

F11: Frekvenskompensering/design

18 Februari, 2019

Lunds Universitet, Inst för Reglerteknik

1. Inledning
2. Fasretardering
 - Minskning av stationära fel
3. Fasavancering
 - Öka snabbheten
 - Förbättra stabiliteten
4. (Prestandabegränsningar)

1

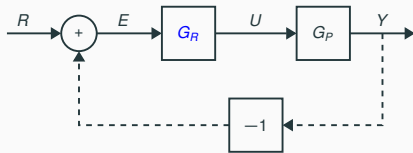
Regulatorns påverkan över frekvensbandet



Hur ska vi ändra $G_R(i\omega)$ map frekvensen ω och därmed

öppna kretsens överföringsfunktion ($G_O(i\omega) = G_R G_P$)

för att få **slutna systemet** $G_{R \rightarrow Y} = \frac{G_O}{1 + G_O}$ att bete sig som vi vill?



2

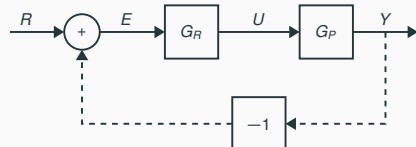
"Regulatorn som mixerbord"



Hur ska vi ändra $G_R(i\omega)$ map frekvensen ω och därmed

öppna kretsens överföringsfunktion ($G_O(i\omega) = G_R G_P$)

för att få **slutna systemet** $G_{R \rightarrow Y} = \frac{G_O}{1 + G_O}$ att bete sig som vi vill?



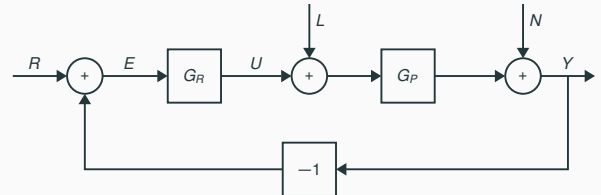
3

Förra föreläsningen — Utsignalåterkoppling

1. Återkoppling från rekonstruerade tillstånd
2. Exempel
3. Pol-nollställes-förkortning
 - Förlust av styrbarhet / observerbarhet

4

Inledning



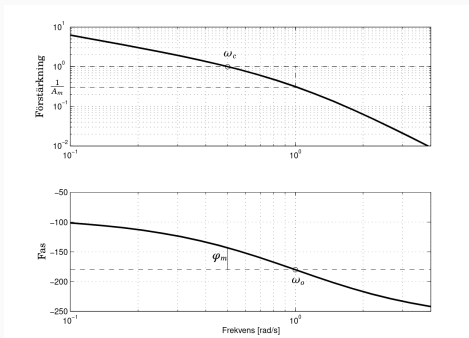
Idé: Bestäm $G_R(s)$ så att $G_O(s) = G_P(s)G_R(s)$ får önskade frekvenssegenskaper

- Stationära fel (lågfrekvensförstärkning)
- Snabbhet (skärfrekvens ω_c)
- Stabilitet—svängighet (A_m, ϕ_m)

5

Amplitud- och fasmarginal i Bodediagrammet

Bodediagram för **öppet system**

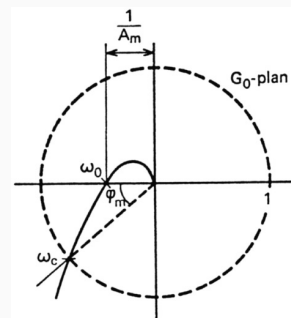


- Vid skärfrekvens ω_c är beloppet 1, avläs fasmarginal ϕ_m
- Vid ω_ϕ är fasan $= -180^\circ$ avläs beloppet som motsvarar $1/A_m$

6

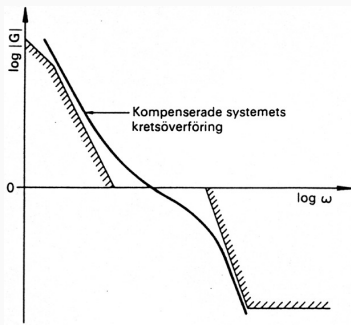
Förstärkningsmarginal A_m och Fasmarginal ϕ_m

Nyquistkurva för **öppet system**



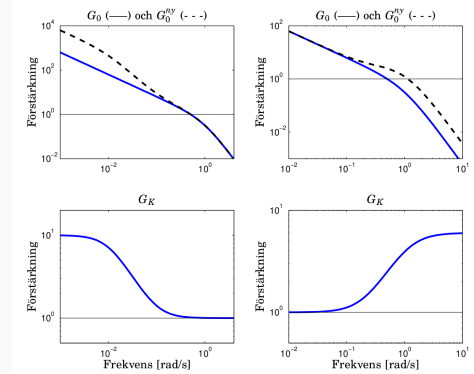
7

Amplitudbegränsningar



8

Två typer av kompensering



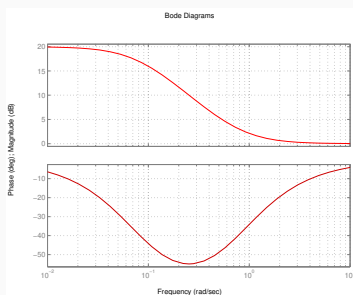
Ökar LF-förstärkning
Minskar stationärt fel

