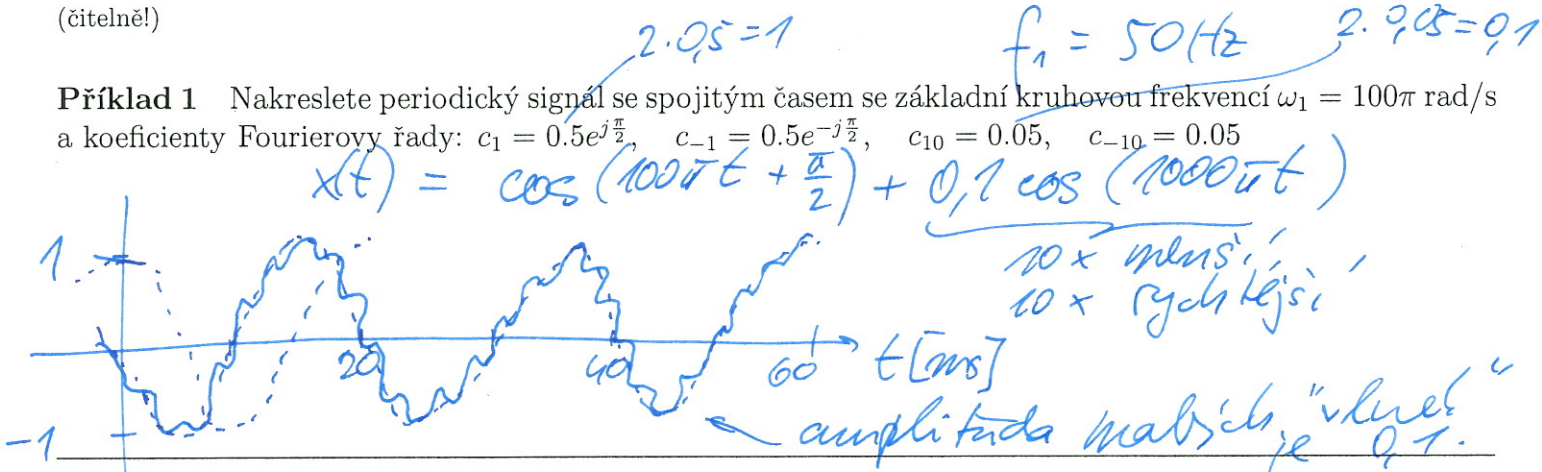


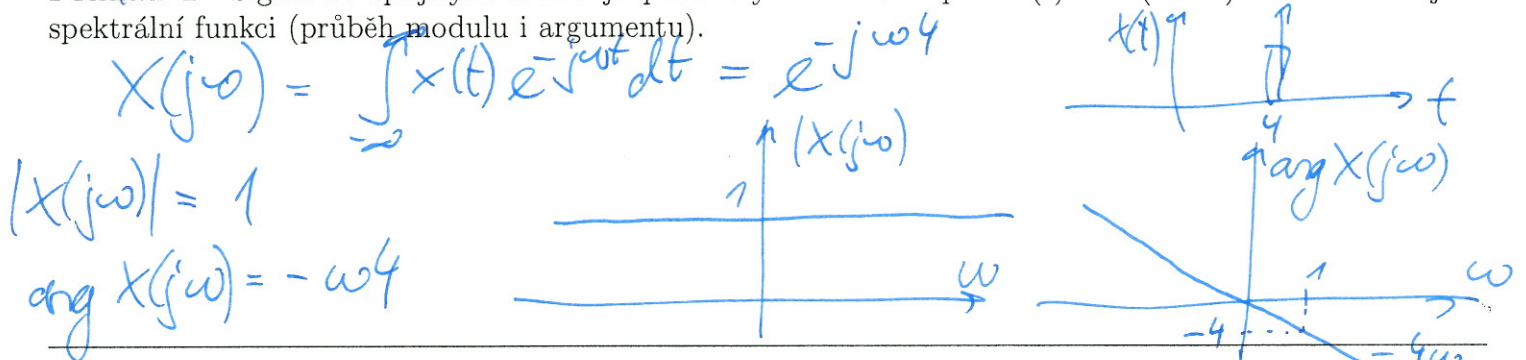
Semestrální zkouška ISS, 1. opravný termín, 24.1.2017, skupina A

