

①

- a) SANT: LTI \Rightarrow Linjärt & Tidsinvariant
 Linjärt \Rightarrow Homogent & Additivt
- b) SANT: De två filtren är ekvivalenta
- c) FALSKT: LP-filtrets 3 dB-bandbredd är lika med
 BP-filtrets 3 dB-bandbredd
 (Formel som L: $\Omega_p = \omega_{p2} - \omega_{p1}$)
- d) FALSKT: Det är inte tillräckligt:
 (LTI)-systemets impulssvar måste
 vara absolutintegrerbart!
- e) FALSKT: Det kausala systemet måste då även
 vara stabil, annars ingår inte
 $j\omega$ -axeln i systemfunktionens konvergens-
 område (vilket innebär att $H(\omega)$ inte existerar).

② $\mathcal{H}_I: h_1(t) = e^{at} \cdot u_0(t), a \in \mathbb{R}$

Stabilit, enl. uppg. $\Rightarrow \int_{-\infty}^{\infty} |h_1(t)| dt < \infty \Rightarrow \underline{a > 0}$

(Alt. $H_1(s) = \int_{-\infty}^{\infty} \{h_1(t)\} = \frac{-1}{s-a}, \text{Re}\{s\} < a$. Stabilit om $j\omega$ -axeln i konv.omr. $\Rightarrow a > 0$)

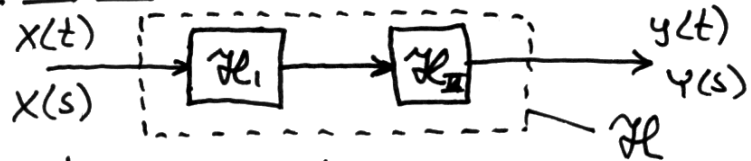
"Önskat kausalt & stabilt system $\mathcal{H}: h(t) = e^{-at} \cdot u(t), a > 0$ enl. ovan.

$h(t) = 0$ för $t < 0 \Rightarrow$ Kausalt. $\int_{-\infty}^{\infty} |h(t)| dt < \infty \Rightarrow$ Stabilit

Alt. kontroll: $H(s) = \frac{1}{s+a}; \text{Re}\{s\} > -a, a > 0 \Rightarrow$ Kausalt & stabilt

Dvs. grundförutsättningarna är även OK för \mathcal{H} .

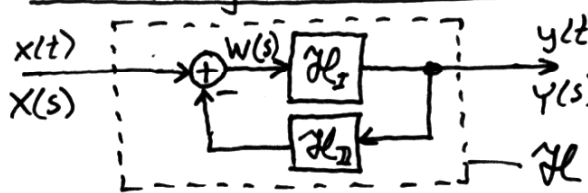
i) Kaskadkoppling:



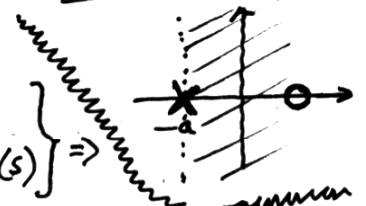
$H(s) = H_1(s) \cdot H_2(s) = \frac{-1}{s-a} \cdot H_2(s) = \frac{1}{s+a} \Rightarrow \underline{H_2(s) = -\frac{s-a}{s+a}}$

$a > 0$ enl. uppg. \Rightarrow Stabilit om kausalt \Rightarrow konv.omr. är $\text{Re}\{s\} > -a$

ii) Återkoppling (neg.) av \mathcal{H}_I med \mathcal{H}_{II} :

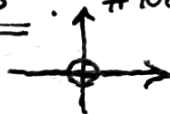


$Y(s) = W(s) \cdot H_1(s)$
 $W(s) = X(s) - Y(s) \cdot H_2(s)$



$H(s) = \frac{Y(s)}{X(s)} = \frac{H_1(s)}{1 + H_1(s) \cdot H_2(s)} = \frac{\frac{-1}{s-a}}{1 + \frac{-1}{s-a} \cdot H_2(s)} = \frac{1}{s+a} \Rightarrow \dots$

$\Rightarrow \underline{H_2(s) = 2s}$. #Nollst. > #Poler \Rightarrow Ej stabilt.



