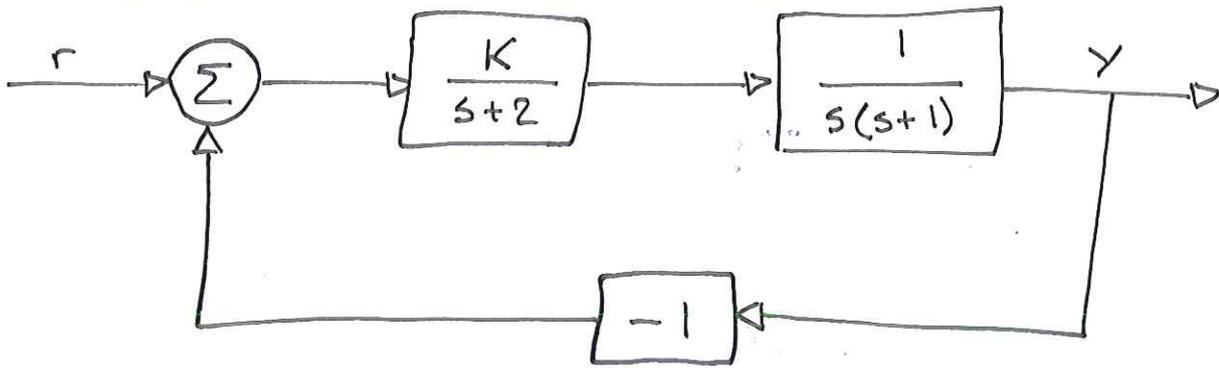
$$K=1 \Rightarrow s_1 = s_2 = -1$$

$$K \rightarrow \infty \Rightarrow s_{1,2} = -1 \pm \infty i$$



4.11

Blockschema för en skrivare



a) För vilka K är systemet asymptotiskt stabilt?

$$Y = (r - Y) \frac{K}{s+2} \cdot \frac{1}{s(s+1)}$$

$$\Leftrightarrow Y = \frac{K}{s(s+1)(s+2)} r \quad G_0(s)$$

∴
 Kar. ekv: $s(s+1)(s+2) + K = 0$

$$\Leftrightarrow s^3 + 3s^2 + 2s + K = 0$$

Systemet är asymptotiskt stabilt om samtliga nollställen har negativ realdel.

Alla koefficienter $> 0 \Rightarrow K > 0$

enl. s. 46 $a_1 \cdot a_2 > a_3 \Rightarrow 3 \cdot 2 > K \Rightarrow K < 6$

$$\Rightarrow 0 < K < 6$$

b)

$$Y = (R - Y) \frac{\overset{G_P}{k}}{s+2} \cdot \frac{\overset{G_R}{1}}{s(s+1)}$$

$$\Leftrightarrow Y = \frac{G_P G_R}{1 + G_P G_R} \cdot R$$

Insignalen är en rampändring

$$r = 0.1 t \theta(t) \Rightarrow R = \frac{0.1}{s^2}$$

$$E = R - Y = R - \frac{G_P G_R}{1 + G_P G_R} R = \frac{0.1}{s^2} \left(1 - \frac{\frac{k}{s+2} \cdot \frac{1}{s(s+1)}}{1 + \frac{k}{s+2} \cdot \frac{1}{s(s+1)}} \right) =$$

$$= \frac{0.1}{s^2} \left(1 - \frac{k}{(s+2)(s+1)s+k} \right)$$

$$e_{\infty} = \lim_{s \rightarrow 0} s \cdot \frac{0.1}{s^2} \left(1 - \frac{k}{(s+2)(s+1)s+k} \right) = \dots =$$

$$= \lim_{s \rightarrow 0} s \cdot \frac{0.1(s+1)(s+2)}{s(s(s+1)(s+2)+k)} = \frac{0.2}{k} < 0.005$$

$$\Rightarrow K > \frac{0.2}{0.005} = 40$$

4.12

Betrakta Nyquistkurvorna i fig. 4.1.

$$u = K(r - y) \Leftrightarrow K = \frac{u}{r - y}$$

För vilka K är systemet stabilt?

