

Del 1				
Fråga	1	2	3	4
a)				×
b)		×		
c)	×			
d)			×	

Del 2				
5	6	7	8	9
			×	
×				
		×		×
	×			

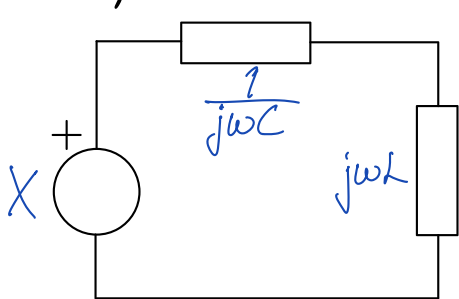
DEL 1:

① Alternativ **c** är felaktigt:

Systemets olika egenskaper, som t.ex. stabiliteten, beror inte på om systemet är energifritt eller ej.

(Vid analys av olika egenskaper hos (KTI-)system, så betraktas systemet vid energifritt tillstånd, oberoende av om det har energi eller ej när det analyseras.)

② Komplexschema:



Spänningsdelning

$$V = X \cdot \frac{j\omega L}{\frac{1}{j\omega C} + j\omega L} = X \cdot \frac{-\omega^2 LC}{1 - \omega^2 LC}$$

$$= / X = 9 \cdot e^{j0}, \omega = 10 \text{ rad/s}, C = 50 \text{ mF}, L = 50 \text{ mH} /$$

$$= 9 \cdot \frac{-0,25}{1 - 0,25} = -3 = \underline{3 \cdot e^{j\pi}}$$

$$\Rightarrow \underline{v(t) = 3 \cdot \cos(10t + \pi) \text{ [V]}} \Rightarrow \text{Alternativ } \mathbf{b}$$

$$\textcircled{3} \quad \underline{y(t) = x(t) \cdot \sin(20\pi t)} \quad \textcircled{I}$$

- Test av linjäritet: låt $x_n(t) \rightarrow y_n(t) = x_n(t) \cdot \sin(20\pi t)$ \textcircled{II}
och låt $x(t) = a \cdot x_1(t) + b \cdot x_2(t)$, där $a, b \in \mathbb{R}$

$$\Rightarrow y(t) \stackrel{\textcircled{I}}{=} (a \cdot x_1(t) + b \cdot x_2(t)) \sin(20\pi t) = a \cdot x_1(t) \sin(20\pi t) + b \cdot x_2(t) \sin(20\pi t)$$

$$\stackrel{\textcircled{II}}{=} a \cdot y_1(t) + b \cdot y_2(t) \Rightarrow \text{Systemet är } \underline{\text{linjärt}}$$

- Test av tidsinvarians: låt $\tilde{x}(t) = x(t-T)$ \textcircled{III}

$$\Rightarrow \tilde{y}(t) \stackrel{\textcircled{I}}{=} \tilde{x}(t) \cdot \sin(20\pi t) \stackrel{\textcircled{III}}{=} x(t-T) \sin(20\pi t)$$

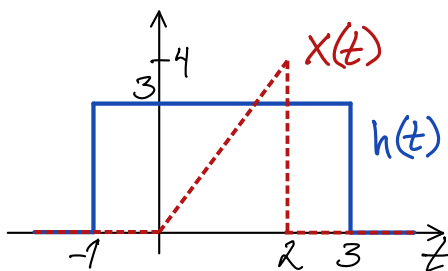
$$\neq y(t-T) = x(t-T) \sin(20\pi(t-T)) \Rightarrow \text{Systemet är } \underline{\text{tidsvariant}}$$

[för alla T]

