

Lösningar till SB1209/SB1215:2, Signaler och system I
 för E, ME och IT, den 7 juni 2006

① $\sqrt{1+x} \frac{dy}{dx} = \sqrt{y}$. Ekvationen är separabel:

$$\Leftrightarrow \int \frac{1}{\sqrt{y}} dy = \int \frac{dx}{\sqrt{1+x}} \quad \text{eller} \quad y = 0$$

Integration ger $2\sqrt{y} = 2\sqrt{1+x} + C$

Villkoret $y(0) = 9 \Rightarrow C = 2 \cdot 3 - 2 \cdot 1 = 4$

Alltså $y = (\sqrt{1+x} + 2)^2$

Lösningen är giltig endast då $x > -1$

(Då $x < -1$ är funktionen inte reell och för $x = -1$ är den inte deriverbar.)

Svar: $y = (\sqrt{1+x} + 2)^2, x > -1$

② Man har (t.ex. enligt tabell) att för $a > 0$

$$e^{-at} u(t) \xrightarrow{FT} \frac{1}{a-j\omega}$$

$$e^{at} u(-t) \xrightarrow{FT} \frac{1}{a-j\omega}$$

Vi delar därför upp den givna bråket i partialbråk:

$$\frac{30 - 5j\omega}{\omega^2 + j\omega + 6} = \left[\text{Faktorisering av nämnaren:} \right] =$$

$$= \frac{30 - 5j\omega}{(\omega + 3j)(\omega - 2j)} = \left[\begin{array}{l} \text{T.d.} \\ \text{Standard-} \\ \text{poängsättning} \end{array} \right] = \frac{30-15}{\omega+3j} + \frac{30+10}{\omega-2j} =$$

$$= 3j \frac{1}{\omega+3j} - 8j \frac{1}{\omega-2j} = 3 \frac{1}{3-j\omega} + 8 \frac{1}{2+j\omega} \xrightarrow{FT^{-1}} 3 e^{+3t} u(-t) + 8 e^{-2t} u(t)$$

Svar: $3 e^{3t} u(-t) + 8 e^{-2t} u(t) = \begin{cases} 8 e^{-2t}, & t > 0, \\ 3 e^{3t}, & t < 0. \end{cases}$

3. Ekvationen är linjär och på "normal" form:

$$\frac{dy}{dx} - \frac{1}{1+x} y = \frac{x}{1+x}$$

Integrationsfaktor: $e^{\int (-\frac{1}{1+x}) dx} = e^{-\ln|1+x|} = \frac{1}{1+x}$

Multiplikeras den normalade ekvationen med denna faktor, så får man

$$\left(\frac{1}{1+x} \cdot y\right)' = \frac{x}{(1+x)^2}$$

Integration ger nu:

$$\frac{1}{1+x} \cdot y = \int \frac{x}{(1+x)^2} dx = \int \frac{x+1-1}{(1+x)^2} dx = \int \frac{1}{1+x} - \frac{1}{(1+x)^2} dx$$

$$= \ln|1+x| + \frac{1}{1+x} + C$$

Villkoret $y(0) = 0 \Rightarrow 0 = \ln 1 + 1 + C \Rightarrow C = -1$

varav $y = (1+x) \ln|1+x| + 1 - (1+x) = (1+x) \ln(1+x) - x$

Lösningen är giltig då $x > -1$ (för $x = -1$ saknar y derivata.)

Svar: $y = (1+x) \ln(1+x) - x, \quad x > -1$

4.

Man här

a.)

$$\sin t = \frac{\sin \pi t}{\pi t} \xrightarrow{FT} \text{rect} \frac{\omega}{2\pi}$$

varav, efter skalning med faktor $\frac{a}{\pi}$

$$\frac{\sin at}{at} \xrightarrow{FT} \frac{\pi}{a} \text{rech} \frac{\pi}{a}, \frac{\omega}{2\pi} = \frac{\pi}{a} \text{rech} \frac{\omega}{2a}$$

