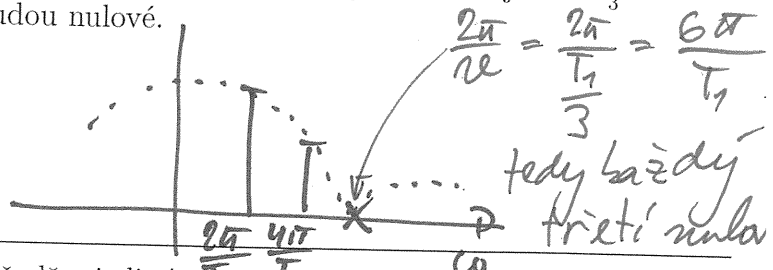


Login: Příjmení a jméno: Podpis:
(čitelně!)

Příklad 1 Signál je periodický sled obdélníkových impulsů o periodě T_1 , jejichž délka je $\vartheta = \frac{T_1}{3}$. Určete, které koeficienty jeho Fourierovy řady c_k budou nulové.

$c_3, c_6, c_9, c_{12}, \dots$
 $c_{-3}, c_{-6}, c_{-9}, c_{-12}, \dots$

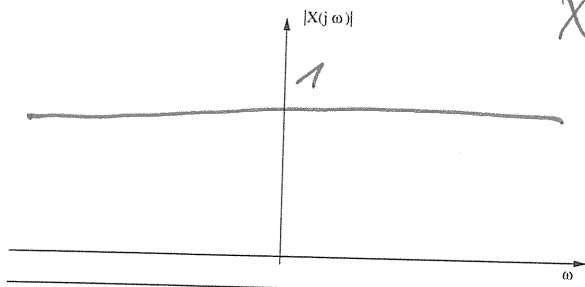


Příklad 2 Napište signál odpovídající Fourierově řadě s jediným nenulovým koeficientem: $c_{-1} = 3$

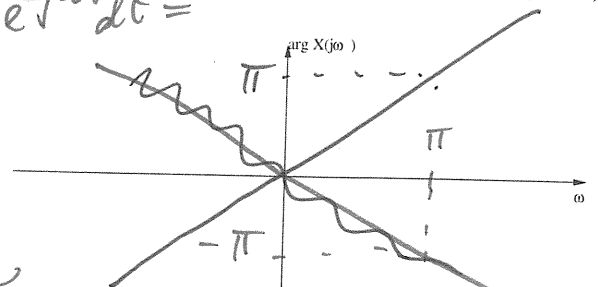
$x(t) = 3 e^{-j\omega t}$

$x(t) = \sum_{k=-\infty}^{\infty} c_k e^{jk\omega t}$
pouze jeden není nula.

Příklad 3 Nakreslete modul a argument spektrální funkce posunutého Diracova impulsu: $x(t) = \delta(t+1)$

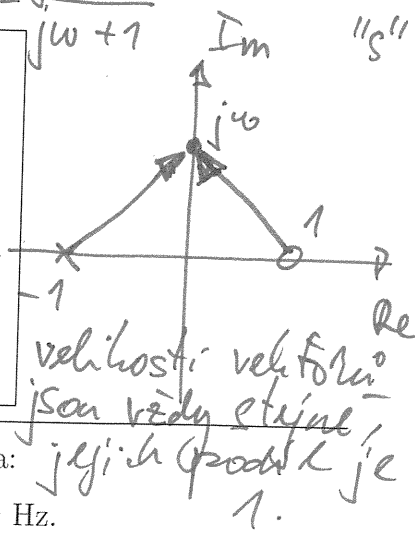
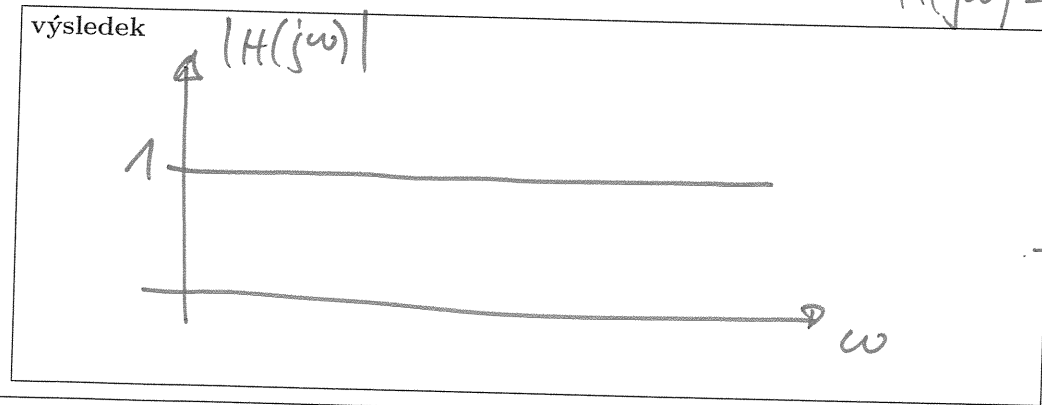


$X(j\omega) = \int_{-\infty}^{\infty} x(t) e^{-j\omega t} dt = e^{+j\omega}$
modul = 1
arg = +\omega



Příklad 4 Systém se spojitým časem je popsán přenosovou funkcí $H(s) = \frac{s-1}{s+1}$. Nakreslete přibližný průběh modulu jeho frekvenční charakteristiky $H(j\omega)$ pro kladné kruhové frekvence ω , přesně jej určete pro $\omega = 0$.