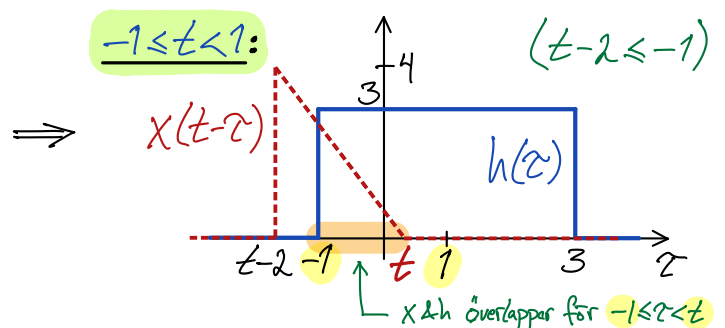
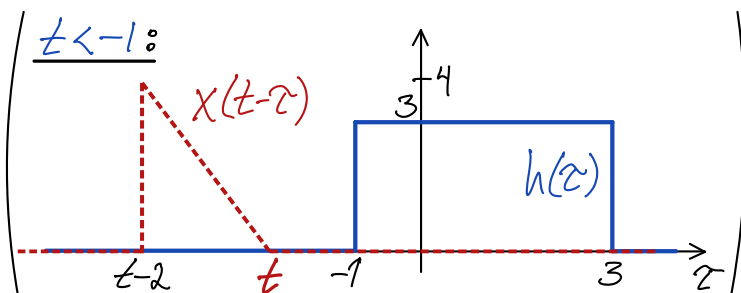
Alternativ \textcircled{d}
($\tilde{y}(t) = y(t-T)$ gäller bara då $20\pi T$ är en multipel av 2π)

$\textcircled{4}$ Energifritt LTI-system \Rightarrow

$$\underline{y(t) = y_{zs}(t) = (x * h)(t) = \int_{-\infty}^{\infty} x(t-\tau) h(\tau) d\tau} \quad (\text{eller } \int_{-\infty}^{\infty} x(\tau) h(t-\tau) d\tau)$$



$$\begin{cases} x(t) = 2t(u(t) - u(t-2)) \\ h(t) = 3(u(t+1) - u(t-3)) \end{cases}$$



$$\Rightarrow \underline{y(t) = \int_{-1}^t 2(t-\tau) \cdot 3 d\tau} = 6 \int_{-1}^t (t-\tau) d\tau = 6 \left[t\tau - \frac{\tau^2}{2} \right]_{-1}^t$$

$$= 6 \left(\left[t^2 - \frac{t^2}{2} \right] - \left[-t - \frac{1}{2} \right] \right) = \underline{3t^2 + 6t + 3} \Rightarrow \text{Alternativ } \textcircled{a}$$

Påstående **(b)** är felaktigt:

(5)

Nollställenas lägen påverkar varken kausaliteten eller stabiliteten hos ett LTI-system.

(6)

Stabilt LTI-system med stationär sinus som insignal,

$$x(t) = \sin(3t) \Rightarrow \underline{y(t) = |H(3)| \cdot \sin(3t + \arg H(3))}$$

där $H(3) = H(\omega)$ för $\omega = 3$ rad/s

där $H(\omega) = \mathcal{F}\{h(t)\} = \mathcal{F}\left\{4 \cdot \frac{1}{t^2 + 2^2}\right\} \stackrel{\text{Tab. 3:16}}{=} 4 \cdot \frac{\pi}{2} e^{-2|\omega|}$

$$\Rightarrow H(3) = 2\pi \cdot e^{-2 \cdot 3} = \frac{2\pi}{e^6} \cdot e^{j0} \Rightarrow \begin{cases} |H(3)| = \frac{2\pi}{e^6} \\ \arg H(3) = 0 \end{cases}$$

$$\Rightarrow \underline{y(t) = \frac{2\pi}{e^6} \cdot \sin(3t)} \Rightarrow \text{Alternativ } \mathbf{(d)}$$

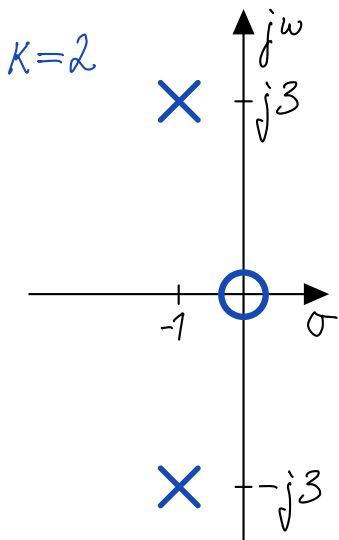
(7)