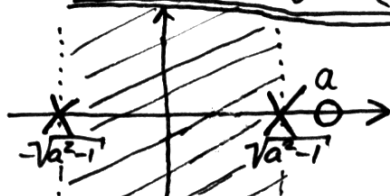
∞ Sammenkoppling ej möjlig!

iii) Negativ återkoppling av \mathcal{H}_{II} med \mathcal{H}_I :

Byt plats med $H_1(s)$ & $H_2(s)$ ($\mathcal{H}_I \leftrightarrow \mathcal{H}_{II}$) ovan

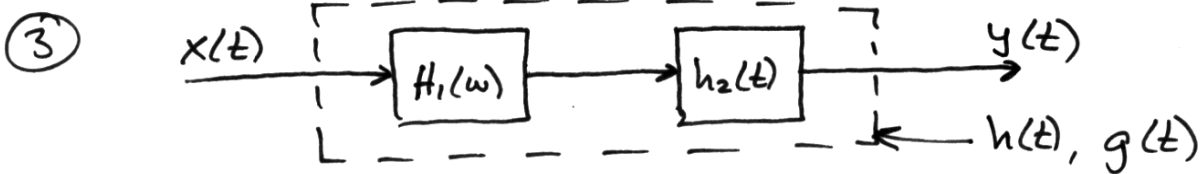
$\Rightarrow H(s) = \frac{H_2(s)}{1 + H_2(s) \cdot H_1(s)} = \frac{H_2(s)}{1 + H_2(s) \cdot \frac{-1}{s-a}} = \frac{1}{s+a} \Rightarrow \dots$

$\Rightarrow \underline{H_2(s) = \frac{s-a}{s^2 - (a^2-1)}}$. Stabilt system \Rightarrow Inga poler på $j\omega$ -axeln $\Rightarrow a^2 - 1 > 0 \Rightarrow \underline{a > 1}$ ($a > 0$ krav)



\Rightarrow Konv.område $-\sqrt{a^2-1} < \text{Re}\{s\} < \sqrt{a^2-1}$

\Rightarrow Stabilt! (och icke-kausalt)



Kaskedkoppling $\Rightarrow h(t) = (h_1 * h_2)(t)$; $H(s) = H_1(s) \cdot H_2(s)$

i) Faltningberäkning av $h(t)$: $h_2(t) = e^{-10^3 t} \cdot u(t)$ given.

$$\begin{aligned} \underline{h_1(t)} &= \mathcal{F}^{-1}\{H_1(\omega)\} = \mathcal{F}^{-1}\left\{\frac{1}{10^3 + j\omega}\right\} = \text{Formels. Tab. 17:2} \\ &= e^{-10^3 t} \cdot u(t) \quad (\text{Anm: } h_1(t) = h_2(t)!) \end{aligned}$$

$$\begin{aligned} \underline{h(t)} &= (h_1 * h_2)(t) = \int_{-\infty}^{\infty} h_1(t-\tau) h_2(\tau) d\tau = \int_0^t e^{-10^3(t-\tau)} \cdot e^{-10^3 \tau} d\tau \\ &= e^{-10^3 t} \int_0^t 1 d\tau = \underline{\underline{t \cdot e^{-10^3 t} \cdot u(t)}} \end{aligned}$$

= 0 för $\tau < 0$
= 0 för $\tau > t$

ii) Transformberäkning: $h(t) = \mathcal{L}^{-1}\{H(s)\}$, där $H(s) = H_1(s) \cdot H_2(s)$,

$$\begin{aligned} \text{där } \underline{H_1(s)} = H_2(s) &= \mathcal{L}\{e^{-10^3 t} \cdot u(t)\} = \text{Formels. Tab. 19:12} = \frac{1}{s + 10^3} \\ \Rightarrow H(s) &= \frac{1}{(s + 10^3)^2}, \quad \text{Re}\{s\} > -10^3 \end{aligned}$$

$$\Rightarrow \text{Formels. Tab 19:15} \Rightarrow \underline{\underline{h(t) = t \cdot e^{-10^3 t} \cdot u(t)}}$$