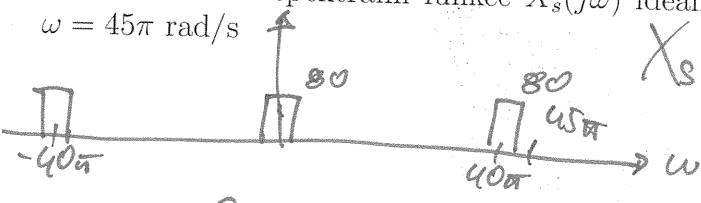
$H(j\omega) = \frac{j\omega - 1}{j\omega + 1}$



Příklad 5 Spektrální funkce signálu $x(t)$ se spojitým časem má tvar obdélníka:

$X(j\omega) = \begin{cases} 4 & \text{pro } \omega \in [-1 \text{ rad/s}, 1 \text{ rad/s}] \\ 0 & \text{jinde} \end{cases}$. Vzorkovací frekvence je $F_s = 20 \text{ Hz}$.

Určete hodnotu spektrální funkce $X_s(j\omega)$ ideálně navzorkovaného signálu $x_s(t)$ pro kruhovou frekvenci: $\omega = 45\pi \text{ rad/s}$



$X_s(j\omega) = \frac{1}{T_s} \sum_{\zeta=-\infty}^{\infty} X(j(\omega + \zeta \Omega_s))$

- periodizace hodnotou F_s .
- násobení hodnotou F_s .
 $\Omega_s = 40\pi \text{ rad/s}$

$X_s(j\omega) = 0$

Příklad 6 Jsou dány dvě cosinusovky s diskretním časem: $x_1[n] = \cos(\frac{2\pi}{32}n)$ a $x_2[n] = \cos(\frac{2\pi}{16}n)$. Určete hodnotu 16tého vzorku signálu, který vznikl vynásobením těchto cosinusovek: $y[n] = x_1[n]x_2[n]$.

$$x_1[16] = \cos \frac{32\pi}{32} = \cos \pi = -1$$

$$x_2[16] = \cos \frac{2\pi \cdot 16}{16} = \cos 2\pi = 1$$

$y[16] = \dots -1$

Příklad 7 Jsou dány dva diskretní signály délky $N = 5$:

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

Určete hodnotu jejich periodické konvoluce $y[n] = x_1[n] \tilde{*} x_2[n]$ pro $n = 9$.

odpovídá
 $n = 4$
 z intervalu
 $0 \dots N-1$

$y[9] = \dots -8$

Příklad 8 Napište funkci v C implementující číslicový filtr s přenosovou funkcí $H(z) = \frac{1}{1+0.5z^{-1}+0.2z^{-2}}$

$$y[n] = x[n] - 0.5y[n-1] - 0.2y[n-2]$$

float filtr_zkouska (float x) {

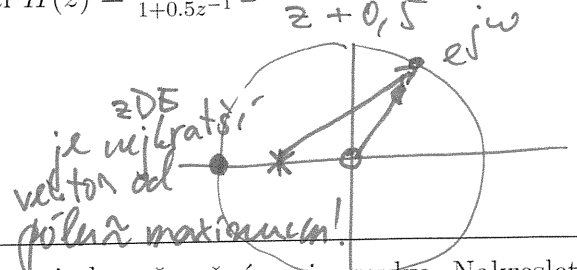
```

float ym;
static float ym1, ym2;
ym = x - 0.5 * ym1 - 0.2 * ym2;
ym2 = ym1;
ym1 = ym;
return ym;
}

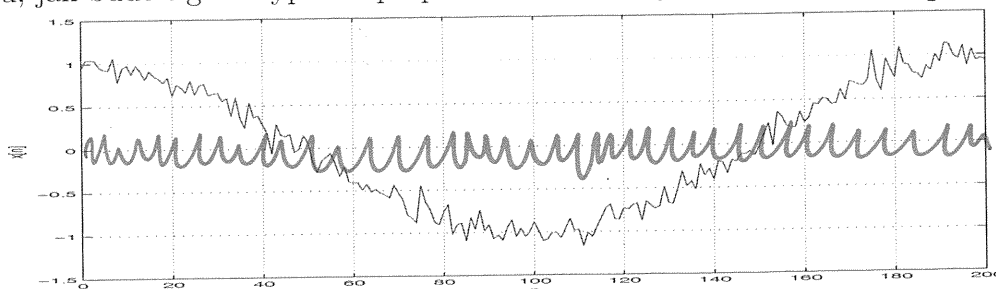
```

Příklad 9 Určete polohu (normovaná kruhová frekvence v intervalu $[0, \pi]$) a hodnotu maxima modulu frekvenční charakteristiky číslicového filtru s přenosovou funkcí $H(z) = \frac{1}{1+0.5z^{-1}} = \frac{z}{z+0.5} e^{j\omega}$

$\omega_{max} = \dots \pi$ rad, $|H(e^{j\omega})|_{max} = \dots \frac{1}{0.5} = 2$



Příklad 10 Na obrázku je signál s diskretním časem: jedna perioda zašuměné cosinusovky. Nakreslete do téhož obrázku, jak bude signál vypadat po průchodu číslicovým filtrem $H(z) = \frac{1}{2}(1 - z^{-1})$



kosmí propust!

