

Tentamen SSY043
Signaler och System, Z2

Lösningsförslag

5 juni 2024 kl. 08:30-12.30

1. (a) (i) Grundvinkelfrekvens $\omega_o = \frac{2\pi}{T} = \frac{2\pi}{10} = \frac{\pi}{5}$ [rad/s]
 (ii) $x(t)$ en jämn signal $\Rightarrow b_n = 0$ ($\sin(\cdot)$ är en udda signal)
 (iii) Signalens medelvärde:
 $a_0 = \frac{1}{T} \int_0^T x(t) dt = \{T = 10\} = \frac{1}{10} \cdot 2 \cdot \frac{5 \cdot 8}{2} = 4$
 (iv) a_n kan beräknas eller tas från Beta-tabellen
 $a_n = \frac{32}{\pi^2} \cdot \frac{1}{n^2}$ för $n = 1, 3, 5, 7, \dots$ övriga $a_n = 0$.

(b) Låt (N, n, k heltal)

$$x_1[n] = \cos\left(\frac{4\pi}{9}n\right) \quad \text{med} \quad \Omega_1 = \frac{4\pi}{9}$$

$$x_2[n] = \cos\left(\frac{3\pi}{4}n\right) \quad \text{med} \quad \Omega_2 = \frac{3\pi}{4}$$

$$x_1[n + N_1] = \cos\left(\frac{4\pi}{9}(n + N_1)\right) = \cos\left(\frac{4\pi}{9}n + \frac{4\pi}{9}N_1\right)$$

$$x_2[n + N_2] = \cos\left(\frac{3\pi}{4}(n + N_2)\right) = \cos\left(\frac{3\pi}{4}n + \frac{3\pi}{4}N_2\right)$$

Signalerna $x_1[n]$ och $x_2[n]$ periodiska om

$$\begin{aligned} \frac{4\pi}{9}N_1 &= k_1 \cdot 2\pi & \frac{3\pi}{4}N_2 &= k_2 \cdot 2\pi \\ N_1 &= \frac{k_1 2\pi \cdot 9}{4\pi} = \frac{9}{2}k_1 & N_2 &= \frac{k_2 2\pi \cdot 4}{3\pi} = \frac{8}{3}k_2 \end{aligned}$$

De båda signalerna fundamentala perioder fås för $k_1 = 2$ och $k_2 = 3$. Alltså $N_1 = 9$ och $N_2 = 8$.

Gemensam fundamental period är $N = N_1 \cdot N_2 = 9 \cdot 8 = 72$ ¹

¹ $x_1[n]$ hinner med 8 perioder och $x_2[n]$ 9 perioder inom $[n, n + N]$.

2.

$$x[n] = (-0.6)^n u[n]$$

$$y[n] = 2(0.2^n - (-0.6)^n)u[n] \quad z\text{-transformera}$$

$$X(z) = \frac{1}{1 + 0.6z^{-1}}$$

$$\begin{aligned} Y(z) &= \frac{2}{1 - 0.2z^{-1}} - \frac{2}{1 + 0.6z^{-1}} = \\ &= \frac{2(1 + 0.6z^{-1} - 1 + 0.2z^{-1})}{(1 - 0.2z^{-1})(1 + 0.6z^{-1})} = \frac{2 \cdot 0.8z^{-1}}{(1 - 0.2z^{-1})(1 + 0.6z^{-1})} \end{aligned}$$

$$H(z) = \frac{Y(z)}{X(z)} = \frac{1.6z^{-1}(1 + 0.6z^{-1})}{(1 - 0.2z^{-1})(1 + 0.6z^{-1})} = \frac{1.6z^{-1}}{1 - 0.2z^{-1}}$$

$$H(z) = \frac{1.6}{z - 0.2}$$

Vidare

$$Y(z)(1 - 0.2z^{-1}) = X(z)1.6z^{-1}$$

Invers z -transform ger differensekvation

$$y[n] - 0.2y[n-1] = 1.6x[n-1]$$

3. Stegsvär $y(t) = 0.1(2 - e^{-5t}(2 \cos(10t) + \sin(10t)))u(t)$.

Laplacetransformera !