vidare $\sin at \xrightarrow{FT} -\pi j (\delta(t-a) - \delta(t+a))$

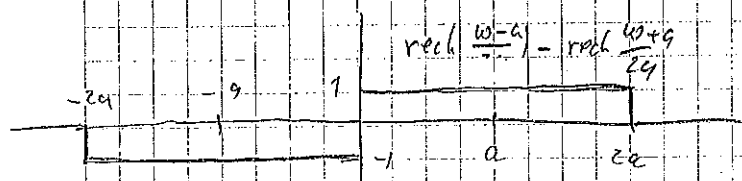
varav enligt falshingsprincipen

$$a \sin at \xrightarrow{FT} \left[a \pi j (\delta(t-a) - \delta(t+a)) * \frac{\pi}{a} \text{rech} \frac{\omega}{2a} \right] \cdot \frac{1}{2\pi} =$$

$$= -\frac{\pi j}{2} \left(\delta(t-a) \text{rech} \left(\frac{\omega}{2a}\right) - \delta(t+a) * \text{rech} \left(\frac{\omega}{2a}\right) \right) =$$

$$= -\frac{\pi j}{2} \left(\text{rech} \frac{\omega-a}{2a} - \text{rech} \frac{\omega+a}{2a} \right) =$$

$$\text{rech} \frac{\omega-a}{2a} - \text{rech} \frac{\omega+a}{2a} = -\frac{\pi j}{2} \begin{cases} 1 & 0 < \omega < 2a \\ -1 & 2a < \omega < 4a \\ 0 & |\omega| > 2a \end{cases}$$



Svar till $X(\omega) = -\frac{\pi j}{2} \left(\text{rech} \frac{\omega-9}{29} - \text{rech} \frac{\omega+9}{29} \right) = -\frac{\pi j}{2} \begin{cases} 1 & 0 \leq \omega < 29 \\ -1 & -29 \leq \omega < 0 \\ 0 & |\omega| > 29 \end{cases}$

Energin $= \int_{-\infty}^{\infty} |x(t)|^2 dt$

Parsevals relationer:

$\int_{-\infty}^{\infty} |x(t)|^2 dt = \frac{1}{2\pi} \int_{-\infty}^{\infty} |X(\omega)|^2 d\omega$

I detta fall är $|X(\omega)|^2 = \frac{\pi^2}{4} |1-j|^2 \begin{cases} 1 & 0 \leq \omega < 29 \\ 1 & -29 \leq \omega < 0 \\ 0 & |\omega| > 29 \end{cases} =$

$= \frac{\pi^2}{4} \begin{cases} 1 & |\omega| < 29 \\ 0 & |\omega| > 29 \end{cases}$

varför $\frac{1}{2\pi} \int_{-\infty}^{\infty} |X(\omega)|^2 d\omega = \frac{1}{2\pi} \cdot \frac{\pi^2}{4} \int_{-29}^{29} d\omega = \frac{4\pi^2}{8} = \frac{\pi^2}{2}$

Svar $\frac{\pi^2}{2}$

(5) Laplace-transformering ger:

$\begin{cases} sX(s) - 2 = 4X(s) - 2Y(s) - \frac{5}{s} \\ sY(s) = 3X(s) - Y(s) - \frac{3}{s^2} \end{cases} \Leftrightarrow$

$\begin{pmatrix} s-4 & +2 \\ -3 & s+1 \end{pmatrix} \begin{pmatrix} X \\ Y \end{pmatrix} = \begin{pmatrix} 2 - \frac{5}{s} \\ -\frac{3}{s^2} \end{pmatrix} \Leftrightarrow$

$\begin{pmatrix} X \\ Y \end{pmatrix} = \frac{1}{\Delta} \begin{pmatrix} s+1 & -2 \\ 3 & s-4 \end{pmatrix} \begin{pmatrix} 2 - \frac{5}{s} \\ -\frac{3}{s^2} \end{pmatrix}$, där $\Delta = (s-4)(s+1) + 6 = s^2 - 3s + 2 = (s-1)(s-2)$