Příklad 11 Určete impulsní odezvu číslicového filtru s přenosovou funkcí $H(z) = 1 + 0.2z^{-1} + 0.4z^{-2}$
pro FIR je stejná jako koeficienty, pak

n	0	1	2	3
$h[n]$	1	0,2	0,4	0

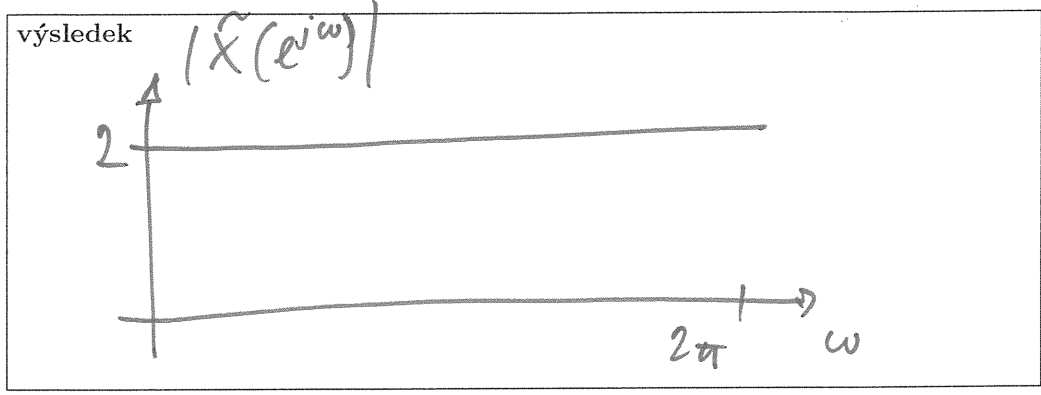
Příklad 12 Nakreslete modul Fourierovy transformace s diskretním časem (DTFT) $|\tilde{X}(e^{j\omega})|$ pro signál o délce $N = 4$: $x[0] = 0, x[1] = 0, x[2] = 2, x[3] = 0$.
 pro normované kruhové frekvence $\omega \in [0, 2\pi]$.

$$\tilde{X}(e^{j\omega}) = \sum_{m=-\infty}^{\infty} x[m] e^{-j\omega m}$$

↑ pouze jeden nenulový vzorek.

$$= 2 e^{-j\omega 2}$$

Modul tohoto čísla je 2 pro $\forall \omega$.



Příklad 13 Diskretní signál má $N = 8$ vzorků, všechny hodnoty jsou nulové kromě $x[1] = 1$.
 Vypočtete koeficient jeho diskretní Fourierovy transformace (DFT)

$$X[k] = \sum_{m=0}^{N-1} x[m] e^{-j \frac{2\pi}{N} km}$$

$$X[4] = x[1] \cdot e^{-j \frac{2\pi}{8} \cdot 4 \cdot 1} = 1 \cdot e^{-j\pi}$$

pouze jeden nenulový vzorek.

$X[4] = \dots -1$

Příklad 14 Diskretní Fourierova transformace signálu o $N = 4$ vzorcích $x[n]$ je $X[0] = 2, X[1] = 1 - j, X[2] = 0, X[3] = 1 + j$.
 Určete koeficient $Y[0]$ signálu kruhově zpožděného o dva vzorky: $y[n] = R_4(n)x[\text{mod}_4(n-2)]$.

stejná množství složka, te je kruhově zpoždění jedním!

$Y[0] = \dots 2$

Příklad 15 Je dán 2D-filtr (někdy nazývaný také "konvoluční jádro" nebo "maska"):

$$h[k, l] = \begin{bmatrix} 1/9 & 1/9 & 1/9 \\ 1/9 & 1/9 & 1/9 \\ 1/9 & 1/9 & 1/9 \end{bmatrix}$$

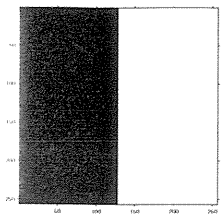
Vlevo jsou pixely původního obrázku $x[k, l]$. Vyplňte vpravo hodnoty pixelů filtrovaného obrázku $y[k, l]$.

0	0	0	0	0
0	0	0	0	0
0	0	100	0	0
0	0	0	0	0
0	0	0	0	0

0	0	0	0	0
0	11	11	11	0
0	11	11	11	0
0	11	11	11	0
0	0	0	0	0

A

Příklad 16 Obrázek $x[k, l]$ má 256×256 pixelů. Uveďte, které z modulů jeho prvních 4 koeficientů 2D-DFT: $X[0, 0]$, $X[0, 1]$, $X[1, 0]$, $X[1, 1]$ jsou kladné (značkou '+'), a které nulové (značkou '0').



stejněsměrná složka - je
vodorovná frekvence - AVO (změna)

$m \downarrow n \rightarrow$	0	1
0	+	+
1	0	0

svislá - NE
(bez změny)

Příklad 17 Funkce hustoty rozdělení pravděpodobnosti stacionárního náhodného signálu s diskrétním časem je: $p(x) = \begin{cases} 0.5 & \text{pro } x \in [6, 8] \\ 0 & \text{jinde} \end{cases}$
Určete střední výkon tohoto signálu.