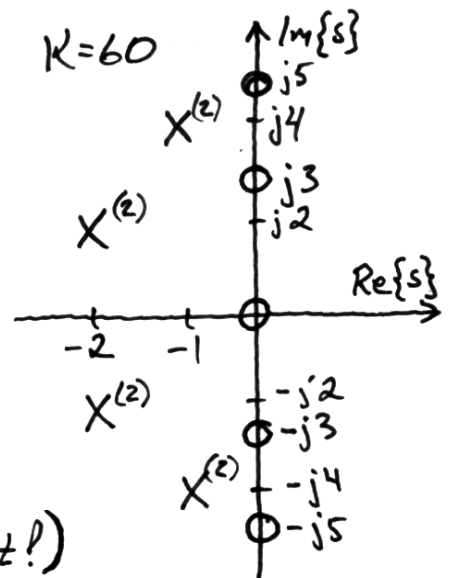
Stegsvaret $g(t)$ $= \mathcal{H}\{u(t)\} = \begin{cases} (u * h)(t) = \int_0^t h(\tau) d\tau & (1) \\ \mathcal{L}^{-1}\{G(s)\}, \text{ där } G(s) = U(s) \cdot H(s) & (2) \\ \text{där } U(s) = \mathcal{L}\{u(t)\} \end{cases}$

För t.ex. alt. (2) erhålls:

$$\begin{aligned} G(s) &= \frac{1}{s} \cdot \frac{1}{(s + 10^3)^2} = \text{Partialbråksuppdelning och identifiering av transformpar i Formels. Tab. 19?} \\ &= 10^{-6} \left(\frac{1}{s} - \frac{s}{(s + 10^3)^2} - 2 \cdot 10^3 \frac{1}{(s + 10^3)^2} \right), \quad \text{Re}\{s\} > -10^3 \end{aligned}$$

$$\begin{aligned} \text{Tab. 19:3, 18:7 \& 19:15} \Rightarrow \underline{g(t)} &= 10^{-6} \left(u(t) - \frac{d}{dt} (t e^{-10^3 t}) - 2 \cdot 10^3 \cdot t e^{-10^3 t} \right) \\ &= \underline{\underline{10^{-6} (1 - e^{-10^3 t} - 10^3 t e^{-10^3 t}) \cdot u(t)}} \quad (\text{Anm: Alt. (1) är nog enklare för de flesta.}) \end{aligned}$$

④ Pol-nollställediagrammet för $H(s)$:

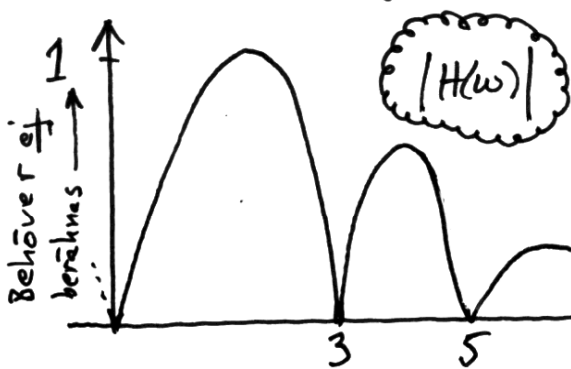


- $H(\omega)$ existerar om imaginära axeln ingår i konvergensområdet till $H(s)$, dvs. konv. området är då $\text{Re}\{s\} > -1$, dvs. till höger om de högraste polerna samt att # poler \geq # nollställen (vilket är fallet här). Konv. områdestypen medför därför att systemet då är kausalt.
 $H(\omega) \exists \Leftrightarrow$ Systemet är (och så) stabilt.

(Minst ett av ovanstående tre understrukna egenskaper skall vara angivet och tydligt motiverat!)

