

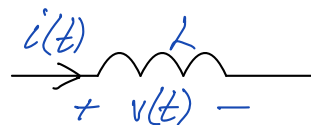
		Del 1			
Fråga		1	2	3	4
a)					
b)		×			
c)			×		×
d)				×	

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

1

Motivera antingen genom att motbevisa de tre felaktiga påståendena eller genom att bevisa det korrekta påståendet.

Påstående b:



$$i(t) = I_0 \cdot \cos(\omega_0 t + \alpha)$$

Komplex
repr.

$$I = I_0 \cdot e^{j\alpha}$$

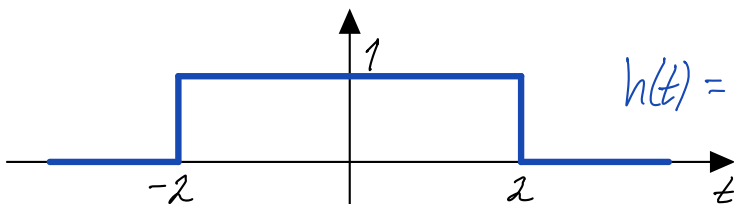
$$v(t) = L \cdot \frac{di(t)}{dt}$$

$$\Rightarrow V = j\omega L \cdot I = \omega L I_0 \cdot e^{j(\alpha + \frac{\pi}{2})} = V_0 \cdot e^{j\varphi}$$

$$\Rightarrow v(t) = \omega_0 L I_0 \cdot \cos(\omega_0 t + \alpha + \frac{\pi}{2})$$

\Rightarrow Påstående **b** är korrekt.

2



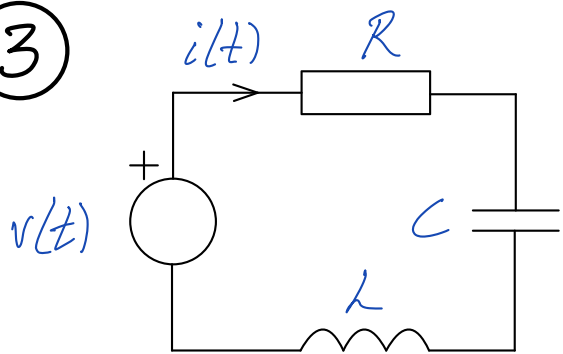
$$h(t) = u(t+2) - u(t-2)$$

• $h(t) \neq 0$ for $t < 0 \Rightarrow$ Systemet är icke-kausalt.

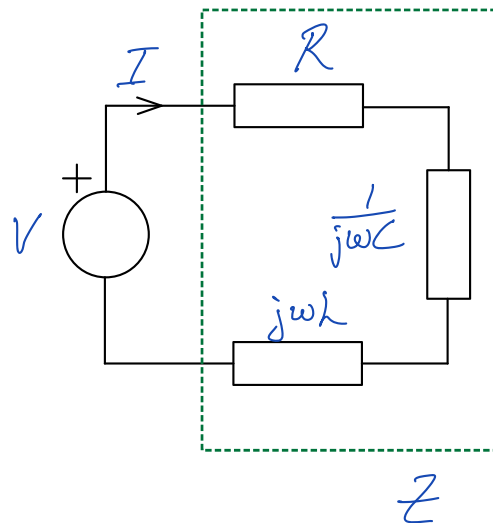
• $\int_{-\infty}^{\infty} |h(t)| dt = \int_{-2}^2 1 dt = 4 < \infty \Rightarrow$ Systemet är stabil

\Rightarrow Alternativ **c**

3



Komplexschema \Rightarrow



$$v(t) = 4 \cdot \cos(20t + \frac{\pi}{2}) \text{ [V]}$$

$$\Rightarrow V = 4 \cdot e^{j\frac{\pi}{2}} \text{ [V]}. \quad \text{Ohms lag} \Rightarrow I = \frac{V}{Z}$$

$$\text{där } Z = R + j\omega L + \frac{1}{j\omega C} = \left/ R = 4 \Omega, L = \frac{1}{4} \text{ H}, C = 50 \cdot 10^{-3} \text{ F} \right/$$

