

# Semestrální zkouška ISS – 1. opravný termín, 25.1.2008, skupina B

Login: .....

Podpis: .....

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

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

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

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 13000 Hz	signál s frekvencí 8000 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
[ 3   7   9   7   -2 ]	[ -2   3   7   9   7 ]	[ 10   5   9 ]	[ 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
signál není reálný	signál není periodický	$\tilde{x}[n] = \frac{1}{8} \cos\left(\frac{4\pi n}{16} + \frac{\pi}{2}\right)$	$\tilde{x}[n] = \frac{1}{8} \cos\left(\frac{2\pi n}{16} + \frac{\pi}{2}\right)$

**Příklad 5** Koeficient  $X[2]$  diskrétní Fourierovy transformace signálu  $x[n]$  o délce 8 má hodnotu  $X[2] = 4j$ . Určete, jakou bude mít hodnotu koeficient  $Y[3]$  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
$Y[3] = 2.82 + j2.82$	$Y[3] = 4$	$Y[3] = 2.82 - j2.82$	$Y[3]$ se nedá určit

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

A se změní kruhová frekvence $\omega_1$ exponenciály	B se vynásobí počáteční fáze $\phi_1$ dvakrát	C se zvětší amplituda na $2A_1$	D se změní počáteční fáze na $\phi_1 + \frac{\pi}{2}$
---------------------------------------------------------------	--------------------------------------------------------	---------------------------------------	----------------------------------------------------------------

---

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

A stabilní	B nestabilní	C na mezi stability	D 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 drát (pouze kopíruje vstupní vzorky na výstup)	B nerekurzivní filtr	C čistě rekurzivní filtr	D obecně rekurzivní filtr
-----------------------------------------------------------	----------------------------	--------------------------------	---------------------------------

---

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

Maximum modulové frekvenční charakteristiky tohoto filtru je na frekvenci:

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

---

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

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

**Příklad 11** Je-li 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:

A	B	C	D
$F(x_2, t_2) = (0.45)^2$	$F(x_2, t_2) < 0.45$	$F(x_2, t_2) \geq 0.45$	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:

A	B	C	D
2.13	2.57	1.13	1.57

---

**Příklad 13** Ve 4 realizacích  $\xi_\omega[n]$  náhodného procesu s diskrétním 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  $R(0, 2)$ :

A	B	C	D
reálný kladný	reálný záporný	nulový	komplexní

---

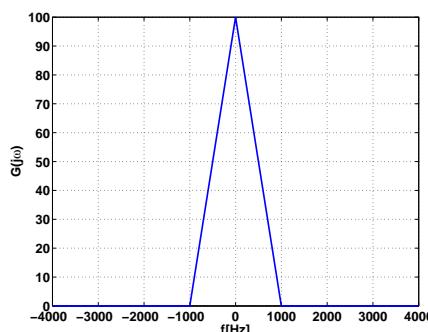
**Příklad 14** Pro  $n = [0 \ 1 \ 2 \ 3]$  je dán náhodný signál s diskrétním časem:  $x[n] = [-1 \ 1 \ 1 \ 1]$

Vychýlený odhad jeho autokorelačních koeficientů  $R[k]$  pro  $k \in [0, 3]$  je:

A	B	C	D
$[1 \ 0.25 \ 0 \ -0.25]$	$[1 \ -0.25 \ 0 \ 0.25]$	$[1 \ 0.33 \ 0 \ -1]$	$[1 \ -0.33 \ 0 \ -1]$

---

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



A	B	C	D
1000	50000	100000	200000

**Příklad 16** Gaussovský bílý šum se střední hodnotou  $\mu = 4$  a směrodatou odchylkou  $\sigma = 6$  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:

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

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

---

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

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

---

**Příklad 19** Obrázek o rozměrech  $256 \times 256$  pixelů  $x[k, l]$  má jediný pixel  $x[1, 0] = 1$ , 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  $256 \times 256$  pixelů byl získán filtrováním pomocí masky  $3 \times 3$  naprostě stejný obrázek. Určete, jaká byla použita maska.

$$\begin{bmatrix} 1 & 0 & 1 \\ 0 & 1 & 0 \\ 1 & 0 & 1 \end{bmatrix} \quad \begin{bmatrix} 0 & 0 & 0 \\ 0 & 1 & 0 \\ 0 & 0 & 0 \end{bmatrix} \quad \begin{bmatrix} 1 & 1 & 1 \\ 1 & 1 & 1 \\ 1 & 1 & 1 \end{bmatrix} \quad \begin{bmatrix} 1 & 2 & 1 \\ 0 & 0 & 0 \\ -1 & -2 & -1 \end{bmatrix}$$