

Semetrální zkouška ISS – 1. opravný termín, 28.1.2009, skupina A

Login:

Podpis:

Příklad 1 Spektrální funkce signálů $x_1(t)$ a $x_2(t)$ jsou:

$$X_1(j\omega) = \begin{cases} 2 & \text{pro } -1 \leq \omega \leq 1 \\ 0 & \text{jinde} \end{cases} \quad X_2(j\omega) = \begin{cases} 4 & \text{pro } -3 \leq \omega \leq -2.5 \\ 4 & \text{pro } 2.5 \leq \omega \leq 3 \\ 0 & \text{jinde} \end{cases}$$

Určete spektrální funkci $Y(j\omega)$ signálu $y(t)$, který je konvolucí: $y(t) = x_1(t) \star x_2(t)$.

| | | | | | | |
|---|--|---|--|---|--|---|
| A | | B | | C | | D |
| $\begin{cases} 8 & \text{pro } -1 \leq \omega \leq 1 \\ 0 & \text{jinde} \end{cases}$ | | $\begin{cases} 8 & \text{pro } -2 \leq \omega \leq 2 \\ 0 & \text{jinde} \end{cases}$ | | 0 | | $\begin{cases} 8(\omega + 2) & \text{pro } -2 \leq \omega \leq -1 \\ 8 & \text{pro } -1 \leq \omega \leq 1 \\ 8(2 - \omega) & \text{pro } 1 \leq \omega \leq 2 \\ 0 & \text{jinde} \end{cases}$ |

Příklad 2 Vzorkovací frekvence je $F_s = 44100$ Hz. Výsledkem vzorkování a ideální rekonstrukce harmonického signálu $x(t)$ o frekvenci $f = 13000$ Hz (bez použití antialiasingového filtru) je:

| | | | | | | |
|-------------------------------|--|-------------------------------|--|--------------------------------|--|------|
| A | | B | | C | | D |
| signál s frekvencí 3000 Hz | | signál s frekvencí 8000 Hz | | signál s frekvencí 13000 Hz | | nula |

Příklad 3 Vypočítejte lineární konvoluci dvou posloupností o délce 3:

$$x_1[n] = [3 \ 4 \ -1] \quad \text{a} \quad x_2[n] = [1 \ 1 \ -1]$$

| | | | | | | |
|------------------------|--|------------------------|--|-------------------------|--|-------------------------|
| A | | B | | C | | D |
| [3 7 0 -5 1] | | [3 7 6 3 -1] | | [3 1 -8 -3 1] | | [3 1 -2 5 -1] |

Příklad 4 DFŘ reálného periodického signálu $\tilde{x}[n]$ s periodou 16 má v intervalu $k = 0 \dots 15$ pouze dva nenulové koeficienty: $\tilde{X}[0] = j$, $\tilde{X}[2] = -j$. Určete signál $\tilde{x}[n]$.

| | | | | | | |
|---|--|---|--|--------------------|--|------------------------|
| A | | B | | C | | D |
| $\tilde{x}[n] = \frac{1}{8} \cos\left(\frac{4\pi n}{16} + \frac{\pi}{2}\right)$ | | $\tilde{x}[n] = \frac{1}{8} \cos\left(\frac{2\pi n}{16} + \frac{\pi}{2}\right)$ | | signál není reálný | | signál není periodický |

Příklad 5 Koeficient $X[2]$ diskretní Fourierovy transformace signálu $x[n]$ o délce 8 má hodnotu $X[2] = 4j$. Určete, jakou bude mít hodnotu koeficient $Y[6]$ pro signál $y[n]$, který je kruhově posunutým signálem $x[n]$: $y[n] = R_8[n]x[\text{mod}_8(n - 1)]$

| | | | | | | |
|-----------------------|--|------------|--|-----------------------|--|----------------------|
| A | | B | | C | | D |
| $Y[6] = 2.82 + j2.82$ | | $Y[6] = 4$ | | $Y[6] = 2.82 - j2.82$ | | $Y[6]$ se nedá určit |