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: $c_1 = 0.5e^{j\frac{\pi}{2}}$, $c_{-1} = 0.5e^{-j\frac{\pi}{2}}$, $c_{10} = 0.05$, $c_{-10} = 0.05$



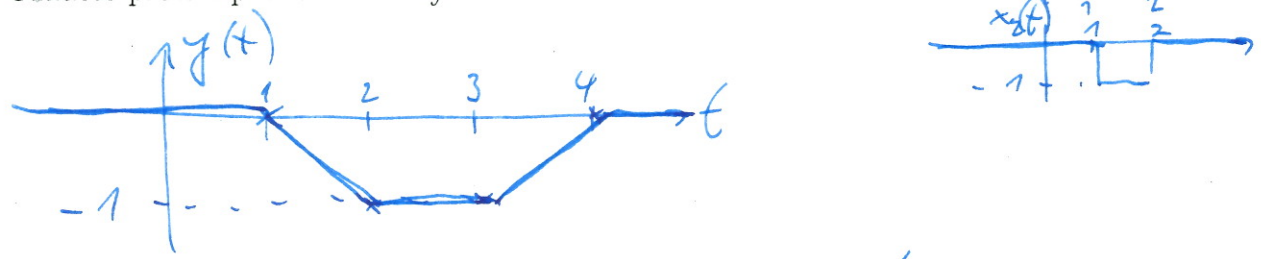
Příklad 2 Signál se spojitým časem je posunutý Diracův impuls $x(t) = \delta(t - 4)$. Nakreslete jeho spektrální funkci (průběh modulu i argumentu).



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

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

Označte prosím pečlivě hodnoty na obou osách.



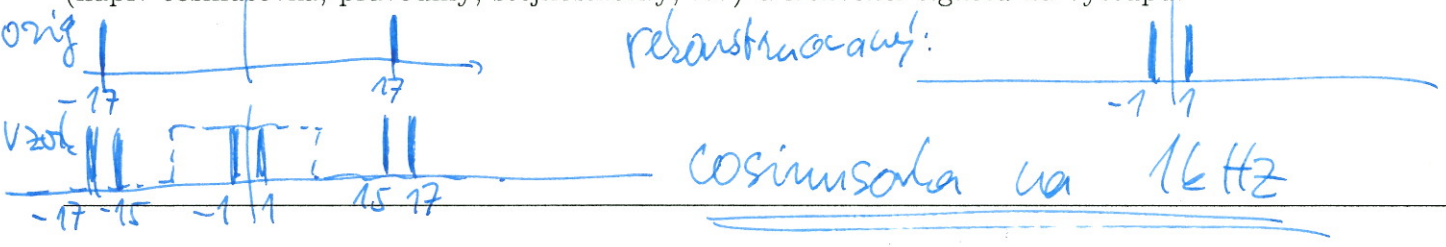
Příklad 4 Hodnota spektrální funkce signálu $x(t)$ na kruhové frekvenci $\omega = 45\pi$ rad/s je $X(j45\pi) = 1+j$. Určete, jaká bude hodnota spektrální funkce $Y(j45\pi)$ pro signál vzniklý zpožděním: $y(t) = x(t - 0.5)$

zpoždění

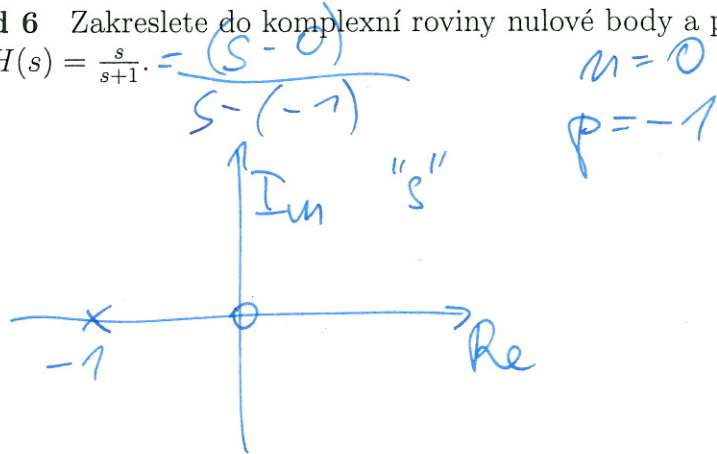
$$Y(j\omega) = X(j\omega) \cdot e^{-j\omega t} \quad Y(j45) = X(j45) e^{-j45 \cdot 0,5} = (1+j) e^{-j\frac{45}{2}} = (1+j) e^{-j\frac{\pi}{2}} = (1+j)(-j) = 1-j$$