$\Leftrightarrow \begin{pmatrix} X \\ Y \end{pmatrix} = \frac{1}{(s-1)(s-2)} \begin{pmatrix} (s+1)(2 - \frac{5}{s}) + \frac{6}{s^2} \\ 3(2 - \frac{5}{s}) - (s-4)\frac{3}{s^2} \end{pmatrix} =$
 $= \frac{1}{(s-1)(s-2)} \begin{pmatrix} \frac{2s^3 - 3s^2 - 5s + 6}{s^2} \\ \frac{6s^2 - 18s + 12}{s^2} \end{pmatrix}$

forts

Partialbråkuppdelning ger

$$X = \frac{2s^3 - 3s^2 - 5s + 6}{(s-1)(s-2) \cdot s^2} = \frac{0}{s-1} + \frac{0}{s-2} + \frac{2}{s} + \frac{3}{s^2}$$

OBS f.ö. att 1 och 2 är nollställen till 3:e grads polynom i täljaren varför denna kan faktoriseras $2s^3 - 3s^2 - 5s + 6 = (s-1)(s-2)(2s+3)$, vilket direkt ger att $X = \frac{2s+3}{s^2} = \frac{2}{s} + \frac{3}{s^2}$

$$Y = 6 \frac{s^2 - 3s + 2}{(s-1)(s-2) \cdot s^2} = 6 \frac{(s-1)(s-2)}{(s-1)(s-2) \cdot s^2} = \frac{6}{s^2}$$

Återtransformering ger svaret: $x(t) = 2 + 3t$, $y(t) = 6t$

Alternativ lösning

Uppgiften kan också lösas med egenvärdes- och variabelnärvar-parametern metoderna, men då blir halvhjulen mera omfattande:

I. Systemet på matrisform:

$$\begin{pmatrix} x' \\ y' \end{pmatrix} = \begin{pmatrix} 4 & -2 \\ +3 & -1 \end{pmatrix} \begin{pmatrix} x \\ y \end{pmatrix} + \begin{pmatrix} -5 \\ -3t \end{pmatrix}$$

II (Beräkning av fundamentalmatris)

Egenvärden: $0 = \begin{vmatrix} 4-\lambda & -2 \\ 3 & -1-\lambda \end{vmatrix} \Leftrightarrow \lambda^2 - 3\lambda + 2 = 0 \Leftrightarrow \lambda = 1, 2$

Egenvektorer: $\lambda = 1 \quad \begin{pmatrix} 3 & -2 \\ 3 & -2 \end{pmatrix} \begin{pmatrix} v_1 \\ v_2 \end{pmatrix} = \begin{pmatrix} 0 \\ 0 \end{pmatrix} \Leftrightarrow \begin{pmatrix} v_1 \\ v_2 \end{pmatrix} = k_1 \begin{pmatrix} 2 \\ 3 \end{pmatrix}$

$\lambda = 2 \quad \begin{pmatrix} 2 & -2 \\ 3 & -3 \end{pmatrix} \begin{pmatrix} v_1 \\ v_2 \end{pmatrix} = \begin{pmatrix} 0 \\ 0 \end{pmatrix} \Leftrightarrow \begin{pmatrix} v_1 \\ v_2 \end{pmatrix} = k_2 \begin{pmatrix} 1 \\ 1 \end{pmatrix}$

Fundamentalmatris är alltså

$$\phi = \begin{pmatrix} 2e^{2t} & e^{2t} \\ 3e^{2t} & e^{2t} \end{pmatrix} \quad \text{och inversen: } \phi^{-1} = \frac{1}{-e^{3t}} \begin{pmatrix} e^{2t} & -e^{2t} \\ -3e^{2t} & 2e^{2t} \end{pmatrix} = \begin{pmatrix} -e^{-t} & e^{-t} \\ 3e^{-2t} & -2e^{-2t} \end{pmatrix}$$

5. forts
all. lösen

III (Variation av parameteransats)

5,

Ansatsen $\begin{pmatrix} x \\ y \end{pmatrix} = \phi \begin{pmatrix} A(t) \\ B(t) \end{pmatrix}$ i det givna systemet ger

Nullvektorerna på $A(t)$ och $B(t)$:

$$\begin{pmatrix} A' \\ B' \end{pmatrix} = \phi^{-1} \begin{pmatrix} -5 \\ -3t \end{pmatrix} = \begin{pmatrix} (5-3t)e^{-t} \\ (-5+6t)e^{-2t} \end{pmatrix},$$

varav $A = \int (5-3t)e^{-t} dt = -(5-3t)e^{-t} + \int (-3)e^{-t} dt =$
 $= -(3t-2)e^{-t} + C_1,$

och $B = \int (-5+6t)e^{-2t} dt = \frac{1}{2} \int (5-2t)e^{-2t} dt + \int \frac{2}{2} e^{-2t} dt =$
 $= (2-t)e^{-2t} + C_2$

