

Semetrální zkouška ISS – 1. opravný termín, 25.1.2008, skupina A

Login:

Podpis:

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

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

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

Příklad 2 Vzorkovací frekvence je $F_s = 16000$ 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:

$$x_1[n] = [3 \ 4 \ -1] \quad \text{a} \quad x_2[n] = [1 \ 1 \ 2]$$

A		B		C		D
[10 5 9]		[3 7 9 7 -2]		[-2 3 7 9 7]		[18 3 15]

Příklad 4 DFŘ reálného periodického signálu $\tilde{x}[n]$ s periodou 16 má v intervalu $k = 0 \dots 15$ pouze dva nenulové koeficienty: $\tilde{X}[2] = j$, $\tilde{X}[14] = -j$. 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 $Y[1]$ pro signál $y[n]$, který je kruhově posunutým signálem $x[n]$: $y[n] = R_8 x[\text{mod}_8(n - 1)]$

A		B		C		D
$Y[1] = 2.82 + j2.82$		$Y[1] = 4$		$Y[1] = 2.82 - j2.82$		$Y[1]$ 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 $H(j\omega_1) = j$

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

Příklad 7 Číslicový filtr s přenosovou funkcí: $H(z) = 1 + 14z^{-1} + 0.25z^{-2}$ je

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

Příklad 8 Funkce:

```
double ahoj(double x) {
    static double fff,ggg; double y;
    y = x - 1.5 * ggg - 0.5 * fff;
    ggg = x;
    fff = y;
    return y;
}
```

implementuje:

A	B	C	D
drát (pouze kopíruje vstupní vzorky na výstup)	nerekurzivní filtr	čistě rekurzivní filtr	obecně rekurzivní filtr

Příklad 9 Pásmová propust druhého řádu zpracovávající signály se vzorkovací frekvencí $F_s = 16000$ Hz má dva komplexně sdružené póly: $p_1 = j0.9$, $p_2 = -0.9j$

Maximum modulové frekvenční charakteristiky tohoto filtru je na frekvenci:

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

Příklad 10 Funkce $F(x, t) = \begin{cases} \frac{1}{2}(1 + \cos(\pi x)) & \text{pro } -1 \leq x \leq 1 \\ 0 & \text{jinde} \end{cases}$ 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 pro hodnota distribuční funkce stacionárního náhodného signálu pro x_1 a čas t_1 rovna $F(x_1, t_1) = 0.45$, pak pro $x_2 > x_1$ a $t_2 < t_1$ bude platit:

$$F(x_2, t_2) < 0.45 \quad \left| \quad F(x_2, t_2) \geq 0.45 \quad \left| \quad F(x_2, t_2) = (0.45)^2 \quad \left| \quad \text{zadání je nesmysl}$$

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

3.3818 3.3783 0.9247 1.6546 1.3493

Suborový odhad střední hodnoty je:

$$\begin{array}{c|c|c|c} \text{A} & \text{B} & \text{C} & \text{D} \\ \hline 1.13 & 1.57 & 2.13 & 2.57 \end{array}$$

Příklad 13 Ve 4 realizacích $\xi_\omega[n]$ náhodného procesu s diskretním časem byly pro $n = 0 \dots 7$ získány následující hodnoty vzorků (každý řádek je jedna realizace):

0.5218	1.4983	0.5218	-1.3234	-0.4191	0.1455	-0.7147	0.2920
-1.3522	0.2132	-1.3522	1.3869	0.7516	0.7200	-0.2044	0.4028
0.9091	-1.2484	0.9091	1.2478	0.3060	-0.7393	1.1204	0.0402
0.6980	-0.2333	0.5000	-1.2838	0.1602	-0.6240	1.0739	-0.4927

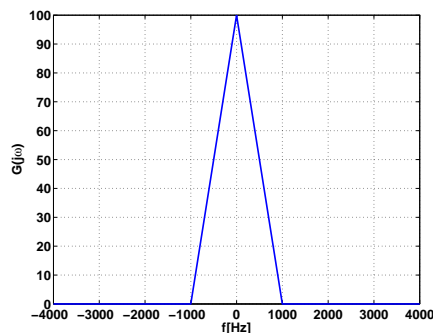
Jaký bude odhadnutý autokorelační koeficient $R(0, 2)$:

$$\begin{array}{c|c|c|c} \text{A} & \text{B} & \text{C} & \text{D} \\ \hline \text{komplexní} & \text{reálný kladný} & \text{reálný záporný} & \text{nulový} \end{array}$$

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

$$\begin{array}{c|c|c|c} \text{A} & \text{B} & \text{C} & \text{D} \\ \hline [1 \ 0.25 \ 0 \ -0.25] & [1 \ -0.25 \ 0 \ 0.25] & [1 \ 0.33 \ 0 \ -1] & [1 \ -0.33 \ 0 \ -1] \end{array}$$

Příklad 15 Na obrázku je spektrální hustota výkonu signálu se spojitým časem. Určete jeho celkový střední výkon.



$$\begin{array}{c|c|c|c} \text{A} & \text{B} & \text{C} & \text{D} \\ \hline 1000 & 50000 & 100000 & 200000 \end{array}$$

Příklad 16 Gaussovský bílý šum se střední hodnotou $\mu = 1$ a směrodatou odchylkou $\sigma = 8$ prochází systémem s přenosovou funkcí $H(z) = 14$. Výstupní signál:

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

Příklad 17 Stacionární náhodný signál má funkci hustoty rozdělení pravděpodobnosti:

$p(x) = \begin{cases} \frac{1}{20} & \text{pro } 50 \leq x \leq 150 \\ 0 & \text{jinde} \end{cases}$, má tedy stejnosměrnou složku 100. Určete jeho střední výkon.

A $P = 100$	B $P = 10833$	C $P = 9167$	D funkce hustoty rozdělení pravděpodobnosti není správně zadána
----------------	------------------	-----------------	--

Příklad 18 Zelení mužičci z Alfa Centauri mají k dispozici počítače s tribity, které mohou nabývat 3 různých stavů (nikoliv dvou jako bity). O kolik se zlepšil poměr signálu k šumu, pokud zvýšíme počet tribitů alfacentaurského kvantizéru o jeden tribit ?

A o 6 dB	B o 8.52 dB	C o 9.54 dB	D zhorší se o 1.23 dB
-------------	----------------	----------------	--------------------------

Příklad 19 Obrázek o rozměrech 256×256 pixelů $x[k, l]$ má jediný pixel $x[0, 1] = 1$, všechny ostatní jsou nulové (malá bílá tečka v levém horním rohu). 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[255, 255] = \frac{1}{2}$ $ X[m, n] = 0$ jinde
--	--	---	--

Příklad 20 Z obrázku $x[k, l]$ o rozměrech 256×256 pixelů byl získán filtrováním pomocí masky 3×3 naprosto stejný obrázek. 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 $\begin{bmatrix} 1 & 1 & 1 \\ 1 & 1 & 1 \\ 1 & 1 & 1 \end{bmatrix}$
--	--	---	--