Příklad 6 Při průchodu komplexní exponenciály $A_1 e^{j\omega_1 t + \phi_1}$ LTI systémem, který má na frekvenci ω_1 hodnotu komplexní kmitočtové charakteristiky $H(j\omega_1) = \frac{1}{\sqrt{2}} + j\frac{1}{\sqrt{2}}$

| | | | |
|--|---|----------------------------------|---|
| A | B | C | D |
| se změná kruhová frekvence ω_1 exponenciály | se vynásobí počáteční fáze ϕ_1 dvakrát | se zvětší amplituda na $2A_1$ | se změná počáteční fáze na $\phi_1 + \frac{\pi}{4}$ |

Příklad 7 Číslicový filtr s přenosovou funkcí: $H(z) = 1 + 0.4z^{-1} + 0.25z^{-2}$ je

| | | | |
|----------|------------|-------------------|--------------------|
| A | B | C | D |
| stabilní | nestabilní | na mezi stability | nedá se rozhodnout |

Příklad 8 Funkce:

```
double ahoj(double x) {
    y = 2 * x;
    return y;
}
```

implementuje:

| | | | |
|-----------|-----------------------|---------------------------|----------------------------|
| A | B | C | D |
| zesilovač | nerekurzivní filtr | čistě rekurzivní filtr | obecně rekurzivní filtr |

Příklad 9 Pásmová propust druhého řádu zpracovávající signály se vzorkovací frekvencí $F_s = 16000 \text{ Hz}$ má dva komplexně sdružené póly: $p_1 = \frac{0.99}{\sqrt{2}} + j\frac{0.99}{\sqrt{2}}, p_2 = \frac{0.99}{\sqrt{2}} - j\frac{0.99}{\sqrt{2}}$

Maximum modulové frekvenční charakteristiky tohoto filtru je na frekvenci:

| | | | |
|---------|---------|---------|---------|
| A | B | C | D |
| 1000 Hz | 2000 Hz | 3000 Hz | 4000 Hz |

Příklad 10 Funkce $F(x) = \begin{cases} 0 & \text{pro } x < -\pi \\ 0.5 + \frac{x}{2\pi} & \text{pro } -\pi \leq x \leq \pi \\ 1 & \text{pro } x > \pi \end{cases}$ může být distribuční funkce:

| | | | |
|-----|--|---|----|
| A | B | C | D |
| ANO | ANO pouze pro náhodné signály se spojitým časem | ANO pouze pro náhodné signály s diskretním časem | NE |

Příklad 11 Je-li hodnota bílého šumu pro čas t_1 rovna $x(t_1) = 5$, co bude platit pro $t_2 \neq t_1$?

$$x(t_2) < 5 \quad \Big| \quad x(t_2) = 5 \quad \Big| \quad x(t_2) > 5 \quad \Big| \quad \text{D}$$

A B C

Příklad 12 Hodnoty náhodného signálu v čase $t = 4$ v pěti realizacích byly:

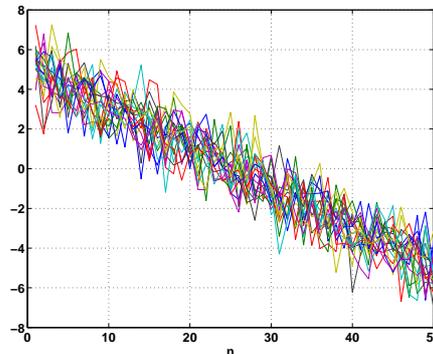
1.1909 1.1892 -0.0376 0.3273 0.1746

Suborový odhad střední hodnoty je:

$$0.32 \quad \Big| \quad 0.48 \quad \Big| \quad 0.51 \quad \Big| \quad 0.57$$

A B C D

Příklad 13 Na obrázku je zachyceno 10 realizací $\xi_\omega[n]$ náhodného procesu s diskretním časem. Jaký bude odhadnutý autokorelační koeficient $R(10, 40)$?



$$\text{komplexní} \quad \Big| \quad \text{reálný kladný} \quad \Big| \quad \text{reálný záporný} \quad \Big| \quad \text{nulový}$$