Ökar skärfrekvens ω_c
⇒ ökar snabbhet
Faskurvan viktig för stabilitets-

9

Fasretarderande kompensering

$$G_R(s) = M \frac{s+a}{sM+a} = \frac{s+a}{s+a/M}$$



10

Egenskaper

- + Ökar förstärkningen vid låga frekvenser med faktorn M
- Minskar fasmarginalen ϕ_m
- $M \approx \infty \Rightarrow G_r(s) \approx 1 + a/s$. PI reglering!

Användning Minskar statistiskt fel

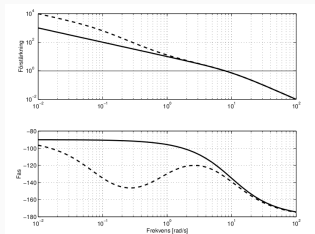
Procedur:

1. Bestäm M med hänsyn till statistiskt fel
2. $a \approx 0.1\omega_c$ (ger högst 6° minskad fasmarginal)

11

Exempel: DC-motor

$$G_p(s) = \frac{100}{s(s+10)}$$



- Minska stationära rampelet med en faktor 10
- Behåll snabbhet, stabilitet

12

Återkoppling utan kompensering $G_o = G_p$

$$\begin{aligned} E(s) &= R(s) - Y(s) \\ &= \frac{1}{1 + G_o(s)} R(s) \\ &= \frac{1}{1 + \frac{100}{s(s+10)}} R(s) \\ &= \frac{s(s+10)}{s^2 + 10s + 100} R(s) \end{aligned}$$

13

Stegsvar $R(s) = \frac{1}{s}$

$$\lim_{t \rightarrow \infty} e(t) = \lim_{s \rightarrow 0} sE(s) = \lim_{s \rightarrow 0} \frac{s(s+10)}{s^2 + 10s + 100} = 0$$

Rampsva $R(s) = \frac{1}{s^2}$

$$\lim_{t \rightarrow \infty} e(t) = \lim_{s \rightarrow 0} sE(s) = \lim_{s \rightarrow 0} \frac{s+10}{s^2 + 10s + 100} = 0.1$$

Fasretarderande kompensering

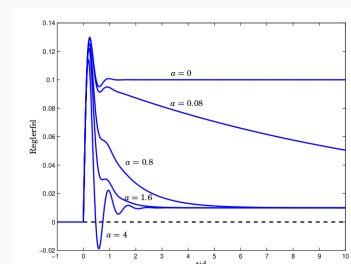
$M = 10$ för att minska rampelet

$$a = 0.1\omega_c \approx 0.1 \cdot 8 = 0.8$$

14

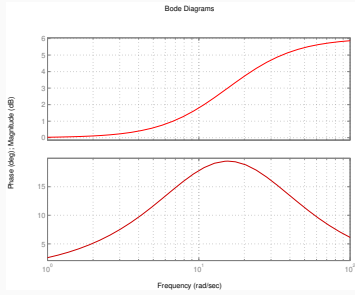
Följfel

Fel vid följning av rampsignalen $r = t$ för det enkelt återkopplade systemet (dvs okompenserat, $G_R = 1$ då $a = 0$) och för kompensering med $M = 10$, $a = 0.08 \cdot 4$.



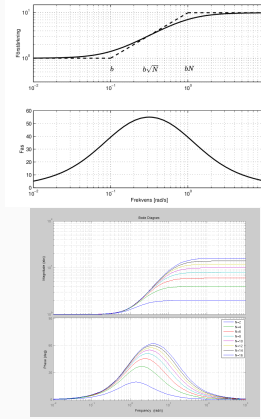
15

$$G_r(s) = KN \frac{s+b}{s+bN} = K \frac{s+b}{b+s/N}$$



16

$$K = 1, b = 1, N = 2.16$$



(Finns i formelsamling)

Större N ger mer fasavancering
Topp vid $b\sqrt{N}$

17

$$G_r(s) = KN \frac{s+b}{s+bN} = K \frac{s+b}{b+s/N}$$

Egenskaper

- (K ändrar förstärkning lika mycket för alla frekvenser)
- Ökar förstärkningen vid höga frekvenser med faktorn N
- + Ökar fasmarginalen
- $N \approx \infty \Rightarrow G_r(s) \approx 1 + s/b$. PD reglering!