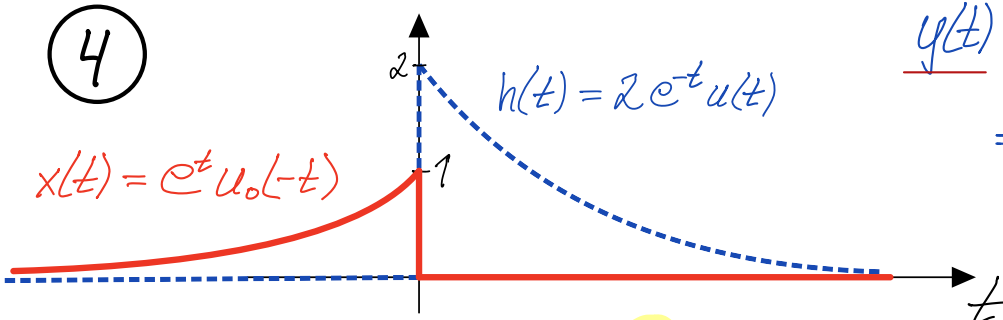
$$\omega = 20 \text{ rad/s}$$

$$= 4 + j \left(\frac{20}{4} - \frac{10^3}{20 \cdot 50} \right) = 4(1+j) = 4\sqrt{2} \cdot e^{j\frac{\pi}{4}}$$

$$\Rightarrow I = \frac{V}{Z} = \frac{4 \cdot e^{j\frac{\pi}{2}}}{4\sqrt{2} \cdot e^{j\frac{\pi}{4}}} = \frac{1}{\sqrt{2}} \cdot e^{j(\frac{\pi}{2} - \frac{\pi}{4})}$$

$$\Rightarrow i(t) = \frac{1}{\sqrt{2}} \cdot \cos(20t + \frac{\pi}{4}) \text{ [A]} \Rightarrow \text{Alternativ } \textcircled{d}$$

4

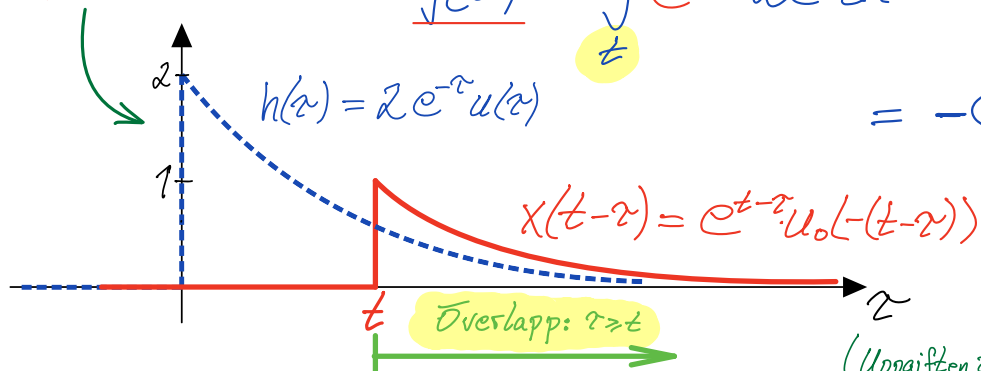


$$\underline{y(t)} = \underline{y_{zi}(t)} + \underline{y_{zs}(t)}$$

$$= \underline{y_{zs}(t)} = \int_{-\infty}^{\infty} x(t-\tau)h(\tau)d\tau$$

$$\underline{t \geq 0} \Rightarrow \underline{y(t)} = \int_t^{\infty} e^{t-\tau} \cdot 2e^{-\tau} d\tau = 2e^t \left[\frac{e^{-2\tau}}{-2} \right]_t^{\infty}$$