$Y(j45\pi) = \underline{1-j}$

Příklad 5 Vzorkovací frekvence je $F_s = 16$ kHz. Vstupní signál je cosinusovka na frekvenci 17 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.



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



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. Nezapomeňte 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.

uaké, zanedbávám!

$$H(j2000\pi) = \frac{j2000\pi}{j2000\pi + 1} \approx 1$$

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.

dlouhový signál: $e[n] = x[n] - x_q[n] = x[n] - 0 = x[n]$ (takyž totéž, co vstup)

užitečný signál má tedy stejný výkon jako chyba, jejíž poměr je 1.

$$SNR = 10 \log_{10} \frac{P_s}{P_e} = 10 \log_{10} 1 = 10 \cdot 0 = \underline{\underline{0 \text{ dB}}}$$

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

n	0	1	2	3
$x_1[n]$	4	3	1	2
$x_2[n]$	-1	-1	0	0
$x_1[n] \circledast x_2[n]$	-6	-7	-4	-3

Příklad 10 Dokažte, že Fourierova transformace s diskretním 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.

$e^{a+b} = e^a \cdot e^b$

$$\tilde{X}(e^{j(\omega+2k\pi)}) = \sum_{n=-\infty}^{\infty} x[n] \cdot e^{-j(\omega+2k\pi)n} = \sum_{n=-\infty}^{\infty} x[n] \cdot e^{-j\omega n} \cdot e^{-j2k\pi n} = \sum_{n=-\infty}^{\infty} x[n] \cdot e^{-j\omega n} = \tilde{X}(e^{j\omega})$$

číslo k a n jsou vždy celá, exponent je celý násobek 2π

definice DTFT

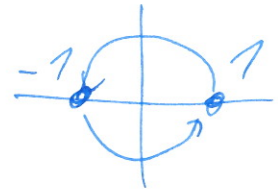
Příklad 11 Diskrétní signál $x[n]$ má délku $N = 8$ vzorků. Hodnoty jsou následující:

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

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

$X[k] = \sum_{n=0}^{N-1} x[n] e^{-j \frac{2\pi}{N} kn}$ $X[4] = \sum_{n=0}^{N-1} x[n] e^{-j \frac{2\pi}{8} 4n} = \sum_{n=0}^{N-1} x[n] e^{-j \pi n}$

n	0	1	2	3	4
$x[n]$	1	2	3	4	5
$e^{-j\pi n}$	1	-1	1	-1	1



$X[4] = \underline{\underline{3}}$

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 $x[n]$: $y[n] = 0 \ 0 \ 0 \ 0 \ 0 \ 0 \ 1 \ -1$.

$Y[k] = X[k] \cdot e^{+j \frac{2\pi}{N} mk}$ před běhnutí $m=2$

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

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

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?

$X[0]$ - reálné, $X[1] \dots X[\frac{N}{2}-1]$ - komplexní, $X[\frac{N}{2}]$ reálné

celkem $\frac{N}{2}-1$

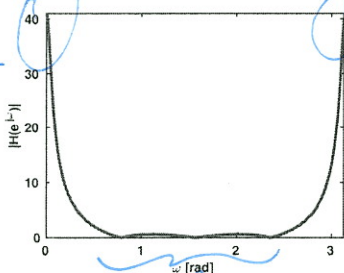
$1 + 2(\frac{N}{2}-1) + 1 = 1 + N - 2 + 1 = \underline{\underline{N}}$ floatů

Příklad 14 Přenosová funkce číslicového filtru je $H(z) = \frac{1}{1+1.8z^{-1}+0.81z^{-2}}$. Určete, zda je filtr stabilní, a vysvětlete proč.

denominátor jde rozložit na $(z+0.9)(z+0.9) = (z-(-0.9))(z-(-0.9))$

dvojitý pól v -0.9 (čiť uvnitř jednotkové kružnice \Rightarrow stabilní)

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.