a) $\frac{1}{0.5} = 2$, b) $\frac{1}{1.5} = \frac{2}{3}$

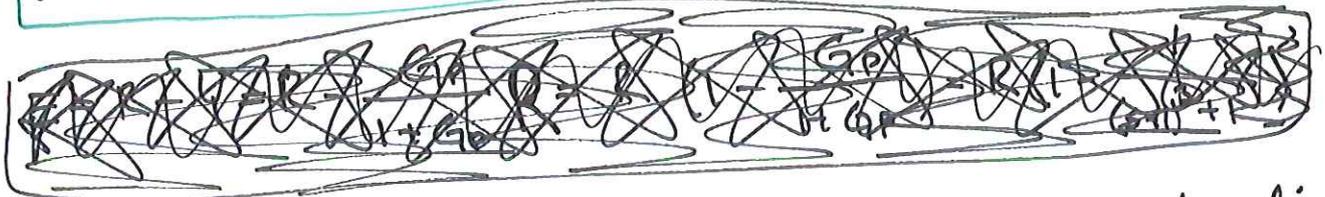
c) $\frac{1}{1.5} = \frac{2}{3}$ d) $\frac{1}{0.67} = 1.5$

4.13

$$G_p(s) = \frac{1}{(s+1)^3}$$

$$u = K(r - y)$$

Undersök stabiliteten hos det slutna systemet.



Vi vet att Nyquistkurvan skär negativa axeln då

~~$$\arg(G_p(i\omega)) = -\pi$$~~

$$\arg(G_p(i\omega)) = -\pi$$

$$\Leftrightarrow \arg\left(\frac{1}{(i\omega+1)^3}\right) = -\pi$$

$$\Leftrightarrow \arg(1) - \arg((i\omega+1)^3) = -\pi$$

$$\Leftrightarrow 0 - 3 \arctan(\omega) = -\pi \Rightarrow \omega = \sqrt{3}$$

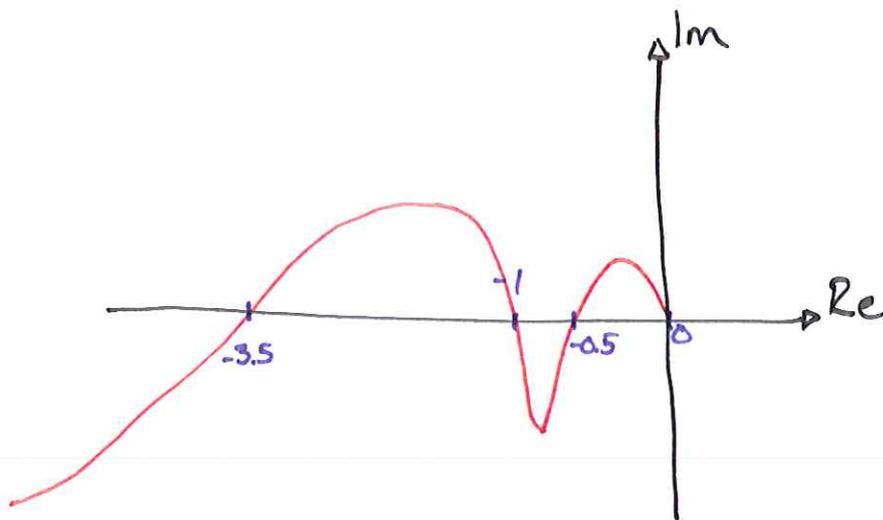
$$|G_p(i\sqrt{3})| = \frac{1}{8} \Rightarrow K < 8$$

4.14

Systemet i fig. 4.2 återkopplas proportionellt med styrlagen:

$$u = K(r - y)$$

För vilka K är systemet stabilt?



Avläsning i figuren ger:

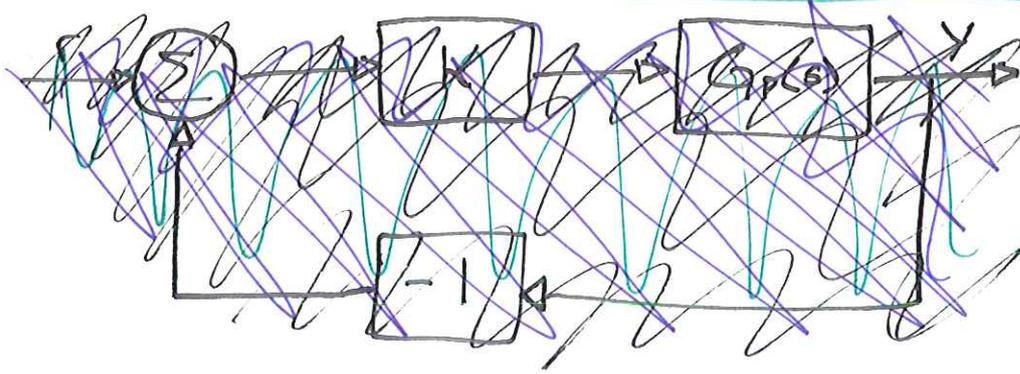
$$0 < K < \frac{1}{3.5} = 0.29$$

samt

$$1 < K < \frac{1}{0.5} = 2$$

Nyquistkriteriet.