• $|H(\omega)| = |K| \cdot \frac{\prod |\bar{N}_i|}{\prod |P_j|}$; $\arg H(\omega) = \arg K + \sum_i \arg \bar{N}_i - \sum_j \arg P_j$

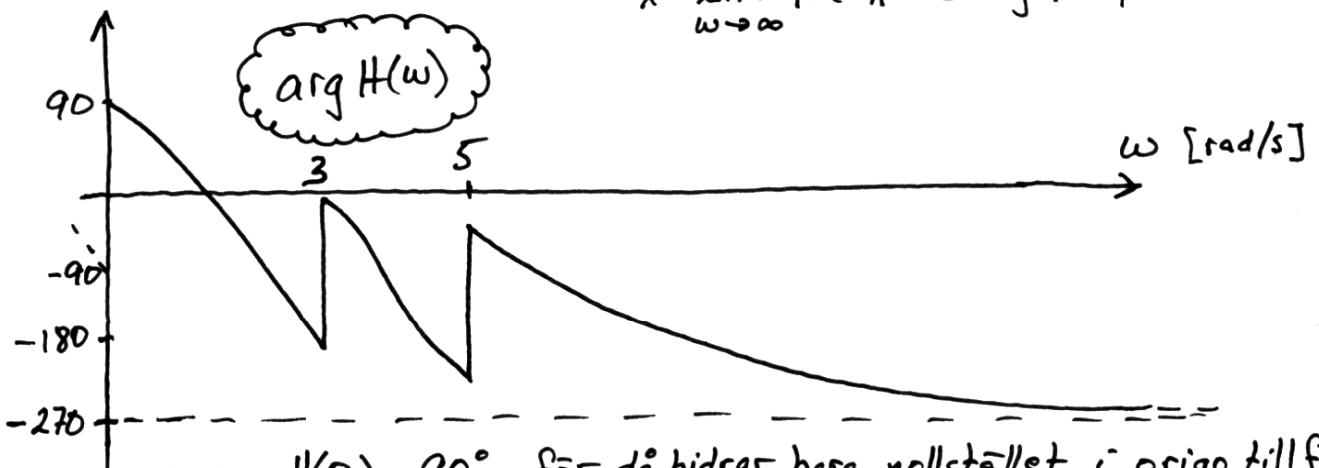
där \bar{N}_i & P_j är nollställe- resp. polvektorer som in förs i pol-nollställediagrammet ovan, från varje nollst./pol till $s = j\omega$.



* $H(0) = H(3) = H(5)$, ty nollställen hos $H(s)$ i $s=0$, $s=3$ & $s=5$

* Lokala max mellan $\omega=0$ & $\omega=3$ samt mellan $\omega=3$ & $\omega=5$, med lägre amplitud hos det andra max:et. Att andra toppen är lägre inses ej intuitivt, utan bör gärna (dock ej nödv. här) undersökas, t.ex. genom ber. av $|H(1.5)|$ & $|H(4)|$.

* $\lim_{\omega \rightarrow \infty} |H(\omega)| = 0$ ty fler poler än nollst.



* $\arg H(0+) = 90^\circ$, för då bidrar bara nollstället i origo till fasen.

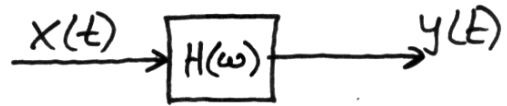
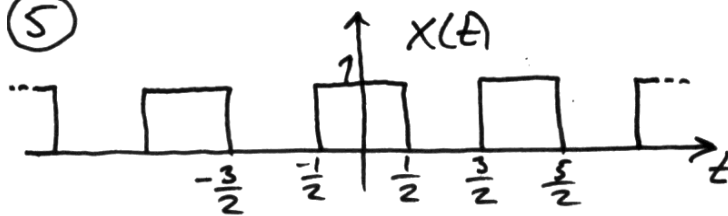
Alla andra fasbidrag tar ut varandra, eftersom övriga nollställen och poler är komplexkonjugerade och är i vänster halvplan eller på $j\omega$ -axeln.