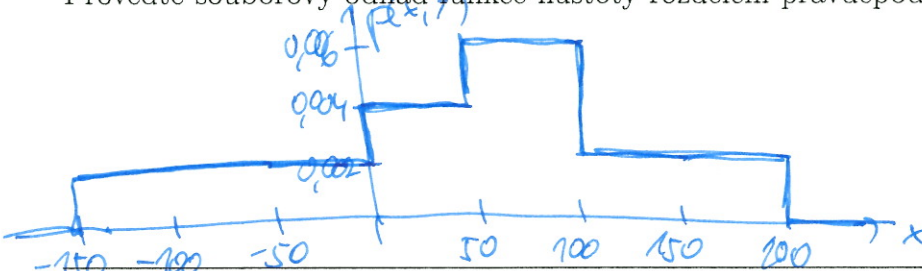


nuly

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.



int	count	prob	$p(x)$
-150, -100	1	0.1	0.002
-100, -50	1	0.1	0.002
-50, 0	1	0.1	0.002
0, 50	2	0.2	0.004
50, 100	3	0.3	0.006
100, 150	1	0.1	0.002
150, 200	1	0.1	0.002

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 nevyhýblý odhad zadaného korelačního koeficientu $R[k]$.

$$R[k] = \frac{1}{N-k} \sum_{n=0}^{N-k} x[n]x[n+k] = \frac{1}{8-3} (1 \cdot 4 + 2 \cdot 5) = \frac{14}{5} = 2.8$$

$R[3] = \underline{\underline{2.8}}$

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]	1	0	1000	0	0
[-2, 0]	1	0	0	1000	0
[-4, -2]	3	0	0	0	2000

$$R[n_1, n_2] = \frac{1}{4} \cdot 1 \cdot (-1) + \frac{1}{4} \cdot (-1) \cdot 1 + \frac{1}{2} \cdot (-3) \cdot 3 = \frac{-1 - 1 - 9}{4} = -\frac{11}{4} = -2.75$$

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

vzorky musí být nezávislé (nekorelované).
 jen tak je pouze $R[0]$ nenulový, po DFT je spek. hustota výkonu konstanta.

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 $H(e^{j0.2\pi}) = \sqrt{2}e^{j\frac{\pi}{4}}$.

Určete spektrální hustotu výkonu výstupního signálu na téže frekvenci.

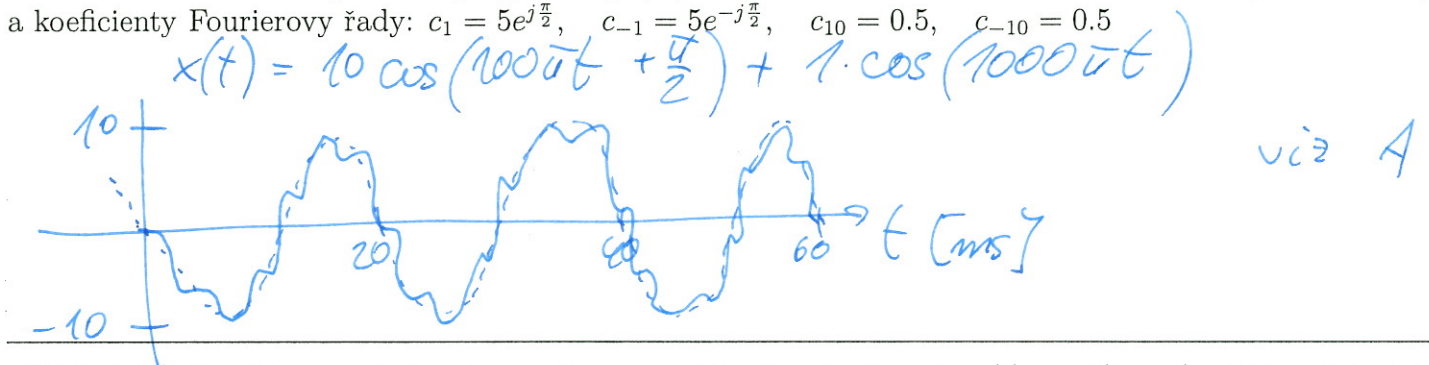
$$G_y(e^{j\omega}) = |H(e^{j\omega})|^2 \cdot G_x(e^{j\omega}) = |\sqrt{2} \cdot e^{j\frac{\pi}{4}}|^2 \cdot 5 = 2 \cdot 5 = 10$$

