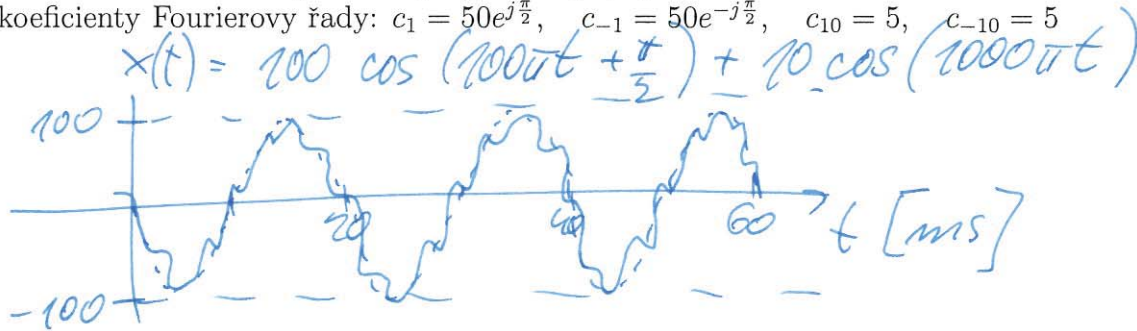


Semestrální zkouška ISS, 1. opravný termín, 24.1.2017, skupina C

Login: Příjmení a jméno: Podpis:
(čitelně!)

Příklad 1 Nakreslete periodický signál se spojitým časem se základní kruhovou frekvencí $\omega_1 = 100\pi$ rad/s a koeficienty Fourierovy řady: $c_1 = 50e^{j\frac{\pi}{2}}$, $c_{-1} = 50e^{-j\frac{\pi}{2}}$, $c_{10} = 5$, $c_{-10} = 5$



Viz A

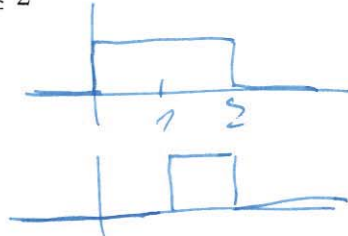
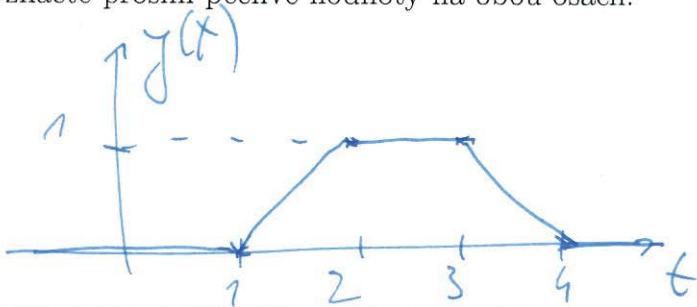
Příklad 2 Signál se spojitým časem je posunutý Diracův impuls $x(t) = \delta(t - 4)$. Nakreslete jeho spektrální funkci (průběh modulu i argumentu).

Viz A

Příklad 3 Nakreslete výsledek konvoluce dvou signálů se spojitým časem: $y(t) = x_1(t) \star x_2(t)$.

$$x_1(t) = \begin{cases} 1 & \text{pro } 0 \leq t \leq 2 \\ 0 & \text{jinde} \end{cases} \quad x_2(t) = \begin{cases} 1 & \text{pro } 1 \leq t \leq 2 \\ 0 & \text{jinde} \end{cases}$$

Označte prosím pečlivě hodnoty na obou osách.



Příklad 4 Hodnota spektrální funkce signálu $x(t)$ na kruhové frekvenci $\omega = 45\pi$ rad/s je $X(j45\pi) = 1+j$. Určete, jaká bude hodnota spektrální funkce $Y(j45\pi)$ pro signál vzniklý zpožděním: $y(t) = x(t - 0.5)$

Viz A

$$Y(j45\pi) = \dots\dots\dots$$

Příklad 5 Vzorkovací frekvence je $F_s = 16$ kHz. Vstupní signál je cosinusovka na frekvenci 1 kHz. Tento signál je ideálně vzorkován a ideálně rekonstruován. Není použit anti-aliasingový filtr. Určete typ (např. cosinusovka, pravoúhlý, stejnosměrný, ...) a frekvenci signálu na výstupu.

