

Fråga	$x(t) \Leftrightarrow C_n, D_n$			$x(t) \Leftrightarrow X(\omega)$			$x(t) \Leftrightarrow X(s)$			$x[n] \Leftrightarrow X[z]$			$x[n] \Leftrightarrow X[\Omega]$		
	1	2	3	4	5	6	7	8	9	10	11	12	13	14	15
Svar	d	b	b	a	c	d	a	b	a	c	b	d	c	d	b

① d) $C_n = 2|D_n|$

② b) är korrekt påstående

$X(t)$ har cos/sin med vinkelfr. $\omega_a = 2 \text{ rad/s}$ resp. $\omega_b = 3 \text{ rad/s}$

$$\Rightarrow \frac{\omega_a}{\omega_b} = \frac{2}{3} \in \mathbb{Q} \Rightarrow X(t) \text{ är } T_0\text{-periodisk, med } T_0 = \frac{2\pi}{\omega_0}, \text{ där } \omega_0 = \text{SGD}(2,3) = 1 \text{ rad/s} \Rightarrow T_0 = \frac{2\pi}{1} = 2\pi \text{ sek}$$

\Rightarrow Alt. a) och d) är felaktiga. (Dvs. a) eller c) är korrekt)

I $z(t)$ har cos-termerna vinkelfr. $\omega_a = 2\pi \text{ rad/s}$ och $\omega_d = 3\pi \text{ rad/s} \Rightarrow \frac{\omega_c}{\omega_d} = \frac{2}{3} \in \mathbb{Q} \Rightarrow z(t) \text{ är periodisk} \Rightarrow$ Alt. c) är fel.

Koll av $y(t)$: Ingående vinkelfrekvenser är $\omega_e = \frac{2}{3} \text{ rad/s}$, $\omega_f = 3 \text{ rad/s}$

$$\Rightarrow \frac{\omega_e}{\omega_f} = \frac{2}{3 \cdot 3} \in \mathbb{Q} \Rightarrow y(t) \text{ är } T_0\text{-periodisk, med } T_0 = \frac{2\pi}{\omega_0}, \text{ där}$$

$$\omega_0 = \text{SGD}\left(\frac{2}{3}, 3\right) = \text{SGD}\left(\frac{1}{3} \cdot 2, \frac{1}{3} \cdot 3 \cdot 3\right) = \frac{1}{3} \text{ rad/s} \Rightarrow$$

$$\omega_f = 3 = 9 \cdot \omega_0 \Rightarrow \text{Alt. b) är korrekt}$$

③ b) $D_n = \frac{e^2 - 1}{2(1 - jn\pi)}$

$$D_n = \frac{1}{T_0} \int_{T_0}^5 x(t) e^{-jnw_0t} dt = \begin{cases} T_0 = 5 \text{ sek} \\ w_0 = \frac{2\pi}{T_0} = \frac{2\pi}{5} \text{ rad/s} \end{cases} = \frac{1}{5} \int_0^5 e^{0.4t} e^{-jn\frac{2\pi}{5}t} dt$$

$$= \frac{1}{5} \int_0^5 e^{\frac{2}{5}(1-jn\pi)t} dt = \frac{1}{5} \left[\frac{e^{\frac{2}{5}(1-jn\pi)t}}{\frac{2}{5}(1-jn\pi)} \right]_0^5$$

$$= \frac{e^{\frac{2}{5}(1-jn\pi)5} - e^0}{2(1 - jn\pi)} = \frac{e^2 \cdot e^{-jn2\pi} - 1}{2(1 - jn\pi)}$$

$$= /e^{-jn2\pi} = (\bar{e}^{j2\pi})^n = 1^n = 1/ = -\frac{e^2 - 1}{2(1 - jn\pi)}$$

$$\textcircled{4} \quad a) \int_{-\infty}^{\infty} |X(t)| dt < \infty$$

$$\textcircled{5} \quad c) \tilde{X}(\omega) = X(\omega) e^{-j\omega t_0}$$

$$\text{Utgå från } X(t) = \mathcal{F}^{-1}\{X(\omega)\} = \frac{1}{2\pi} \int_{-\infty}^{\infty} X(\omega) e^{j\omega t} d\omega$$

$$\Rightarrow \tilde{X}(t) = X(t-t_0) = \frac{1}{2\pi} \int_{-\infty}^{\infty} X(\omega) e^{j\omega(t-t_0)} dt$$

$$= \frac{1}{2\pi} \int_{-\infty}^{\infty} X(\omega) \underbrace{e^{-j\omega t_0}}_{\text{Identifiera: } \tilde{X}(\omega)} \cdot e^{j\omega t} dt = \frac{1}{2\pi} \int_{-\infty}^{\infty} \tilde{X}(\omega) e^{j\omega t} dt$$

$$\text{Identifiera: } \tilde{X}(\omega) = X(\omega) e^{-j\omega t_0}$$

$$\textcircled{6} \quad d) \quad x(t) = -3e^{4t} u_0(-t)$$

Det är mycket svårare att här inverstransformera $X(\omega)$ än att fouriertransformera något av de angivna $x(t)$ -alternativen.