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

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

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: $c_1 = 5e^{j\frac{\pi}{2}}$, $c_{-1} = 5e^{-j\frac{\pi}{2}}$, $c_{10} = 0.5$, $c_{-10} = 0.5$



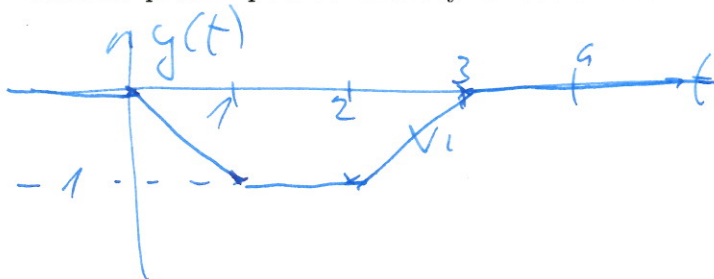
Příklad 2 Signál se spojitým časem je posunutý Diracův impuls $x(t) = \delta(t - 4)$. Nakreslete jeho spektrální funkci (průběh modulu i argumentu).

viz A

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

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

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 kosinusovka na frekvenci 7 kHz. Tento signál je ideálně vzorkován a ideálně rekonstruován. Není použit anti-aliasingový filtr. Určete typ (např. kosinusovka, pravoúhlý, stejnosměrný, ...) a frekvenci signálu na výstupu.

vzork. korekce je splněna \Rightarrow ten samý signál

kosinusovka na 7 kHz

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

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. Nezapomeňte 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.

$$H(j1000\pi) = \frac{j1000\pi}{j1000\pi + 1} \approx 1$$

zanedbávám

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 Vypočtete a do tabulky запиšte kruhovou konvoluci dvou signálů s diskretním 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	-1	-2	1

Příklad 10 Dokažte, že Fourierova transformace s diskretním 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:
 $x[n]=4 \ 2 \ 3 \ 4 \ 5 \ 0 \ 0 \ 0$.
 Vypočítejte zadaný koeficient jeho diskrétní Fourierovy transformace (DFT) $X[k]$.

viz A

$$X[4] = 4 - 2 + 3 - 4 + 5 = \underline{\underline{6}}$$

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 $x[n]$: $y[n]=-1 \ 0 \ 0 \ 0 \ 0 \ 0 \ 0 \ 1$.

přesměření $m=1$

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

viz A

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

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 ?

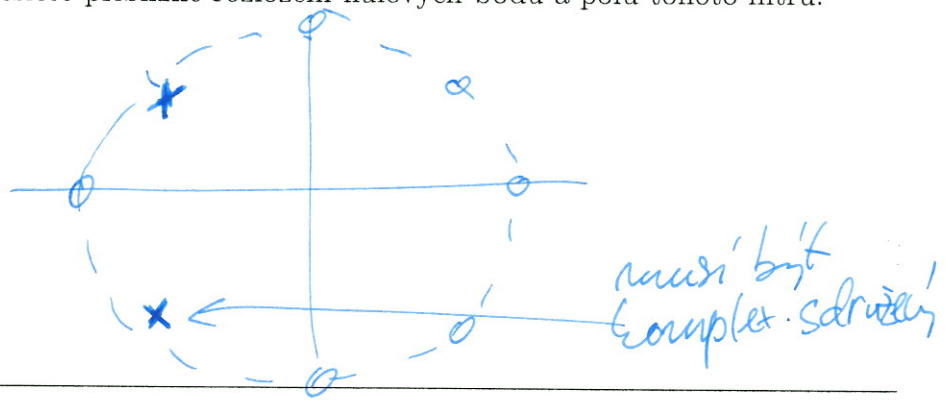
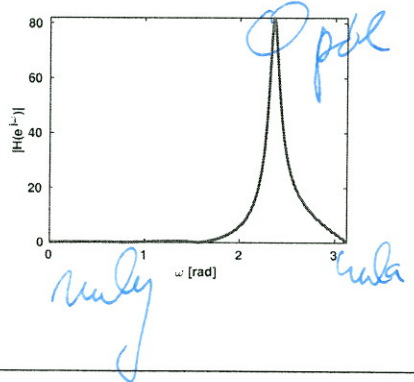
viz A