$$\begin{aligned} Y(s) &= 0.1 \left(\frac{2}{s} - \frac{2(s+5)}{(s+5)^2 + 10^2} - \frac{10}{(s+5)^2 + 10^2} \right) = \\ &= \frac{1}{10} \left(\frac{2}{s} - \frac{2s+10+10}{(s+5)^2 + 10^2} \right) = \\ &= \frac{1}{10} \left(\frac{2}{s} - \frac{2(s+10)}{(s+5)^2 + 10^2} \right) = \\ &= \frac{2}{10} \left(\frac{(s+5)^2 + 10^2 - s^2 - 10s}{s[(s+5)^2 + 10^2]} \right) = \\ &= \frac{2}{10} \left(\frac{125}{s[(s+5)^2 + 10^2]} \right) = \frac{1}{s} \cdot \left(\frac{25}{(s+5)^2 + 10^2} \right) \end{aligned}$$

Insignal $x(t) = u(t) \leftrightarrow X(s) = \frac{1}{s}$. Sambandet $Y(s) = X(s)H(s)$ ger

$$H(s) = \frac{25}{(s+5)^2 + 10^2} = \frac{25}{s^2 + 10s + 125}$$

Impulssvar $h(t) = \mathcal{L}^{-1}\{H(s)\}$ vilket ger

$$h(t) = \mathcal{L}^{-1} \left\{ 2.5 \cdot \frac{10}{(s+5)^2 + 10^2} \right\} = 2.5 e^{-5t} \sin(10t) u(t) \quad .$$

4. Antal sampel $N = 8$ och $x[n] = [1, 0, 1, 0, 1, 2, 1, 0]$.

$f_s = 200$ Hz och $f = 50$ Hz. Upplösning $\Delta f = \frac{f_s}{N} = \frac{200}{8} = 25$ Hz.

$f = 50$ Hz ger $k \cdot \Delta f = 2 \cdot 25 = 50$. Alltså är $k = 2$.

Beräkna $X[k]$ med $k = 2$ och $N = 8$ enligt

$$\begin{aligned} X[2] &= \sum_{n=0}^7 x[n] e^{-j \frac{2\pi}{8} 2n} = \sum_{n=0}^7 x[n] e^{-j \frac{\pi}{2} n} = \\ &= \sum_{n=0}^7 x[n] \left(\cos\left(\frac{\pi}{2} n\right) - j \sin\left(\frac{\pi}{2} n\right) \right) \end{aligned}$$

Beräkna varje term i summan där $\Omega = n \frac{\pi}{2}$

n	$x[n]$	Ω	$\cos(\Omega)$	$-j \sin(\Omega)$	Delsuma för varje n
0	1	0	1	0	1
1	0	-	-	-	0
2	1	π	-1	0	-1
3	0	-	-	-	0
4	1	2π	1	0	1
5	2	$5 \cdot \pi/2$	0	-j	-j2
6	1	$6 \cdot \pi/2$	-1	0	-1
7	0	-	-	-	0

Summering av alla värden i höger kolumn ger $X[2] = -j2$.

5. Systemets impulssvar $h(t) = B e^{-at} u(t)$.
Systemets överföringsfunktion är

$$H(s) = \mathcal{L}\{h(t)\} = \frac{B}{s+a} = \frac{\frac{B}{a}}{1 + \frac{s}{a}} .$$

Och systemets frekvenssvar

$$H(j\omega) = H(s)|_{s=j\omega} = \frac{\frac{B}{a}}{1 + \frac{j\omega}{a}}$$

Frekvenssvarets amplitudkaraktistik

$$|H(j\omega)| = \frac{|\frac{B}{a}|}{\sqrt{1 + (\frac{\omega}{a})^2}}$$

Stabilt system ger $a > 0$ (pol i VHP samt $h(t) \rightarrow 0$ då $t \rightarrow \infty$).
Vid låga frekvenser gäller

$$|H(j\omega)|_{\omega \rightarrow 0} = \frac{B}{a} = 10 , \quad \text{då är även } B > 0 .$$

Vid $\omega = \omega_1 = \sqrt{3} \cdot 100$ rad/s har amplitudförstärkningen halverats

$$|H(j\omega)|_{\omega=\omega_1} = \frac{\frac{B}{a}}{\sqrt{1 + (\frac{\omega_1}{a})^2}} = \frac{1}{2} \cdot \frac{B}{a}$$

Då måste $\sqrt{1 + (\frac{\omega_1}{a})^2} = 2$ och $(\frac{\omega_1}{a})^2 = 3$.

Vi får $a = \frac{\omega_1}{\sqrt{3}} = \frac{\sqrt{3} \cdot 100}{\sqrt{3}} = 100$.

Vidare är $\frac{B}{a} = 10$ som ger $B = 10 \cdot a = 1000$.