vzork. korel. splněn \Rightarrow ten samý signál
cosinusovka na 16 kHz

Příklad 6 Zakreslete do komplexní roviny nulové body a póly systému se spojitým časem s přenosovou funkcí $H(s) = \frac{s}{s+1}$.

viz A

Příklad 7 Systém se spojitým časem má stejnou přenosovou funkci, jako v příkladu 6, tedy $H(s) = \frac{s}{s+1}$. Určete hodnotu jeho kmitočtové charakteristiky $H(j\omega)$ na zadané kruhové frekvenci. Nezpomeňte na to, že se bude pravděpodobně jednat o komplexní číslo. Stačí počítat na jednu platnou cifru. Pokud vyjde jedna složka komplexního čísla podstatně menší než ta druhá, zanedbejte ji.

$$H(j0) = \frac{j0}{j0+1} = \frac{0}{1} = \underline{0}$$

Příklad 8 Do kvantizéru vstupují vzorky $x[n]$. Kvantizér se ale zasekl a pro všechny vstupní vzorky produkuje tu samou výstupní hodnotu: nulu. $x_q[n] = 0$. Určete poměr signálu k šumu (SNR) v deciBellech (dB) takového kvantizéru.

viz A

Příklad 9 Vypočtěte a do tabulky запиšte kruhovou konvoluci dvou signálů s diskrétním časem o délce $N = 4$:

n	0	1	2	3
$x_1[n]$	4	3	1	2
$x_2[n]$	-1	1	0	0
$x_1[n] \circledast x_2[n]$	-2	7	2	-1

Příklad 10 Dokažte, že Fourierova transformace s diskrétním časem (DTFT) je periodická s periodou 2π rad, tedy že $\tilde{X}(e^{j\omega}) = \tilde{X}(e^{j(\omega+k2\pi)})$, kde k je libovolné celé číslo.

viz A

Příklad 11 Diskrétní signál $x[n]$ má délku $N = 8$ vzorků. Hodnoty jsou následující:
 $x[n] = 2 \ 2 \ 3 \ 4 \ 5 \ 0 \ 0 \ 0$.

Vypočtěte zadaný koeficient jeho diskrétní Fourierovy transformace (DFT) $X[k]$.

viz A

$$X[4] = \underline{2 - 2 + 3 - 4 + 5 = 4}$$

Příklad 12 Diskrétní signál $x[n]$ má délku $N = 8$ vzorků. Hodnoty jsou následující:

$x[n] = 1 \ -1 \ 0 \ 0 \ 0 \ 0 \ 0 \ 0$. Známe hodnotu koeficientu jeho diskrétní Fourierovy transformace (DFT):
 $X[2] = 1 + j$. Určete hodnotu koeficientu DFT $Y[2]$ signálu $y[n]$, který je kruhově posunutou verzí signálu $x[n]$: $y[n] = 0 \ 0 \ 0 \ 0 \ 0 \ 1 \ -1 \ 0$.

průběh s $m=3$ viz A

$$Y[2] = (1+j) e^{j \frac{2\pi}{8} \cdot 3 \cdot 2} = (1+j) e^{j \frac{3\pi}{2}} = (1+j)(-j) = 1 - j$$

$$Y[2] = \underline{1 - j}$$

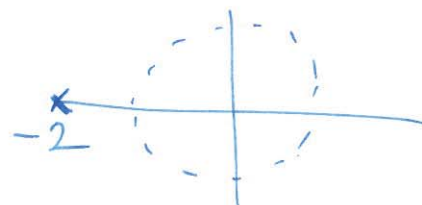
Příklad 13 Diskrétní signál $x[n]$ má délku N vzorků, N je sudé. Ukládáme pouze hodnoty $X[0] \dots X[\frac{N}{2}]$. Kolik na to potřebujeme proměnných typu float, když na uložení jednoho reálného čísla je potřeba jeden float a na uložení jednoho komplexního čísla dva floaty?