Vi har bara två principiella fall/signaltyper att transformera:

$$e^{-4t} u(t) \quad (\text{a\&c}) \text{ och } e^{4t} u_0(-t) \quad (\text{b\&d}).$$

$\int_{-\infty}^{\infty} |x(t)| dt < \infty$; i alla fallen $\Rightarrow X(\omega) \exists$ (existerar) för alla alternativen

$$\text{b\&d): } \mathcal{F}\{e^{4t} u_0(-t)\} = \int_{-\infty}^{0^-} e^{4t} e^{-j\omega t} dt = \left[\frac{e^{(4-j\omega)t}}{4-j\omega} \right]_{-\infty}^{0^-}$$

= Redan nu ser vi att b eller d måste vara korrekt,
eftersom nämnaren är $4-j\omega = -(j\omega-4)$.

Alt. a\&c ger motsvarande nämnare $-4-j\omega = -(j\omega+4)$
vilket inte överensstämmer med gitna $X(\omega)$!

$$= \frac{e^0 - \lim_{t \rightarrow -\infty} e^{(4-j\omega)t}}{4-j\omega} = \frac{e^{(4-j\omega)t} = e^{4t} \cdot e^{-j\omega t}, \text{ där}}{e^{4t} \rightarrow 0 \text{ da } t \rightarrow -\infty}$$

$$= \frac{1-0}{4-j\omega} = \frac{-1}{j\omega-4}$$

$$\Rightarrow \mathcal{F}\{-3 \cdot e^{4t} u_0(-t)\} = \frac{3}{j\omega-4}, \text{ dvs. d) är korrekt}$$

⑦ a) $\operatorname{Re}\{s\} < 2$

$$x(t) = -e^{2t} u_0(-t)$$

\Rightarrow en vänstersidig signal $\Rightarrow X(s)$ har ett

vänstersidigt konvergensområde (\Rightarrow a) eller c) är korrekt)

$x(t)$ är absolutintegrerbar ($\int_{-\infty}^{\infty} |x(t)| dt < \infty$) $\Rightarrow X(w)$ existerar

$\Rightarrow X(w) = X(s)|_{s=jw} \Leftrightarrow$ jw-axeln ligger i konvergensområdet för $X(s)$ \Rightarrow Alt. a är korrekt

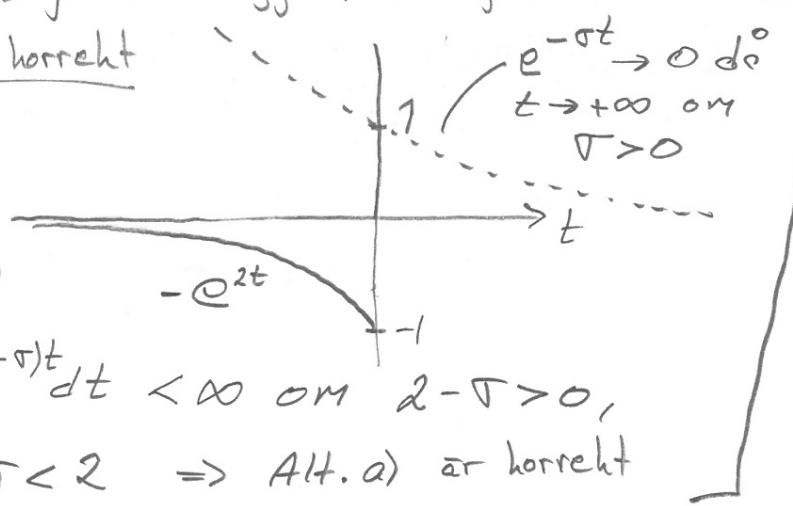
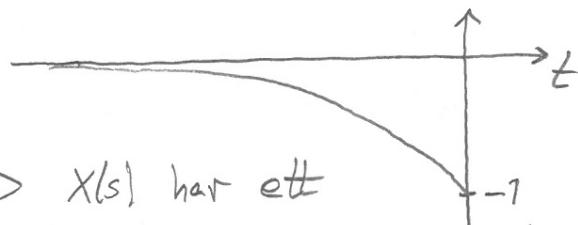
Alternativt resonemang:

$$\tilde{x}(t) = x(t)e^{-\sigma t}$$

$$= -e^{(2-\sigma)t} u_0(-t)$$

$$\Rightarrow \int_{-\infty}^{\infty} |\tilde{x}(t)| dt = \int_{-\infty}^{0^-} e^{(2-\sigma)t} dt < \infty \text{ om } 2-\sigma > 0,$$

dvs. om $\operatorname{Re}\{s\} = \sigma < 2 \Rightarrow$ Alt. a) är korrekt



⑧ b) $\tilde{x}(t) = x(-t)$

$$\text{Utgå från } X(s) = \int_{-\infty}^{\infty} x(t) e^{-st} dt$$

$$\Rightarrow \tilde{X}(s) = X(-s) = \int_{-\infty}^{\infty} x(t) e^{st} dt = \begin{cases} e^{st} = e^{-s(-t)}: \text{ta } t= -t \\ \Rightarrow \frac{d}{dt} = -1 \Rightarrow dt = -dt \end{cases}$$

$$= - \int_{-\infty}^{\infty} x(-\tau) e^{-s\tau} d\tau = \int_{-\infty}^{\infty} x(-\tau) e^{-s\tau} d\tau \quad \star$$

$$\tilde{X}(s) = \int_{-\infty}^{\infty} \tilde{x}(\tau) e^{-s\tau} d\tau \quad \odot$$

Identifiera \star & $\odot \Rightarrow \tilde{x}(t) = x(-t)$

(Anm: Det spelar ingen roll om man har t eller τ som integrationsvariabel i \star och \odot)

⑨

$$a) X(t) = e^{2t} u(t) + e^{3t} u(t)$$

$X(s)$ är, enligt uppgift, en enhetsidig Laplacetransform \Rightarrow
högersidigt konvergensområde \Rightarrow högersidig $x(t)$

\Rightarrow Alt. c) och d) är felaktiga, de består av vänstersidiga termer.

$$X(s) = \frac{2s-1}{s^2-s-6} \Rightarrow X(s) har poler (singulära punkter)$$

där $s^2-s-6=0$ (vilket enligt a) och d) är $s=-2$ och

$s=-3$ eller $s=+3$). Vi erhåller lett $s^2-s-6=(s+2)(s-3)$,

Dvs. polerna är $s=-2$ och $s=+3$, vilket ger att a) är korrekt

Koll: $X(s) = \frac{2s-1}{(s+2)(s-3)} = \frac{2s-1}{\underset{\text{(hur påläggning)}}{s+2} + \underset{\text{(hur påläggning)}}{s-3}}$

Högersidigt konv.omr. \Rightarrow till höger om de respektive polerna,
dvs. $\operatorname{Re}\{s\} > -2$ resp. $\operatorname{Re}\{s\} > 3$ \Rightarrow

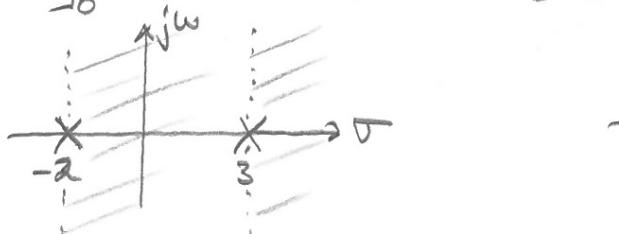
$$x(t) = e^{-2t} u(t) + e^{3t} u(t), utgående från din beräkningserfarenhet$$

Alt. koll: Laplacetransformera $x(t)$ i uppg. a) \Rightarrow

$$\mathcal{L}_I \{ e^{-2t} u(t) + e^{3t} u(t) \} = \int_0^\infty e^{-2t} e^{-st} dt + \int_0^\infty e^{3t} e^{-st} dt$$

$$= \left[\frac{e^{-(s+2)t}}{-(s+2)} \right]_0^\infty + \left[\frac{e^{-(s-3)t}}{-(s-3)} \right]_0^\infty = \dots = \frac{1}{s+2} + \frac{1}{s-3}$$

$$= \frac{2s-1}{s^2-s-6}$$



⑩

Samband c) är korrekt

Dubbelsidig signal (ändlig utbredning i tidsdomänen)
ger dubbelsidigt konvergensområde för dess z-transform

- Kommentar: a) För antikausal signal är motsv. konv.omr. för $X[z]$ av typen $|z| < R_1$.
- b) För kausal signal är motsv. konv.omr. för $X[z]$ av typen $|z| > R_0$
- c) Orimligt angivet konvergensområde!