En partikulär lösning är alltså

$$\begin{pmatrix} x \\ y \end{pmatrix} = \phi \begin{pmatrix} (3t-2)e^{-t} \\ (6-3t)e^{-2t} \end{pmatrix} = \begin{pmatrix} 2(3t-2) + (6-3t) \\ 3(3t-2) + (6-3t) \end{pmatrix} = \begin{pmatrix} 3t+2 \\ 6t \end{pmatrix}$$

Observera man att begynnelsevärdena $x(0)=2$, $y(0)=0$ är uppfyllda, så har man svaret: $x(t)=3t+2$, $y(t)=6t$

6. a. Begynnelsevärdesproblem - Lapacetransformering är naturlig.

Vi har $y'' \xrightarrow{\mathcal{L}} s^2 Y(s) - \underbrace{sy'(0)}_{=0} - \underbrace{y(0)}_{=0} = s^2 Y(s)$

$\delta(t-a) \xrightarrow{\mathcal{L}} e^{-as} \quad (a > 0)$

alltså

$$y'' + y = 5 \sum_{n=1}^{1000} \delta(t - 2\pi n) \xrightarrow{\mathcal{L}} (s^2 + 1)Y(s) = 5 \sum_{n=1}^{1000} e^{-2\pi n s}$$

$$\Rightarrow Y(s) = \sum_{n=1}^{1000} \frac{5}{s^2 + 1} e^{-2\pi n s}$$

Återtransformering: $\frac{1}{s^2 + 1} \xrightarrow{\mathcal{L}^{-1}} \sin t$

$$\frac{e^{-2\pi n s}}{s^2 + 1} \xrightarrow{\mathcal{L}^{-1}} \sin(t - 2\pi n) = \sin t \cdot \cos(2\pi n) - \cos t \cdot \sin(2\pi n) = \sin t$$

Alltså svaret: $y(t) = 5 \sin t \cdot \sum_{n=1}^{1000} \sin(t - 2\pi n)$

6
forts

b. Eftersom $u(t - 2\pi m) = \begin{cases} 1 & t > 2\pi m \\ 0 & t < 2\pi m \end{cases}$ så gäller för 6.

$0 < t < 2\pi$ all $\sum_{m=1}^{1000} u(t - 2\pi m) = 0$

$2\pi < t < 4\pi$ all $\sum_{m=1}^{1000} u(t - 2\pi m) = u(t - 2\pi) = 1$

$4\pi < t < 6\pi$ all $\sum_{m=1}^{1000} u(t - 2\pi m) = u(t - 2\pi) + u(t - 4\pi) = 2$

Svar: 0, 5 smt resp 10 smt

c. $2\pi N < t < 2\pi(N+1) \Rightarrow 2\pi(N-m) < t - 2\pi m < 2\pi(N-m+1) \Rightarrow$

$\Rightarrow u(t - 2\pi m) = \begin{cases} 1 & \text{om } m \leq N \\ 0 & \text{om } m \geq N+1 \end{cases} \Rightarrow \sum_{m=1}^{1000} u(t - 2\pi m) = \sum_{m=1}^N 1 = N$

\Rightarrow detta t-intervall är alltså gyllt = 5N smt

Max-amplituden i detta intervall är därför 5N (i mm). Om N = 1000 är den 5m - då här bron redan ha skakad sönder.

Svar: gyllt = 5N smt. Bron är inte hållt.