Příklad 14 Přenosová funkce číslicového filtru je $H(z) = \frac{1}{1+1.6z^{-1}+0.64z^{-2}}$.
 Určete, zda je filtr stabilní, a vysvětlete proč.

viz A

z^2
 $(z - (-0,8))(z - (-0,8))$
 dvojité pole v $-0,8$ uvnitř jednotkové kruž.
 \Rightarrow stabilní!

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.



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 $H(e^{j0.2\pi}) = \sqrt{2}e^{-j\frac{\pi}{4}}$. Určete spektrální hustotu výkonu výstupního signálu na téže frekvenci.

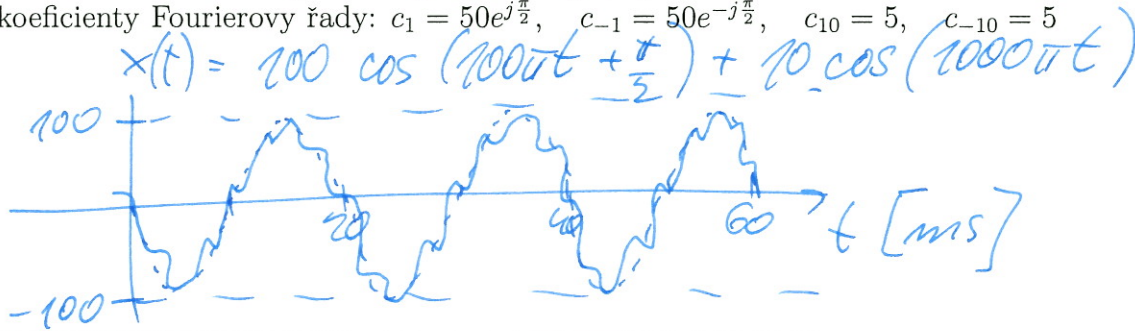
viz A

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

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

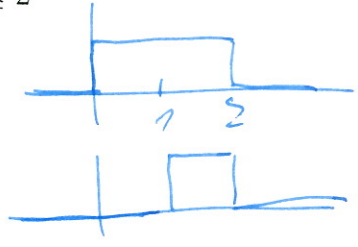
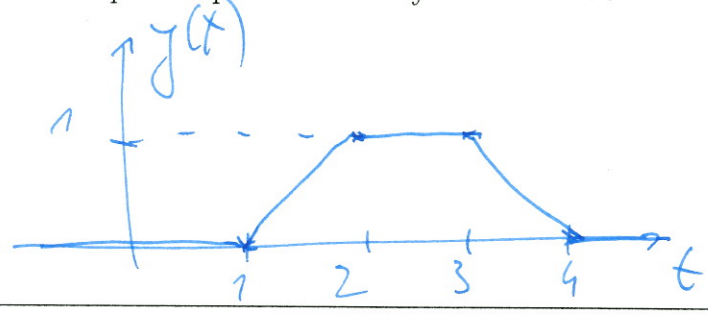
Příklad 2 Signál se spojitým časem je posunutý Diracův impuls $x(t) = \delta(t - 4)$. Nakreslete jeho spektrální funkci (průběh modulu i argumentu).

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. kterým 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. Nezapomeňte 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.

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

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 diskretním 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	1	2	-1

Příklad 10 Dokažte, že Fourierova transformace s diskretním 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:

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

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

viz A

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

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 $m=3$ viz A

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

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

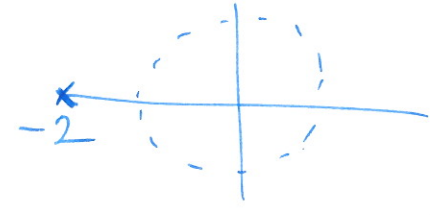
Příklad 13 Diskrétní signál $x[n]$ má délku N vzorků, N je sudé. Ukládáme pouze hodnoty $X[0] \dots X[\frac{N}{2}]$. Kolik na to potřebujeme proměnných typu float, když na uložení jednoho reálného čísla je potřeba jeden float a na uložení jednoho komplexního čísla dva floaty?