(11) Påstående b) är korrekt

Anm: Påstående c) och d) faller bort direkt, p.g.a. orimlighet

Avbildningstest: $s_0 = -1$ (en punkt i vänstra halvplanet)

avbildas på $z_0 = e^{s_0 T} = e^{-T_0} < 1$, dvs. en punkt inomför enhetscirkeln.

(12) d) $x[n] = 3^n u[-n-1] + (-2)^n u[n]$

(Anm: Detta transformexempel visades på föreläsning 4)

$$X[z] = \frac{-5z}{z^2 - z - 6} = \begin{cases} \text{Faktorisera } z^2 - z - 6 = (z+2)(z-3) \\ \text{dvs. samma faktorisering som i uppg. 9} \end{cases}$$

$$= \frac{-5z}{(z+2)(z-3)}, \text{ Konv. omr. } 2 < |z| < 3 \text{ dvs. } \begin{cases} |z| > 2 \\ |z| < 3 \end{cases}$$

Pol i $z=-2$ & $|z|>2$ ger en högersidig signalterm $(-2)^n$
 Pol i $z=+3$ & $|z|<3$ ger en vänstersidig signalterm 3^n } \Rightarrow

⇒ Alternativ d!

$$\boxed{\text{Koll: } \mathcal{Z}\{3^n u[-n-1] + (-2)^n u[n]\} = \sum_{n=-\infty}^{-1} 3^n z^{-n} + \sum_{n=0}^{\infty} (-2)^n z^{-n}}$$

$$= \left(\text{Låt } k = -n \text{ i den första } \sum \right) \left(\frac{z}{3} \right)^{-n}$$

$$= \sum_{k=1}^{\infty} \left(\frac{z}{3} \right)^k + \sum_{n=0}^{\infty} \left(\frac{-2}{z} \right)^n = \begin{cases} \left| \frac{z}{3} \right| < 1 \Rightarrow |z| < 3 \\ \left| \frac{-2}{z} \right| < 1 \Rightarrow |z| > 2 \end{cases}$$

$$= \left(\frac{z}{3} \right)^1 \cdot \frac{1}{1 - \frac{z}{3}} + \frac{1}{1 - \frac{-2}{z}} = \frac{-z}{z-3} + \frac{z}{z+2}$$

$$= \frac{-5z}{(z-3)(z+2)} = \frac{-5z}{z^2 - z - 6}, \quad 2 < |z| < 3$$

(13) Påstående c) är korrekt

Anm: a) relateras mer med sambandet mellan $X(\omega)$ och $X(s)$

b) gäller bara om $X[z]$ är enhelsidig

d) Man kan inte integrera en tidsdiskret signal---

$$\textcircled{14} \quad d) \quad X[\omega] = \frac{e^{j\omega}}{0,6(e^{j\omega}-0,6)}$$

Beräkna Fouriertransformen direkt:

$$\begin{aligned} X[\omega] &= \sum_{n=-\infty}^{\infty} x[n] e^{-jn\omega} = \sum_{n=-1}^{\infty} 0,6^n \cdot e^{-jn\omega} \\ &= \left(0,6e^{-j\omega}\right)^{-1} \cdot \frac{1}{1 - 0,6e^{-j\omega}} \\ &= \frac{e^{j\omega}}{0,6(e^{j\omega}-0,6)} \end{aligned}$$

$\Rightarrow \sum \text{konvergerer}$

$$\textcircled{15} \quad b) \quad x[n] = \sin(\omega_0 n)$$

Inverstransformera direkt:

$$\begin{aligned} x[n] &= \frac{1}{2\pi} \int_{-\pi}^{\pi} X[\omega] e^{jn\omega} d\omega = \frac{1}{2\pi} \int_{-\pi}^{\pi} (j\pi(\delta(n+n_0) - \delta(n-n_0))) e^{jn\omega} d\omega \\ &= \frac{j}{2} \left(\int_{-\pi}^{\pi} \delta(n+n_0) e^{jn\omega} d\omega - \int_{-\pi}^{\pi} \delta(n-n_0) e^{jn\omega} d\omega \right) \\ &= \frac{j}{2} \left(e^{jn\omega} \Big|_{\omega=-n_0} - e^{jn\omega} \Big|_{\omega=n_0} \right) \\ &= \frac{j}{2} (e^{-jn\omega_0} - e^{jn\omega_0}) = \frac{e^{jn\omega_0} - e^{-jn\omega_0}}{2j} = \underline{\sin(\omega_0 n)} \end{aligned}$$