A B C D

Příklad 14 Pro $n = [0 \ 1 \ 2 \ 3]$ je dán náhodný signál s diskretním časem: $x[n] = [1 \ 0.5 \ -0.4 \ 0.2]$ Nevychýlený odhad jeho autokorelačních koeficientů $R[k]$ pro $k \in [0, 3]$ je:

$$\begin{array}{c|c} \text{A} & \text{B} \\ \hline [0.3625 \quad 0.0550 \quad -0.0750 \quad 0.0500] & [0.3625 \quad 0.0733 \quad -0.1500 \quad 0.2000] \\ \hline \text{C} & \text{D} \\ [0.3625 \quad -0.0550 \quad 0.0750 \quad 0.0500] & [0.3625 \quad -0.0733 \quad 0.1500 \quad 0.2000] \end{array}$$

Příklad 15 Střední výkon náhodného signálu se střední hodnotou 0 a s rovnoměrným rozložením hustoty pravděpodobnosti je $P_s = 5$. Určete minimální hodnotu signálu.

$$x_{min} = -7.74 \quad \Big| \quad x_{min} = -5 \quad \Big| \quad x_{min} = -3.87 \quad \Big| \quad 0$$

A B C D

Příklad 16 Gaussovský bílý šum se střední hodnotou $\mu = 0$ a směrodatou odchylkou $\sigma = 8$ prochází systémem s přenosovou funkcí $H(z) = 1 + 0.5z^{-1}$. Výstupní signál:

| | | | |
|-------------------|----------------|------------------------------------|--|
| A není náhodný | B je nulový | C má sousední vzorky korelované | D má konstantní spektrální hustotu výkonu pro všechny frekvence |
|-------------------|----------------|------------------------------------|--|

Příklad 17 Může distribuční funkce obsahovat Diracův impuls ?

| | | | |
|----------|---------|---|---|
| A ano | B ne | C pouze distribuční funkce bílého šumu | D pouze distribuční funkce diskrétních náhodných signálů |
|----------|---------|---|---|

Příklad 18 Zelení mužíci z Alfa Centauri mají k dispozici počítače s unobity, které mohou nabývat pouze jednoho stavu (nikoliv dvou jako bity). O kolik se zlepší poměr signálu k šumu, pokud zvýšíme počet unobitů alfacentaurského kvantizéru o jeden unobit ?

| | | | |
|-------------|----------------|----------------|--|
| A o 6 dB | B o 8.52 dB | C o 9.54 dB | D na Alfacentaurském počítači nepůjde nic počítat |
|-------------|----------------|----------------|--|

Příklad 19 Obrázek o rozměrech 256×256 pixelů $x[k, l]$ má jediný pixel $x[127, 127] = 1$, všechny ostatní jsou nulové (malá bílá tečka uprostřed černého obrázku). Modul jeho dvourozměrné diskrétní Fourierovy transformace (2D-DFT) je:

| | | | |
|--|--|---|--|
| A $ X[m, n] = 0$ pro všechna m, n | B $ X[m, n] = 1$ pro všechna m, n | C $ X[0, 0] = 1$ $ X[m, n] = 0$ jinde | D $ X[0, 0] = \frac{1}{2}$ $ X[127, 127] = \frac{1}{2}$ $ X[m, n] = 0$ jinde |
|--|--|---|--|

Příklad 20 Z obrázku $x[k, l]$ o rozměrech 256×256 pixelů byly získány filtrováním pomocí masky 3×3 svislé hrany. Určete, jaká byla použita maska.

| | | | |
|--|--|---|---|
| A $\begin{bmatrix} 1 & 0 & 1 \\ 0 & 1 & 0 \\ 1 & 0 & 1 \end{bmatrix}$ | B $\begin{bmatrix} 0 & 0 & 0 \\ 0 & 1 & 0 \\ 0 & 0 & 0 \end{bmatrix}$ | C $\begin{bmatrix} 1 & 2 & 1 \\ 0 & 0 & 0 \\ -1 & -2 & -1 \end{bmatrix}$ | D $\begin{bmatrix} 1 & 0 & -1 \\ 2 & 0 & -2 \\ 1 & 0 & -1 \end{bmatrix}$ |
|--|--|---|---|