Användning uppsnabbning, stabilisering

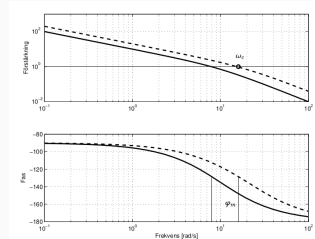
Procedur:

1. Bestäm önskade ω_c, ϕ_m
2. $\Delta\phi_m$ vid $\omega_c \Rightarrow N$
3. $b\sqrt{N} = \omega_c \Rightarrow b$
4. $|G_r(i\omega_c)G_p(i\omega_c)| = 1 \Rightarrow K$

18

Exempel: DC-motor

$$G_p(s) = \frac{100}{s(s+10)}$$



Gör systemet dubbelt så snabbt (fördubbla ω_c) med bibehållen stabilitet!

Okompenserade systemet har $\omega_c \approx 8, \phi_m \approx 50^\circ$.

19

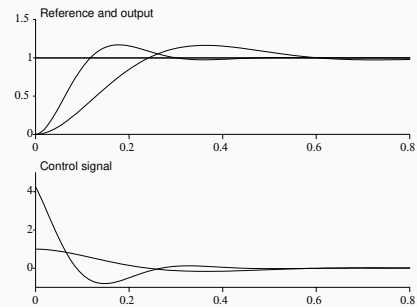
1. Önskad skärffrekvens $2\omega_c = 16$
2. För $\phi_m = 50^\circ$ vid $\omega = 16$ krävs $\Delta\phi = 20^\circ$. Detta fås med $N = 2$.
3. $b\sqrt{2} = 16 \Rightarrow b \approx 11$
4. $|G_r(i16)G_p(i16)| = 1 \Rightarrow K = 2.1$

$$G_r(s) = 4.2 \frac{s+11}{s+22}$$

20

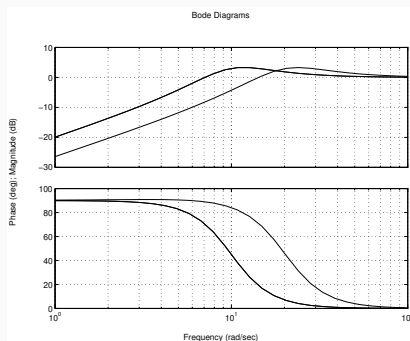
Kolla stegsvaret

Med och utan fasavancering:



21

Känslighetsfunktionen $G_s(s)$



22

Prestandabegränsningar

Begränsningar ges av

- Modellens noggrannhet
- Mätbrus
- Mätningar och andra olinjäriteter
- Omvandlarnas upplösning vid datorstyrning
- Ickeminimumfas-dynamik

23

Bode's Relationer	Vid skärfrekvensen
<p>För ett minimumfssystem råder ett entydigt samband mellan faskurvan och amplitudkurvan. Om den ena kurvan är känd kan den andra beräknas. Följande approximativa samband råder.</p> $\arg G(i\omega_1) \approx \frac{\pi}{2} \frac{d \log G(i\omega) }{d \log \omega}$ <p>Dvs en lutning av amplitudkurvan på n svarar mot fasen $n\pi/2$!</p> <p>Exakt formel:</p> $\arg G(i\omega_1) = \frac{2\omega_1}{\pi} \int_0^\infty \frac{\log G(i\omega) - \log G(i\omega_1) }{\omega^2 - \omega_1^2} d\omega$ <p style="text-align: right;">24</p>	$-\pi + \phi_m = \arg G(i\omega_c) \approx n\pi/2 + \arg G_{nmp}(i\omega_c)$ <p>där $\arg G_{nmp}(i\omega_c)$ är noll om G har minimal fas och annars anger hur stor extra färförskjutning som finns.</p> <p>Rimliga värden $n = -1/2$ och $\phi_m = 45^\circ$ ger</p> $G_{nmp}(i\omega_{gc}) > -\frac{\pi}{2}$ <p>Skärfrekvensen ω_c måste alltså väljas så att färförskjutningen hos de delar av systemet som ej har minimal fas är mindre än $\pi/2$ (90°). Detta ger starka begränsningar i vad som kan åstadkommas.</p> <p style="text-align: right;">25</p>
Typexempel	Sammanfattning
<p>Exempel 1 Nollställe i HHP</p> $G(s) = \frac{a-s}{a+s}$ $ G(i\omega) = 1$ $\arg G(i\omega) = -2 \arctan \frac{\omega}{a}$ <p>Prestandaolikheten ger $\omega_c < a$.</p> <p>Exempel 2 Tidsfördröjning</p> $G(s) = e^{-sT}$ $ G(i\omega) = 1$ $\arg G(i\omega) = -\omega T$ <p>Prestandaolikheten ger $\omega_c T < \frac{\pi}{2}$.</p> <p style="text-align: right;">26</p>	<p>Denna föreläsning</p> <ol style="list-style-type: none"> Fasretardering <ul style="list-style-type: none"> Minskning av stationära fel Fasavancering <ul style="list-style-type: none"> Öka snabbheten Förbättra stabiliteten (Prestandabegränsningar) <p>Nästa föreläsning</p> <ul style="list-style-type: none"> PID-reglering <p style="text-align: right;">27</p>