Filtertyp? Bestäm utgående från skiss av $|H(\omega)|$:

Givet: $g(t) = (u * h)(t) \Leftrightarrow G(s) = U(s)H(s) \stackrel{\text{Tab. 5:3}}{=} \frac{1}{s} \cdot H(s)$

$$\Rightarrow \underline{H(s) = s \cdot G(s)} = \left(\begin{array}{l} g(t) = \frac{2}{3} e^t \sin(3t) u(t) \\ \text{Tab. 5:21} \Rightarrow G(s) \end{array} \right) = s \cdot \frac{2}{3} \cdot \frac{3}{(s+1)^2 + 3^2}$$

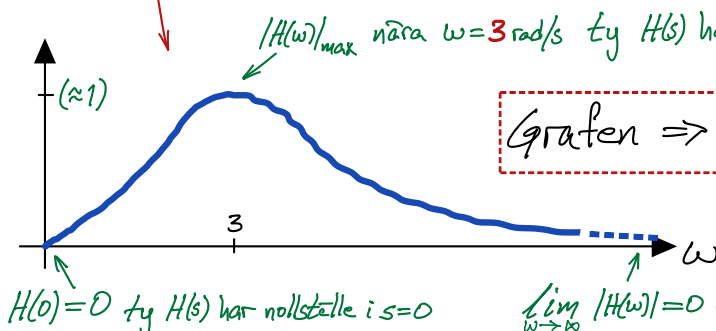
$$= \frac{2s}{(s+1)^2 + 3^2} \quad ; \quad \text{Re}\{s\} > -1$$



Pol-nollställediagram

$j\omega$ -axeln i konvergensområdet $\Rightarrow \underline{H(\omega) = H(s)|_{s=j\omega}}$

\Rightarrow Skiss av $|H(\omega)|$ utgående från pol-nollställediagrammet:



Grafen \Rightarrow BP-filter, dvs. alternativ **(c)**

$(|H(\omega)|_{\max} \approx 1, \text{ beaktar inte beräkning})$

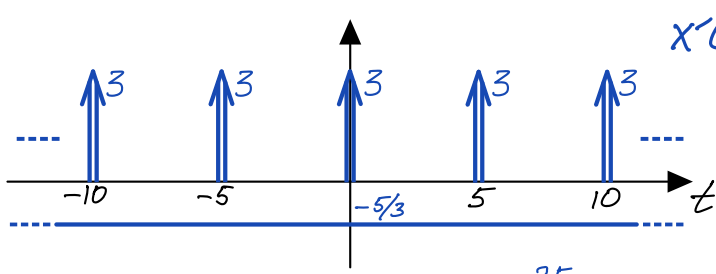
$H(0) = 0$ ty $H(s)$ har nollställe i $s=0$

$\lim_{\omega \rightarrow \infty} |H(\omega)| = 0$ ty $H(s)$ har fler poler än nollställen

⑧ LT1-system med T_0 -periodisk insignal $x(t)$, som har komplexa fouriersseriecoefficienter $D_n \Rightarrow$ Utsignalen $y(t)$ är också T_0 -periodisk och har komplexa fouriersseriecoefficienter $\hat{D}_n = D_n \cdot H(n \cdot \omega_0)$, där $\omega_0 = \frac{2\pi}{T_0} = \text{"/Grafen} \Rightarrow T_0 = 5 \text{ sek} / = \frac{2\pi}{5} \text{ rad/s}$

Sökt: Grundtonen $y_1(t) = A \cdot \cos(\omega_0 t + \varphi)$, där $A = \hat{D}_1 = 2|D_1|$