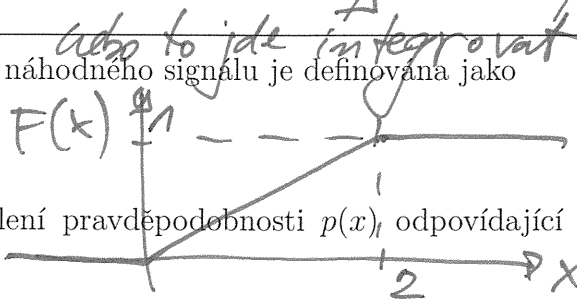
ze vzhledu: $D = \frac{\Delta^2}{12}$

$P_s = \dots = 49,33$

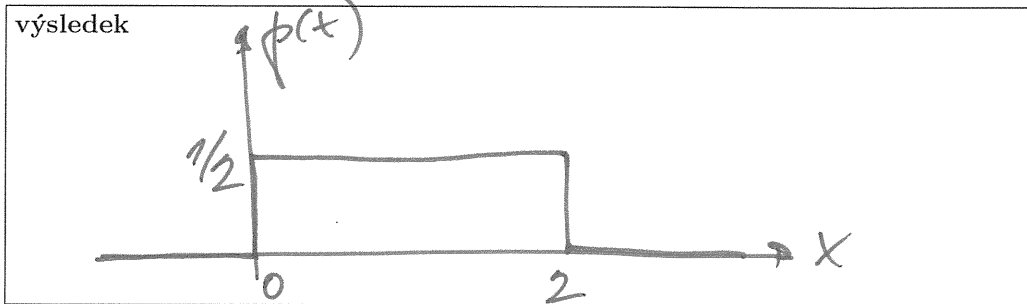
$P_s = \mu^2 + D$

Příklad 18 Distribuční funkce stacionárního náhodného signálu je definována jako

$$F(x) = \begin{cases} 0 & \text{pro } x < 0 \\ \frac{x}{2} & \text{pro } x \in [0, 2] \\ 1 & \text{pro } x > 2 \end{cases}$$



Napište nebo nakreslete funkci hustoty rozdělení pravděpodobnosti $p(x)$, odpovídající této distribuční funkci.



$p(x)$ je derivace $F(x)$

Příklad 19 Na $\Omega = 4000$ realizacích náhodného procesu byla naměřena tato tabulka (dvourozměrný histogram) hodnot mezi časy n_1 a n_2 :

intervaly x_1	intervaly x_2			
	[-4, -2]	[-2, 0]	[0, 2]	[2, 4]
[2, 4] 3	0	0	0	1000
[0, 2] 1	0	0	1500	0
[-2, 0] -1	0	1500	0	0
[-4, -2]	0	0	0	0

prevod na $p(x_1, x_2)$:
- dělení počtem realizací
- dělení plochou čtverceku.

Spočítejte autokorelační 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.

$R[n_1, n_2] = \frac{(3 \cdot 3 \cdot 1000 + 1 \cdot 1 \cdot 1500 + (-1)(-1) \cdot 1500) \cdot 4}{4000 \cdot 4} = \frac{12000}{4000} = 3$

Příklad 20 Kvantizační hladiny kvantizéru jsou lichá čísla: $\dots, -11, -9, -7, -5, -3, -1, 1, 3, 5, 7, 9, 11, \dots$. Kvantování probíhá standardně zaokrouhlováním na nejbližší hladinu. Do kvantizéru přichází vstupní signál $x[n]$, který nabývá pouze dvou hodnot: +10 nebo -10.

Určete poměr signálu k šumu v dB při kvantování tohoto signálu.

$P_R = 1^2 = 1$
 $P_S = 10^2 = 100$

chyba - vždy 1
 $SNR = 10 \log_{10} \frac{P_S}{P_R} = 10 \log_{10} \frac{100}{1} = 20$

SNR = 20 dB

Semestrální zkouška ISS, 6.1.2012, skupina B

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

Příklad 1 Signál je periodický sled obdélníkových impulsů o periodě T_1 , jejichž délka je $\vartheta = \frac{T_1}{6}$. Určete, které koeficienty jeho Fourierovy řady c_k budou nulové.

$c_6, c_{12}, c_{18}, \text{atd.}$
 $c_{-6}, c_{-12}, c_{-18}, \text{atd.}$

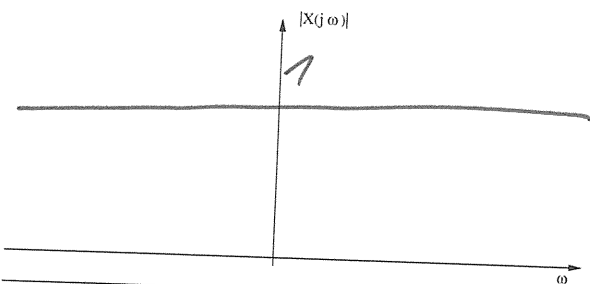
viž A

Příklad 2 Napište signál odpovídající Fourierově řadě s jediným nenulovým koeficientem: $c_{-1} = 4e^{j\frac{\pi}{4}}$