6+

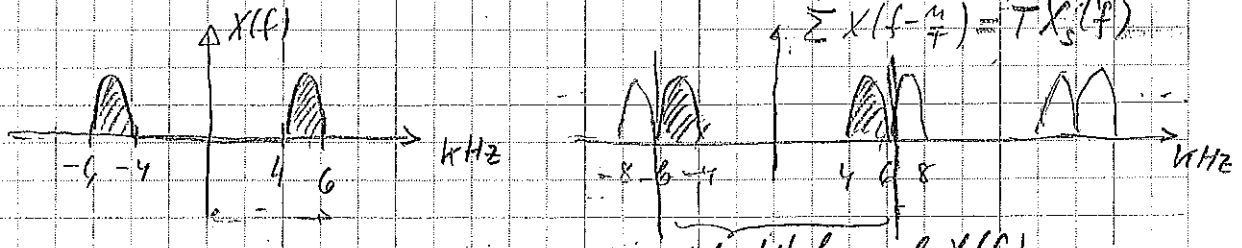
Vi har följande:

Om $x(t) \rightarrow X(f)$ och $x(t)$ samplas med
 sampelavståndet T så gäller för sampel funktions $x_s(t)$

$$x_s(t) = \sum_{m=-\infty}^{\infty} x(mT) \delta(t - mT) \xrightarrow{FT} \frac{1}{T} \sum_{m=-\infty}^{\infty} X(f - \frac{m}{T})$$

detta sampel funktions transform $\frac{1}{T} \cdot (\frac{1}{T}$ -periodiska
 förhållningen av $X(f)$)

a.] Om $X(f)$ har bandbredden B och T väljs så att $\frac{1}{T} = 2B$
 $\sum X(f - \frac{m}{T}) = T X_s(f)$



identiskt med $X(f)$
 i detta intervall
 så kommer $X(f)$ och $X_s(f)$ att vara identiska i
 intervall $-B < f < B$, dvs.

$$X(f) = X_s(f) \cdot \text{rect} \frac{f}{2B}$$

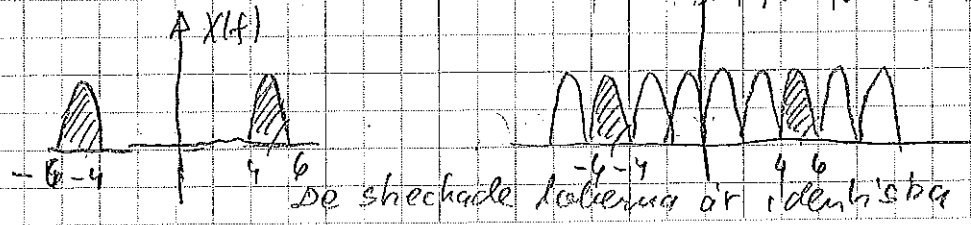
6+
forts

Återbansformering ger

$$\begin{aligned}
 x(t) &= X_s(t) * \underbrace{T}_{=1} \text{sinc } 2Bt = \\
 &= \sum x(mt) \delta(t-mT) * \text{sinc } 2Bt = \\
 &= \sum x(mt) \text{sinc } 2B(t-mT) = [B=16] \\
 &= \sum x(mt) \text{sinc } 12(t-mT)
 \end{aligned}$$

Svar: a) $g(t) = \text{sinc } 12t$ (t mäts i millisek.)

b] Om spektrel $\neq 0$ bara i frekvensintervallet $4-6$ kHz och signalen samplas med samplingshastighet $T = 4$ kHz den samplade signalens FT all överensstamma med motsvarande X_s i intervallen $4 \leq |f| \leq 6$:



Alltså är $X(f) = X_s(f) \cdot T \cdot H(f)$, $T = \frac{1}{4}$
 där $H(f) = \begin{cases} 1 & 4 \leq |f| \leq 6 \\ 0 & \text{f.ö.} \end{cases} = \text{rect } \frac{f}{12} - \text{rect } \frac{f}{8}$

Återbansformering ger

$$\begin{aligned}
 x(t) &= \sum_{m=-\infty}^{\infty} x(mt) \delta(t-mT) * T h(t) = \\
 &= \sum_{m=-\infty}^{\infty} x(mt) \underbrace{T h(t-mT)}_{g(t-mT)}
 \end{aligned}$$

$g(t-mT)$ ← g är den sökta funktionen.

Vi har all $h(t) = 12 \text{sinc } 12t - 8 \text{sinc } 8t$
 och $g(t) = \frac{1}{4} h(t) = 3 \text{sinc } 12t - 2 \text{sinc } 8t$

Svar b: $g(t) = 3 \text{sinc } 12t - 2 \text{sinc } 8t$, (t i millisek.)