Utseendet på $x(t) \Rightarrow$ det är här enklare att beräkna $D_{x'}$ än D_n :



$$\Rightarrow D_{x'} = \frac{1}{T_0} \int_{T_0} x'(t) e^{-jn\omega_0 t} dt$$

$$= \frac{1}{5} \int_{-2.5}^{2.5} (3\delta(t) - \frac{5}{3}) e^{-jn\omega_0 t} dt$$

$$\left. \begin{array}{l} n=1 \\ \omega_0 = \frac{2\pi}{5} \text{ rad/s} \end{array} \right\} \Rightarrow \underline{D_{x'}} = \frac{3}{5} \int_{-2.5}^{2.5} \delta(t) e^{-j\frac{2\pi}{5}t} dt - \frac{1}{3} \int_{-2.5}^{2.5} e^{-j\frac{2\pi}{5}t} dt = \frac{3}{5} e^{-j\frac{2\pi}{5}t} \Big|_{t=0} = \underline{\frac{3}{5}}$$

Där diracen är \uparrow

$= \frac{j5}{2\pi} (e^{j\pi} - e^{-j\pi}) = 0$

$$D_n = \frac{D_{x'}}{jn\omega_0} \Rightarrow \underline{D_1} = \frac{D_{x'}}{j\frac{2\pi}{5}} = \underline{\frac{3}{j2\pi}}$$

$$H(\omega) = \frac{2\pi}{2\pi + j5\omega} \Rightarrow \underline{H(\omega_0)} = \frac{2\pi}{2\pi + j5 \cdot \frac{2\pi}{5}} = \underline{\frac{1}{1+j}}$$

$$\Rightarrow \underline{A} = 2|\hat{D}_1| = 2|D_1 \cdot H(\omega_0)| = 2 \cdot \frac{3}{2\pi} \cdot \frac{1}{\sqrt{2}} = \underline{\frac{3}{\pi\sqrt{2}}}$$

\Rightarrow Alternativ **a**

D_1 (D_n) kan även beräknas direkt från $x(t)$ på traditionellt sätt:

$$\underline{D_1} = \frac{1}{T_0} \int_{T_0} x(t) e^{-j1 \cdot \omega_0 t} dt = \frac{1}{5} \int_{-5}^0 -\frac{3}{5} t \cdot e^{-j\frac{2\pi}{5}t} dt = \frac{-3}{25} \int_{-5}^0 t \cdot e^{-j\frac{2\pi}{5}t} dt$$

$$= \text{"/Formels. sid 3: } \int t \cdot e^{at} dt = \frac{e^{at}}{a^2} (at - 1) \text{ /} = \frac{-3}{25} \left[\frac{e^{-j\frac{2\pi}{5}t}}{(-j\frac{2\pi}{5})^2} (-j\frac{2\pi}{5}t - 1) \right]_{-5}^0$$

$$= \frac{3}{4\pi^2} (e^0(0-1) - e^{-j2\pi} (j2\pi - 1)) = \frac{j3 \cdot 2\pi}{4\pi^2} = \underline{\frac{3}{j2\pi}}$$

④

$$h(t) = \mathcal{L}^{-1}\{H(s)\}, \text{ d\aa}r \quad H(s) = H_1(s)H_2(s)$$

$$\bullet \quad H_1(s) = \frac{s+2}{s+3}; \quad \operatorname{Re}\{s\} > -3$$

$$\bullet \quad h_2(t) = \delta(t) + 5 \cdot \mathcal{L}^{-1}\{e^{-2t}u_0(-t)\}$$

$$\text{Tab. 5:1 \& 5:14} \Rightarrow H_2(s) = 1 - 5 \cdot \frac{1}{s+2} = \frac{s-3}{s+2}; \quad \operatorname{Re}\{s\} < -2$$

$$\Rightarrow \underline{H(s)} = \frac{s+2}{s+3} \cdot \frac{s-3}{s+2} = \frac{s-3}{s+3} = \frac{s+3-6}{s+3} = \underline{1 - 6 \frac{1}{s+3}}; \quad \operatorname{Re}\{s\} > -3$$

$$\text{Tab. 5:1 \& 5:11} \Rightarrow h(t) = \delta(t) - 6 \mathcal{L}^{-1}\{e^{-3t}u(t)\} \Rightarrow \text{Alternativ } \textcircled{C}$$