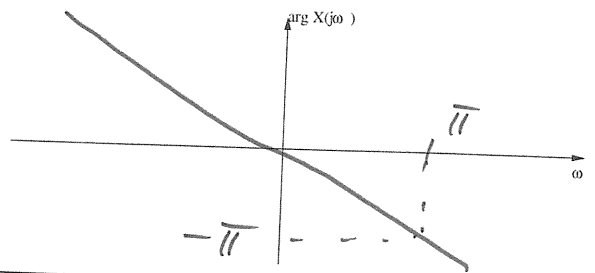
$x(t) = 4 \cdot e^{j\frac{\pi}{4}} \cdot e^{-j\omega t}$

viž A

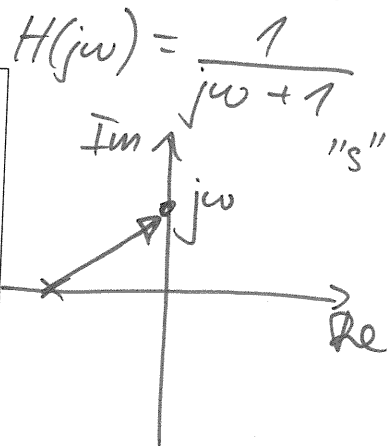
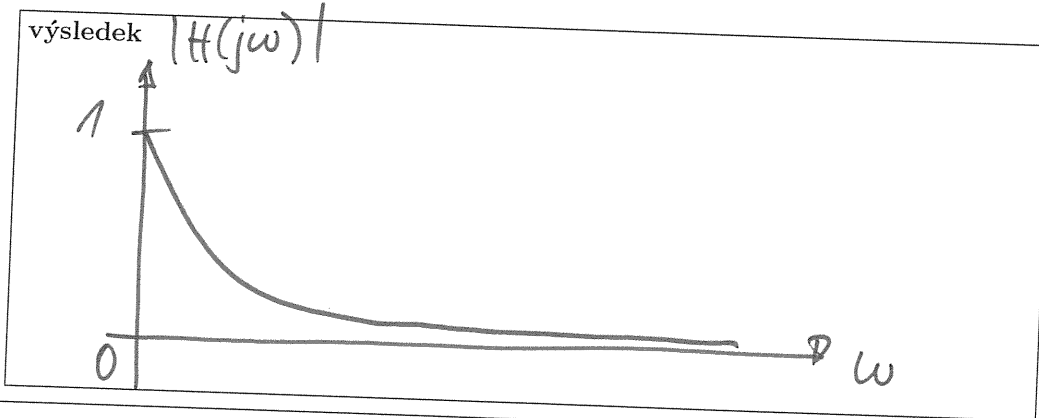
Příklad 3 Nakreslete modul a argument spektrální funkce posunutého Diracova impulsu: $x(t) = \delta(t-1)$



viž A



Příklad 4 Systém se spojitým časem je popsán přenosovou funkcí $H(s) = \frac{1}{s+1}$. Nakreslete přibližný průběh modulu jeho frekvenční charakteristiky $H(j\omega)$ pro kladné kruhové frekvence ω , přesně jej určete pro $\omega = 0$.



Příklad 5 Spektrální funkce signálu $x(t)$ se spojitým časem má tvar obdélníka:

$$X(j\omega) = \begin{cases} 4 & \text{pro } \omega \in [-1 \text{ rad/s}, 1 \text{ rad/s}] \\ 0 & \text{jinde} \end{cases} \quad \text{Vzorkovací frekvence je } F_s = 20 \text{ Hz.}$$

Určete hodnotu spektrální funkce $X_s(j\omega)$ ideálně navzorkovaného signálu $x_s(t)$ pro kruhovou frekvenci: $\omega = 40.1\pi \text{ rad/s}$

viž A

$X_s(j\omega) = 80$

Příklad 6 Jsou dány dvě cosinusovky s diskretním časem: $x_1[n] = \cos(\frac{2\pi}{32}n)$ a $x_2[n] = \cos(\frac{2\pi}{8}n)$. Určete hodnotu 16tého vzorku signálu, který vznikl vynásobením těchto cosinusovek: $y[n] = x_1[n]x_2[n]$.

$x_1[16] = -1$ viz A

$x_2[16] = \cos \frac{32\pi}{8} = \cos 4\pi = 1$

$y[16] = -1$

Příklad 7 Jsou dány dva diskretní signály délky $N = 5$:

n	0	1	2	3	4
$x_1[n]$	4	4	0	0	0
$x_2[n]$	1	2	0	0	0

Určete hodnotu jejich periodické konvoluce $y[n] = x_1[n] \tilde{*} x_2[n]$ pro $n = 9$.

viz A

$y[9] = 0$

Příklad 8 Napište funkci v C implementující číslicový filtr s přenosovou funkcí $H(z) = \frac{1}{1-0.5z^{-1}+0.2z^{-2}}$

```
float filtr_zkouska (float x) {
```

viz A

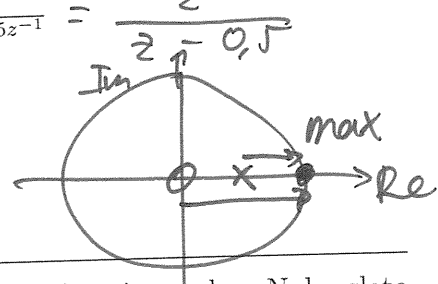
$$y_m = x + 0.5 * y_{m-1} - 0.2 * y_{m-2};$$

viz A

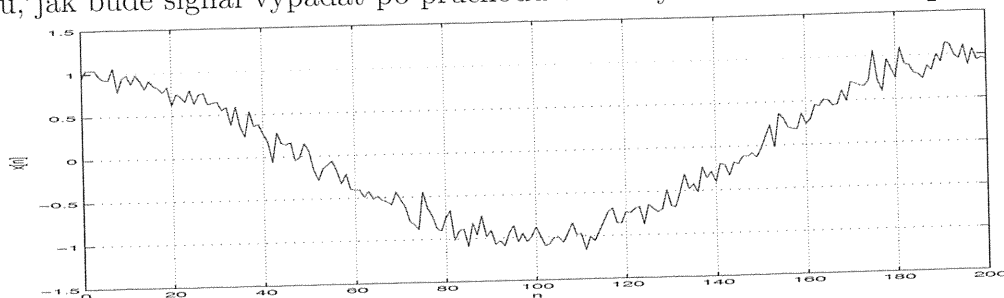
```
}
```

Příklad 9 Určete polohu (normovaná kruhová frekvence v intervalu $[0, \pi]$) a hodnotu maxima modulu frekvenční charakteristiky číslicového filtru s přenosovou funkcí $H(z) = \frac{z}{1-0.5z^{-1}}$