viz A

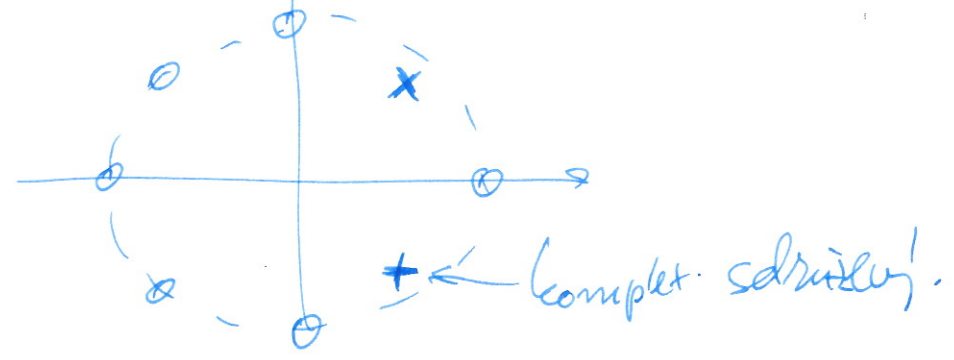
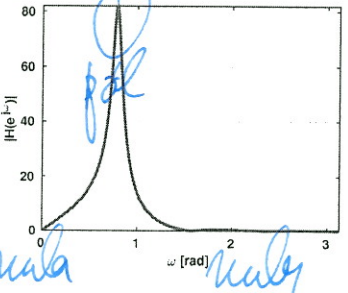
Příklad 14 Přenosová funkce číslicového filtru je $H(z) = \frac{1}{1+4z^{-1}+4z^{-2}}$. Určete, zda je filtr stabilní, a vysvětlete proč.

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.



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

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

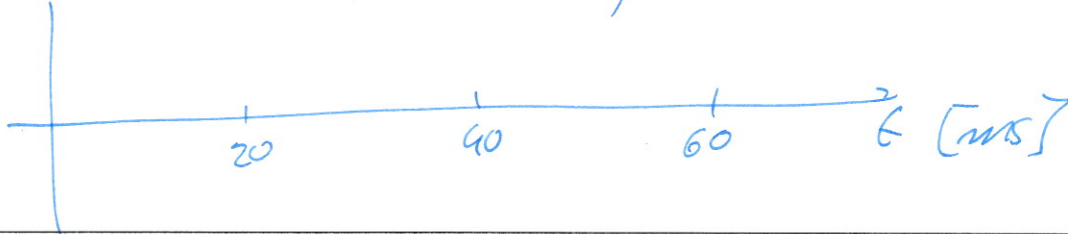
Semestrální zkouška ISS, 1. opravný termín, 24.1.2017, skupina D

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: $c_1 = 500e^{j\frac{\pi}{2}}$, $c_{-1} = 500e^{-j\frac{\pi}{2}}$, $c_{10} = 50$, $c_{-10} = 50$

$$x(t) = 1000 \cos\left(100\pi t + \frac{\pi}{2}\right) + 100 \cos(100\pi t)$$

viz A

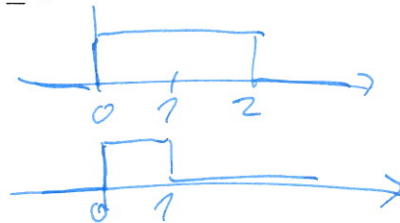
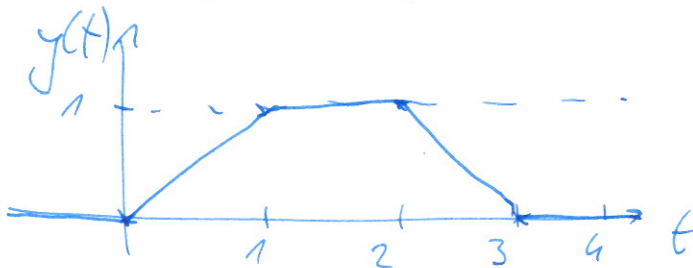


Příklad 2 Signál se spojitým časem je posunutý Diracův impuls $x(t) = \delta(t - 4)$. Nakreslete jeho spektrální funkci (průběh modulu i argumentu).