$$= -e^t(0 - e^{-2t}) = \underline{e^{-t}}$$

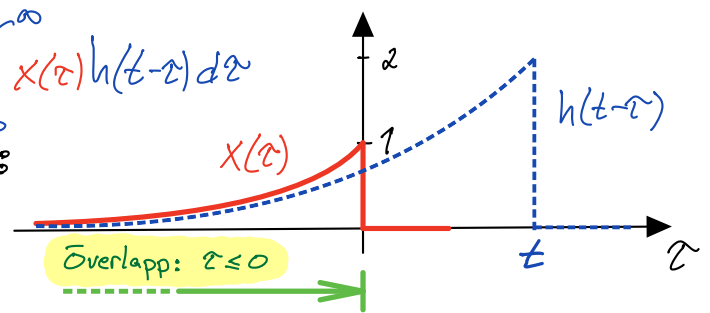


\Rightarrow Alternativ \textcircled{c}

(Uppgiften är en del av lektionsuppgift 2.2a av lasses uppgifter)

Alternativ lösning - beräkna $y_{zs}(t) = \int_{-\infty}^{\infty} x(\tau)h(t-\tau)d\tau$

för $t \geq 0 \Rightarrow$ Se grafen till höger:



$$\Rightarrow y_{zs}(t) = \int_{-\infty}^0 e^{2\tau} \cdot 2e^{-(t-\tau)} d\tau =$$

$$= 2e^{-t} \int_{-\infty}^0 e^{2\tau} d\tau = 2e^{-t} \left[\frac{e^{2\tau}}{2} \right]_{-\infty}^0 = e^{-t}(e^0 - 0) = e^{-t} \Rightarrow \text{Alternativ } \textcircled{c}$$

5

Som jag nämnde vid tentaronden, så behövs ingen motivering av svaret på denna uppgift.

Motiveringen/beviset skulle bli för långt för bara 2 poäng.

Påstående \textcircled{b} är korrekt - se kursmaterialet.

6

$$\frac{d^2y(t)}{dt^2} - 4y(t) = \frac{dx(t)}{dt}$$

Laplacetransformera differentialekvationen!

(Vi får bara fouriertransformera den om systemet är stabilt)

$$\Rightarrow \mathcal{L}_{II} \left\{ \frac{d^2y(t)}{dt^2} - 4y(t) \right\} = \mathcal{L}_{II} \left\{ \frac{dx(t)}{dt} \right\}$$

$$\Rightarrow (s^2 - 4)Y(s) = s \cdot X(s) \Rightarrow H(s) = \frac{Y_{zs}(s)}{X(s)} = \frac{s}{s^2 - 4}$$

$\Rightarrow H(\omega) = H(s)|_{s=j\omega}$ om $j\omega$ -axeln ingår i konvergensområdet för $H(s)$, dvs. om systemet är stabilt.

$H(s)$ har poler där $s^2 - 4 = 0$, dvs. i $s = -2$ och $s = 2$.
Systemet är kausalt, enligt uppgiften. \Rightarrow

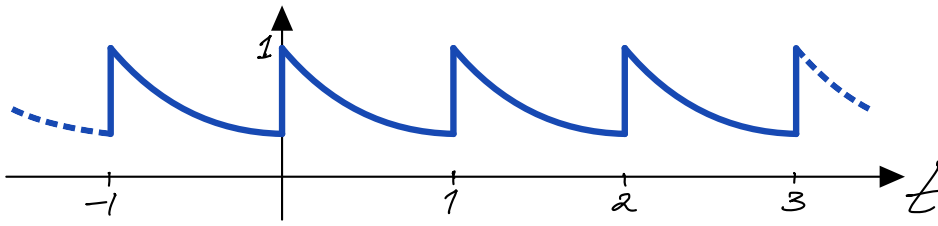
\Rightarrow Konvergensområdet är högersidigt; $\text{Re}\{s\} > 2$

$\Rightarrow j\omega$ -axeln ingår inte i konvergensområdet

$\Rightarrow H(\omega)$ existerar inte \Rightarrow Alternativ \textcircled{d}

7

(Uppgiften är inledningen av lektionsuppgift 2.5a i kassens extra uppgifter)



$$x(t) = \begin{cases} e^{-t}; & 0 \leq t < 1 \\ x(t+1); & \forall t \end{cases}$$