* Alla nollställen är på $j\omega$ -axeln \Rightarrow de ger bara fashopp på $+180^\circ$ vid nollställe/egena $s=0$, $s=\pm j3$ och $s=\pm j5$, dvs. $\omega=0, 3$ resp. 5 . Alla poler ger negativt fasbidrag, strikt avtagande utöver hoppen på 180° vid nollställena, som beskrivs ovan.

* $\lim_{\omega \rightarrow \infty} \arg H(\omega) = 90(N-P) = 90(5-8) = -270^\circ$, där $\begin{cases} N = \# \text{ nollställen} \\ P = \# \text{ poler} \end{cases}$

* Lite större neg. lutning runt $\omega=4$ rad/s, p.g.a. närhet till polerna i $s = -1 + j4$.

5



Butterworth filter med dämpningskrav enl. uppgift. Gradtal n.

Formelsaml. sid. 24 (Butterw.):

$$n \gg \frac{10 \log \frac{10^{0.1A_s} - 1}{10^{0.1A_p} - 1}}{2 \cdot 10 \log \frac{\omega_s}{\omega_p}} \approx 5.1$$

⇒ Välj gradtal n=6

$$\begin{cases} \omega_p = 2\pi \cdot 2,2 \text{ rad/s} \\ \omega_s = 2\pi \cdot 3,3 \text{ rad/s} \\ A_p = 3 \text{ dB} \\ A_s = 18 \text{ dB} \end{cases}$$

$A_p = 3 \text{ dB} \Rightarrow E^2 \approx 1$
 $(E^2 = 10^{0.1A_p})$

Formels. sid. 24 ⇒ $|H(\omega)| = \frac{1}{\sqrt{1 + E^2 \left(\frac{\omega}{\omega_p}\right)^{2n}}} = \frac{1}{\sqrt{1 + \left(\frac{\omega}{4.4\pi}\right)^{12}}}$

Fourierserietveckla $x(t)$ (Period $T=2\text{sek} \Rightarrow \omega_0 = \frac{2\pi}{T} = \pi \text{ rad/s}$):

$$x(t) = \sum_{k=-\infty}^{\infty} C_k \cdot e^{jk\omega_0 t} = X_0 + \sum_{k=1}^{\infty} \hat{X}_k \sin(k\omega_0 t + \varphi_k)$$

$$\begin{aligned} \underline{C_k} &= \frac{1}{T} \int_T x(t) e^{-jk\omega_0 t} dt = \frac{1}{2} \int_{-1/2}^{1/2} 1 \cdot e^{-jk\pi t} dt = \frac{e^{-jk\pi/2} - e^{jk\pi/2}}{2 \cdot (-jk\pi)} \\ &= \frac{\sin(k \cdot \frac{\pi}{2})}{k\pi} \quad \left(= \frac{1}{2} \text{sinc} \left(\frac{k}{2} \right) \right) \end{aligned}$$

Efterfråget: För vilka k gäller $\hat{X}_k = 2|C_k| < 0.2$?

$$\hat{X}_1 = \frac{2}{\pi} > 0.2, \quad \hat{X}_2 = 0, \quad \hat{X}_3 = \frac{2}{3\pi} > 0.2, \quad \hat{X}_4 = 0$$

$$\hat{X}_5 = \frac{2}{5\pi} < 0.2 \text{!} \quad \text{Viser att } \hat{X}_{k>0} = \begin{cases} 0; & \text{jämma } k \\ \frac{2}{k\pi}; & \text{udda } k \end{cases}$$

⇒ Sökt delton är $\hat{k}=5$

⇒ Filtret dämpar delton 5 med

$$20 \cdot 10 \log |H(5 \cdot \omega_0)|^{-1} = 20 \cdot 10 \log \sqrt{1 + \left(\frac{5\pi}{4.4\pi}\right)^{12}} \approx \underline{\underline{7.5 \text{ dB}}}$$