$\omega_{max} = 0$ rad, $|H(e^{j\omega})|_{max} = \frac{1}{0.5} = 2$



Příklad 10 Na obrázku je signál s diskretním časem: jedna perioda zašuměné cosinusovky. Nakreslete do téhož obrázku, jak bude signál vypadat po průchodu číslicovým filtrem $H(z) = \frac{1}{2}(1-z^{-1})$



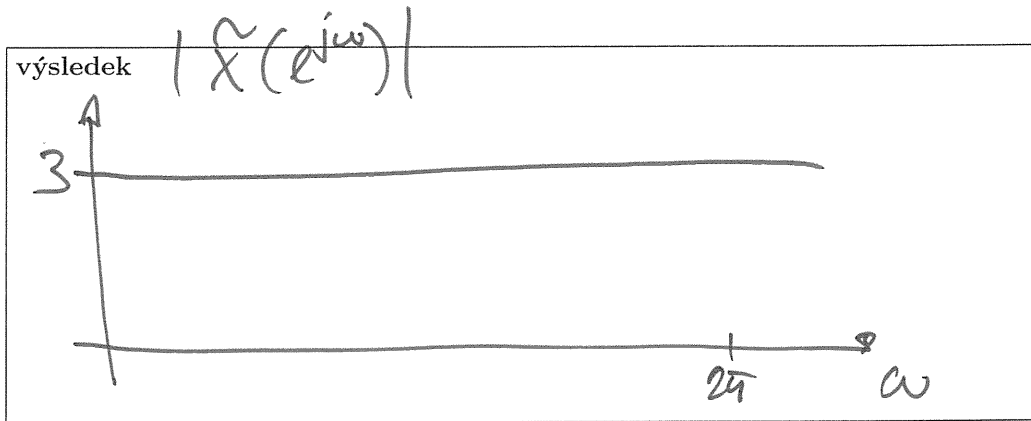
viz A

Příklad 11 Určete impulsní odezvu číslicového filtru s přenosovou funkcí $H(z) = 1 - 0.2z^{-1} + 0.4z^{-2}$

n	0	1	2	3
$h[n]$	1	-0.2	0.4	0

viz A

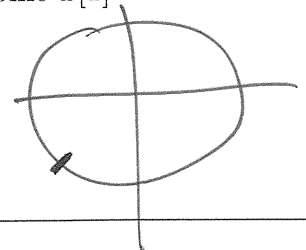
Příklad 12 Nakreslete modul Fourierovy transformace s diskretním časem (DTFT) $|\tilde{X}(e^{j\omega})|$ pro signál o délce $N = 4$: $x[0] = 0$, $x[1] = 0$, $x[2] = 3$, $x[3] = 0$.
pro normované kruhové frekvence $\omega \in [0, 2\pi]$.



viz A

Příklad 13 Diskrétní signál má $N = 8$ vzorků, všechny hodnoty jsou nulové kromě $x[1] = 1$.
Vypočítejte koeficient jeho diskretní Fourierovy transformace (DFT)

$$X[3] = 1 \cdot e^{-j \frac{2\pi}{8} \cdot 3 \cdot 1} = e^{-j \frac{3}{4}\pi} = -\frac{1}{\sqrt{2}} - j \frac{1}{\sqrt{2}}$$



Příklad 14 Diskrétní Fourierova transformace signálu o $N = 4$ vzorcích $x[n]$ je
 $X[0] = 1$, $X[1] = 1 - j$, $X[2] = 0$, $X[3] = 1 + j$
Určete koeficient $Y[0]$ signálu kruhově zpožděného o dva vzorky: $y[n] = R_4(n)x[\text{mod}_4(n - 2)]$.

$Y[0] = 1$

viz A

Příklad 15 Je dán 2D-filtr (někdy nazývaný také "konvoluční jádro" nebo "maska"):

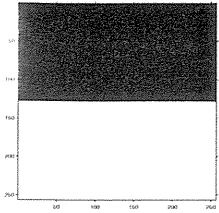
$$h[k, l] = \begin{bmatrix} 1/9 & 1/9 & 1/9 \\ 1/9 & 1/9 & 1/9 \\ 1/9 & 1/9 & 1/9 \end{bmatrix}$$

Vlevo jsou pixely původního obrázku $x[k, l]$. Vyplňte vpravo hodnoty pixelů filtrovaného obrázku $y[k, l]$.

0	0	0	0	0
0	0	0	0	0
0	0	100	0	0
0	0	0	0	0
0	0	0	0	0

viz A

Příklad 16 Obrázek $x[k, l]$ má 256x256 pixelů. Uveďte, které z modulů jeho prvních 4 koeficientů 2D-DFT: $X[0, 0]$, $X[0, 1]$, $X[1, 0]$, $X[1, 1]$ jsou kladné (značkou '+'), a které nulové (značkou '0').