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

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

Označte prosím pečlivě hodnoty na obou osách.

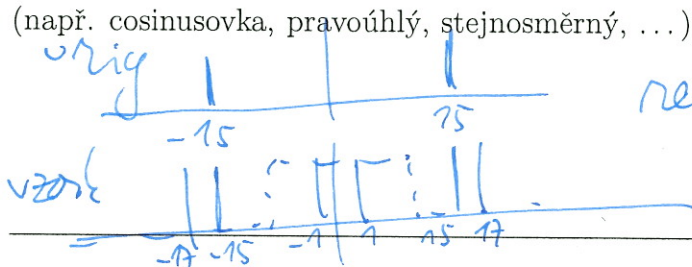


Příklad 4 Hodnota spektrální funkce signálu $x(t)$ na kruhové frekvenci $\omega = 45\pi$ rad/s je $X(j45\pi) = 1+j$. Určete, jaká bude hodnota spektrální funkce $Y(j45\pi)$ pro signál vzniklý zpožděním: $y(t) = x(t - 0.5)$

viz A

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

Příklad 5 Vzorkovací frekvence je $F_s = 16$ kHz. Vstupní signál je cosinusovka na frekvenci 15 kHz. Tento signál je ideálně vzorkován a ideálně rekonstruován. Není použit anti-aliasingový filtr. Určete typ (např. cosinusovka, pravouhlý, stejnosměrný, ...) a frekvenci signálu na výstupu.



rekonstruovaný
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. Nezapomeňte 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.

$H(j3000\pi) = \dots = 1$ *zanedbejím*

$\frac{j \cdot 3000\pi}{3000\pi + 1} = 1$

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 Vypočtete a do tabulky запиšte kruhovou konvoluci dvou signálů s diskretním časem o délce $N = 4$:

n	0	1	2	3
$x_1[n]$	4	3	1	2
$x_2[n]$	1	1	0	0
$x_1[n] \otimes x_2[n]$	6	7	4	3

Příklad 10 Dokažte, že Fourierova transformace s diskretním 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:

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

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

D

viz A

$$X[4] = \dots = 3 - 2 + 3 - 4 + 5 = 5$$

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 $x[n]$: $y[n] = 0 \ 0 \ 0 \ 0 \ 1 \ -1 \ 0 \ 0$.

$$Y[2] = (1+j) e^{+j \frac{2\pi}{8} \cdot 4 \cdot 2} = (1+j) e^{j2\pi} = 1+j$$

viz A

$$Y[2] = \dots = 1+j$$

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

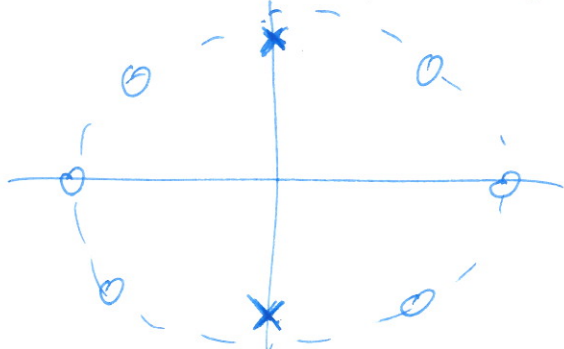
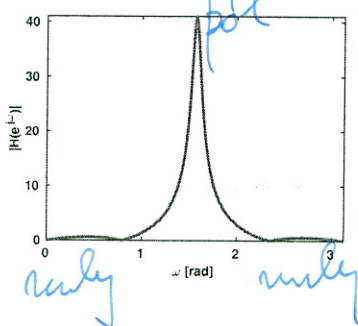
Příklad 14 Přenosová funkce číslicového filtru je $H(z) = \frac{1}{1 + 1.4z^{-1} + 0.49z^{-2}}$.

Určete, zda je filtr stabilní, a vysvětlete proč.

$$\frac{z^2}{(z - (-0.7))(z - (-0.7))}$$

 dvojitý pól v (-0.7) je uvnitř jednot. kružnice \Rightarrow stabilní!

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.



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

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