viz A

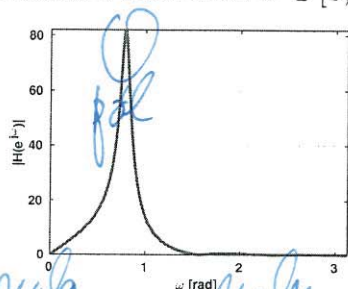
Příklad 14 Přenosová funkce číslicového filtru je $H(z) = \frac{1}{1+4z^{-1}+4z^{-2}}$. Určete, zda je filtr stabilní, a vysvětlete proč.

viz A

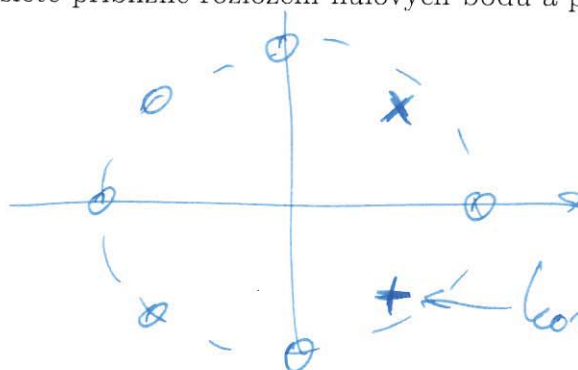
$\frac{z^2}{(z - (-2))(z - (-2))}$
 póly mimo jednotk. kružnici
 \Rightarrow nestabilní.



Příklad 15 Na obrázku je průběh modulu frekvenční charakteristiky číslicového filtru pro normované kruhové frekvence $\omega \in [0, \pi]$ rad. Nakreslete přibližné rozložení nulových bodů a pólů tohoto filtru.



nula
pól



+ ← komplex sdružený.

Příklad 16 V tabulce jsou hodnoty vzorku $n = 7$ náhodného signálu pro $\Omega = 10$ realizací:

ω	1	2	3	4	5	6	7	8	9	10
$\xi_\omega[7]$	67.1	-120.7	71.7	163.0	48.8	103.4	72.6	-30.3	29.3	-78.7

Proveďte souborový odhad funkce hustoty rozdělení pravděpodobnosti $p(x, 7)$ a nakreslete ji.

viz A

Příklad 17 Diskrétní signál $x[n]$ má délku $N = 8$ vzorků. Hodnoty jsou následující:

$x[n] = 1 \ 2 \ 3 \ 4 \ 5 \ 0 \ 0 \ 0$.

Proveďte nevychýlený odhad zadaného korelačního koeficientu $R[k]$.

viz A

$R[3] = \dots\dots\dots$

Příklad 18 Na $\Omega = 4000$ realizacích náhodného procesu byla naměřena tabulka (sdružený histogram) hodnot mezi časy n_1 a n_2 . Spočítejte korelační koeficient $R[n_1, n_2]$.
Pomůcka: Jako reprezentativní hodnoty x_1 a x_2 při numerickém výpočtu integrálu $R[n_1, n_2] = \int_{-\infty}^{+\infty} \int_{-\infty}^{+\infty} x_1 x_2 p(x_1, x_2, n_1, n_2) dx_1 dx_2$ použijte středy intervalů v tabulce.

intervaly x_1	intervaly x_2			
	$[-4, -2]$	$[-2, 0]$	$[0, 2]$	$[2, 4]$
$[2, 4]$	0	0	0	0
$[0, 2]$	0	1000	0	0
$[-2, 0]$	0	0	1000	0
$[-4, -2]$	0	0	0	2000

viz A

$R[n_1, n_2] = \dots\dots\dots$

Příklad 19 Jaké musí být vzorky náhodného signálu, abychom ho mohli považovat za bílý šum ?

viz A

Příklad 20 Spektrální hustota výkonu náhodného signálu má na normované kruhové frekvenci $\omega = 0.2\pi$ rad hodnotu $G_x(e^{j0.2\pi}) = 5$. Signál prochází číslicovým filtrem, který má na této frekvenci hodnotu frekvenční charakteristiky $H(e^{j0.2\pi}) = \sqrt{2}e^{j\frac{3\pi}{4}}$.
Určete spektrální hustotu výkonu výstupního signálu na téže frekvenci.

viz A

$G_y(e^{j0.2\pi}) = \underline{10}$