$X[m, n]$:

$m \downarrow n \rightarrow$	0	1
0	+	0
1	+	0

SS ANO,
vodorovně změna NE
svisle ANO

Příklad 17 Funkce hustoty rozdělení pravděpodobnosti stacionárního náhodného signálu s diskretním časem je: $p(x) = \begin{cases} 0.5 & \text{pro } x \in [4, 6] \\ 0 & \text{jinde} \end{cases}$

Určete střední výkon tohoto signálu.

viz A

$$P_s = \dots \frac{5^2 + \frac{2^2}{12}}{12} = \underline{\underline{25,33}}$$

Příklad 18 Distribuční funkce stacionárního náhodného signálu je definována jako

$$F(x) = \begin{cases} 0 & \text{pro } x < 0 \\ \frac{x}{2} & \text{pro } x \in [0, 2] \\ 1 & \text{pro } x > 2 \end{cases}$$

Napište nebo nakreslete funkci hustoty rozdělení pravděpodobnosti $p(x)$ odpovídající této distribuční funkci.

výsledek

viz A

Příklad 19 Na $\Omega = 4000$ realizacích náhodného procesu byla naměřena tato tabulka (dvourozměrný histogram) hodnot mezi časy n_1 a n_2 :

intervaly x_1	intervaly x_2			
	[-4, -2]	[-2, 0]	[0, 2]	[2, 4]
[2, 4]	0	0	0	1000
[0, 2]	0	0	1500	0
[-2, 0]	0	1500	0	0
[-4, -2]	0	0	0	0

Spočítejte autokorelační 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.

$$R[n_1, n_2] = \dots \frac{3 \times 3}{1 \times 1} = 3$$

viz A

Příklad 20 Kvantizační hladiny kvantizéru jsou lichá čísla: $\dots, -11, -9, -7, -5, -3, -1, 1, 3, 5, 7, 9, 11, \dots$. Kvantování probíhá standardně zaokrouhlováním na nejbližší hladinu. Do kvantizéru přichází vstupní signál $x[n]$, který nabývá pouze dvou hodnot: +100 nebo -100.

Určete poměr signálu k šumu v dB při kvantování tohoto signálu.

$$\text{SNR} = \dots \frac{10 \log_{10} \frac{100^2}{1}}{1} = 40 \text{ dB}$$

Semestrální zkouška ISS, 6.1.2012, skupina C

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

Příklad 1 Signál je periodický sled obdélníkových impulsů o periodě T_1 , jejichž délka je $\vartheta = \frac{T_1}{4}$. Určete, které koeficienty jeho Fourierovy řady c_k budou nulové.

$c_4, c_8, c_{12}, \text{ atd.}$
 $c_{-4}, c_{-8}, c_{-12}, \text{ atd.}$

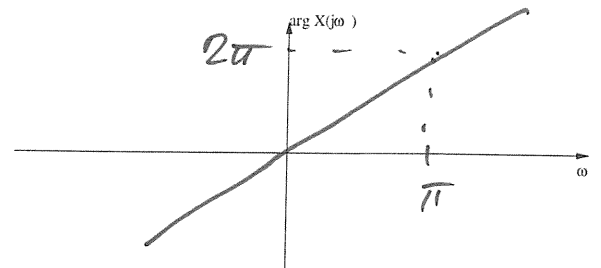
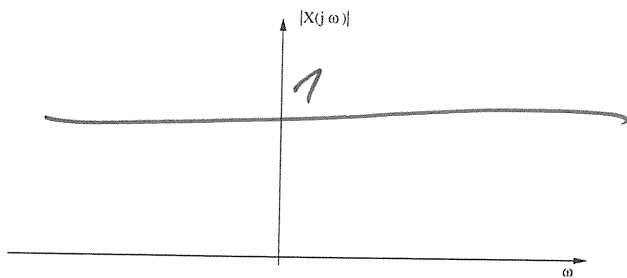
viz A

Příklad 2 Napište signál odpovídající Fourierově řadě s jediným nenulovým koeficientem: $c_1 = 2e^{j\frac{\pi}{2}}$

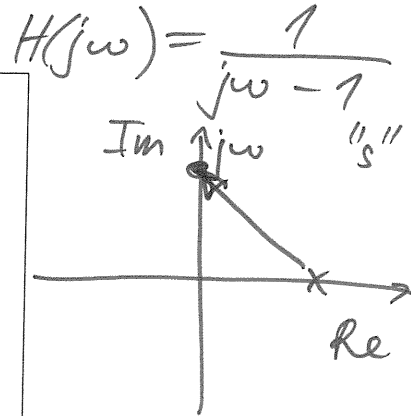
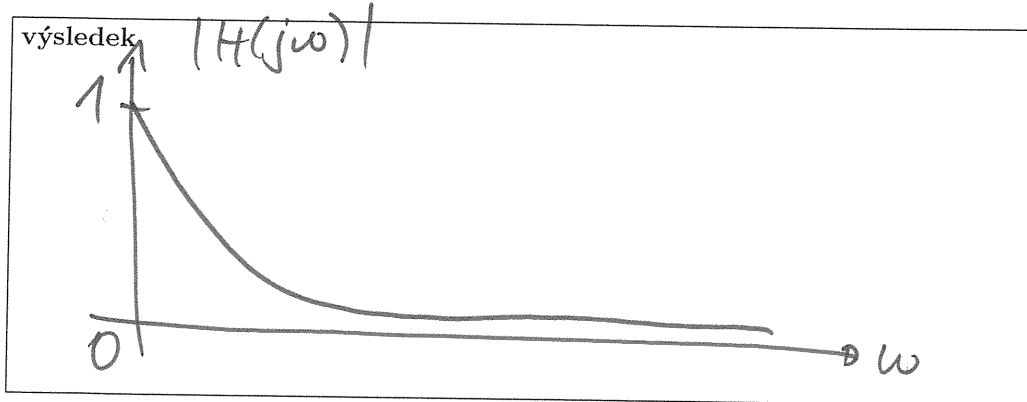
$x(t) = 2e^{j\frac{\pi}{2}} e^{j\omega_0 t}$