Periodtid, enligt figur: $T_0 = 1 \text{ sek.}$

Signalens komplexa fouriersseriekoeficienter är

$$\begin{aligned} \underline{D_n} &= \frac{1}{T_0} \int_{T_0} x(t) e^{-jn\omega_0 t} dt = \left/ \begin{matrix} \omega_0 = \frac{2\pi}{T_0} \\ = 2\pi \text{ rad/s} \end{matrix} \right/ = \frac{1}{1} \int_0^1 e^{-t} \cdot e^{-jn2\pi t} dt = \int_0^1 e^{-(1+j2\pi n)t} dt \\ &= \left[\frac{e^{-(1+j2\pi n)t}}{-(1+j2\pi n)} \right]_0^1 = \frac{e^{-1} \cdot e^{-j2\pi n} - e^0}{-(1+j2\pi n)} = \left/ \begin{matrix} e^{-j2\pi n} = (e^{j2\pi})^n \\ = 1^n = 1 \end{matrix} \right/ = \underline{\underline{\frac{1-e^{-1}}{1+j2\pi n}}} \end{aligned}$$

⇒ Alternativ **a**

8

$$\begin{aligned} g(t) &= (u * h)(t) \Rightarrow \underline{G(s)} = U(s) \cdot H(s) = \frac{1}{s} \cdot \frac{3}{2-s-s^2} \\ &= \frac{-3}{s(s+2)(s-1)} = \text{P.B.U.} = \underline{\underline{\frac{3}{2} \cdot \frac{1}{s} - \frac{1}{2} \cdot \frac{1}{s+2} + \frac{-1}{s-1}}} \end{aligned}$$

Konvergensområde för de tre termerna?

- $\frac{1}{s}$: Kommer från $\mathcal{L}\{u(t)\}$, som har konv. omr. $\text{Re}\{s\} > 0$
- $\frac{1}{s+2}$ & $\frac{1}{s-1}$ kommer från $H(s) = \frac{-3}{(s+2)(s-1)}$ i

Stabilt system, enligt uppgift ⇒ $j\omega$ -axeln ligger i konv. omr. för $H(s)$

⇒ Konvergensområdet är $-2 < \text{Re}\{s\} < 1$

⇒ Termerna $\frac{1}{s+2}$ & $\frac{1}{s-1}$ har konv. omr. $\text{Re}\{s\} > -2$ resp. $\text{Re}\{s\} < 1$

Formelsaml. Tab 5:3, 5:11 resp. 5:14 ⇒

$$\underline{g(t) = \frac{3}{2} u(t) - \frac{1}{2} e^{-2t} u(t) + e^t u_0(-t)} \Rightarrow \text{Alternativ } \mathbf{a}$$

9

$H(s)$ har $\begin{cases} \text{nivåkonstant } K \\ \text{två nollställen i } s = \pm j3 \\ \text{två poler i } s = -2 \pm j \end{cases}$

$$\Rightarrow H(s) = K \cdot \frac{s^2 + 3^2}{(s+2)^2 + 1^2} = \frac{K(s^2 + 9)}{s^2 + 4s + 5}. \quad \text{Kausalt system enligt uppgift}$$

\Rightarrow Konv.området för $H(s)$ är $\text{Re}\{s\} > -2$

\Rightarrow $j\omega$ -axeln ligger i konv.området för $H(s) \Rightarrow$ Stabilt system
(dvs. $H(\omega) \exists$)

För insignalen $x(t) = \cos(t)$ (med vinkelvr. $\omega = 1$ rad/s)

till detta stabila system erhålls utsignalen $y(t) = |H(1)| \cdot \cos(t + \varphi)$,

där, enligt uppgift, $|H(1)| = 2$.

$$|H(\omega=1)| = |H(s=j)| = \left| \frac{K \cdot (j^2 + 9)}{j^2 + j4 + 5} \right| \stackrel{j^2 = -1}{=} \left| \frac{8K}{4 + j4} \right| = \left| \frac{2K}{1+j} \right| = \frac{2}{\sqrt{2}} |K| \stackrel{\text{Enligt uppgift}}{=} 2$$

$\Rightarrow |K| = \sqrt{2}$ (K är vanligen positiv) \Rightarrow Alternativ **d**