4.15

Hur stort får K vara om systemet ska vara stabilt?

$$G_p(s) = \frac{e^{-9s}}{(1+20s)^2}$$

Vi använder Nyquistkriteriet

$$\arg(G_p(i\omega)) = -\pi$$

$$\Leftrightarrow -9\omega - 2\arctan(20\omega) = -\pi$$

$$\Leftrightarrow \omega_0 \approx 0.1$$

$$|G_p(i\omega_0)| = \frac{1}{1+400\omega_0^2} = 0.2$$

$$\Rightarrow A_m = \frac{1}{0.2} = 5 \Rightarrow \overset{\text{svår}}{K=5}$$

4.16

$$G_P(s) = \frac{e^{-sL}}{1+10s}, \quad G_R(s) = 10\left(1 + \frac{1}{2s}\right)$$

Hur stor får L högst vara för att systemet ska ha minst 10° fasmarginal?

$$\phi_m = 180^\circ + \arg(G_0(i\omega_c))$$

 ~~ϕ_m~~

$$G_0 = G_P \cdot G_R = e^{-sL} \cdot \frac{10\left(1 + \frac{1}{2s}\right)}{1+10s} = e^{-sL} \cdot \frac{5(1+2s)}{s(1+10s)}$$

För att få ω_c löser vi ekvationen:

$$|G_0(i\omega_c)| = \frac{5\sqrt{1+4\omega_c^2}}{\omega_c\sqrt{1+100\omega_c^2}} = 1 \Rightarrow \omega_c \approx 1.1 \text{ rad/min}$$

$$\arg(G_0(i\omega_c)) = \arctan 2\omega_c - \arctan 10\omega_c - 90 - \omega_c L$$

$$\Rightarrow \phi_m = 180^\circ + \arctan 2\omega_c - \arctan 10\omega_c - 90 - \omega_c L$$

$$\Leftrightarrow \phi_m \approx 70^\circ - \omega_c L \geq 10^\circ \Rightarrow L \leq \frac{60}{\omega_c} \cdot \frac{\pi}{180} = 1 \text{ min}$$

4.17 (se systemet i fig 4.4 och Nyquist i fig 4.5)

- $\arg(G_p(i\omega))$ är avtagande
- $G_p(s)$ har fler poler än nollställen.
- Systemet är stabilt för $K=1$

Vilka av följande alternativ är korrekta?

a) $A_m < 2$ om $K=1$

$$A_m = \frac{1}{|K \cdot G_p(i\omega_0)|} \approx \frac{1}{1 \cdot 0.8} < 2 \Rightarrow \text{Rätt}$$

b) $\phi_m < 45^\circ$ om $K=1$

$$\phi_m = \pi + \arg(G_p(i\omega)) < 45^\circ$$

\Rightarrow Rätt

c) Om K sänks, minskar felmarginalen.

Fel. Om K minskar så kommer varje punkt på Nyquistkurvan flyttas närmare origo \Rightarrow felmarginalen ökar.

d) $K=2 \Rightarrow$ Instabilt system

Rätt. Nyquist: för $K=2$ ligger -1 till höger om kurvan!

4.18] Undersök Bodediagrammet i fig 4.6.

a) Hur mycket kan förstärkningen öka utan att processen blir instabil?

Då fasen är -180° är förstärkningen ≈ 0.4 .

$$\Rightarrow A_m = \frac{1}{0.4} = 2.5$$

b) Hur mycket ytterligare negativ fasförskjutning kan introduceras utan att det slutna systemet blir instabilt?

~~Ansvar~~

$$\text{Fasf.} = 1 \Rightarrow \text{fas} = -140^\circ$$

$$\Rightarrow \text{Fasmarginal} = -180 - (-140) = 40^\circ$$

4.19 Vad är dödtidsmarginalen?

$$L_m = \frac{\phi_m}{\omega_c} = \frac{40^\circ \cdot \frac{51}{180^\circ}}{0.07} = 10$$