viz A

Příklad 3 Nakreslete modul a argument spektrální funkce posunutého Diracova impulsu: $x(t) = \delta(t+2)$



Příklad 4 Systém se spojitým časem je popsán přenosovou funkcí $H(s) = \frac{1}{s-1}$. Nakreslete přibližný průběh modulu jeho frekvenční charakteristiky $H(j\omega)$ pro kladné kruhové frekvence ω , přesně jej určete pro $\omega = 0$.



Příklad 5 Spektrální funkce signálu $x(t)$ se spojitým časem má tvar obdélníka:

$$X(j\omega) = \begin{cases} 4 & \text{pro } \omega \in [-1 \text{ rad/s}, 1 \text{ rad/s}] \\ 0 & \text{jinde} \end{cases} \quad \text{Vzorkovací frekvence je } F_s = 20 \text{ Hz.}$$

Určete hodnotu spektrální funkce $X_s(j\omega)$ ideálně navzorkovaného signálu $x_s(t)$ pro kruhovou frekvenci: $\omega = 20\pi \text{ rad/s}$

viz A

$X_s(j\omega) = 0$

Příklad 6 Jsou dány dvě cosinusovky s diskretním časem: $x_1[n] = \cos(\frac{2\pi}{32}n)$ a $x_2[n] = \cos(\frac{2\pi}{4}n)$. Určete hodnotu 16tého vzorku signálu, který vznikl vynásobením těchto cosinusovek: $y[n] = x_1[n]x_2[n]$.

$x_1[16] = -1$ viz A
 $x_2[16] = \cos \frac{32\pi}{4} = \cos 8\pi = 1$

$y[16] = \dots -1 \dots$

Příklad 7 Jsou dány dva diskretní signály délky $N = 5$:

n	0	1	2	3	4
$x_1[n]$	4	4	0	0	0
$x_2[n]$	1	0	2	0	0

Určete hodnotu jejich periodické konvoluce $y[n] = x_1[n] \tilde{*} x_2[n]$ pro $n = 9$.

viz A

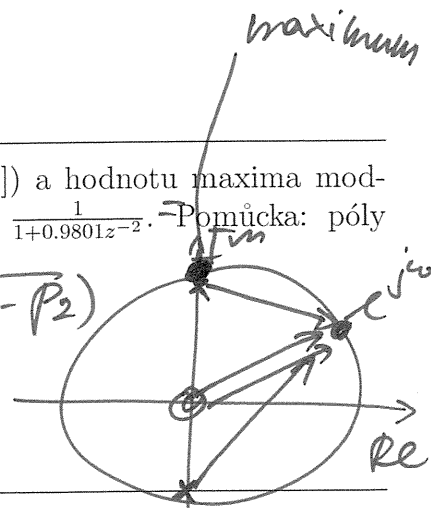
$y[9] = \dots 0 \dots$

Příklad 8 Napište funkci v C implementující číslicový filtr s přenosovou funkcí $H(z) = 1 + 0.5z^{-1} + 0.2z^{-2}$

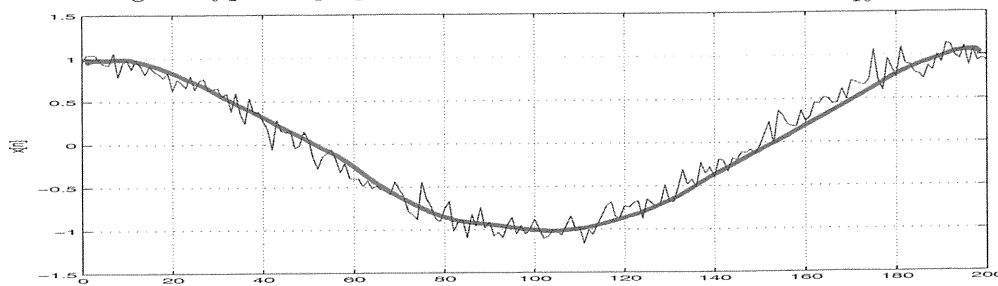
```
float filtr_zkouska (float x) {
    float ym;
    static float xm1, xm2;
    ym = x + 0.5 * xm1 + 0.2 * xm2;
    xm2 = xm1;
    xm1 = x;
    return ym;
}
```

Příklad 9 Určete polohu (normovaná kruhová frekvence v intervalu $[0, \pi]$) a hodnotu maxima modulu frekvenční charakteristiky číslicového filtru s přenosovou funkcí $H(z) = \frac{1}{1 + 0.9801z^{-2}}$. Pomůcka: póly jmenovatele leží v tomto případě v $p_{1,2} = 0.99e^{\pm j\frac{\pi}{2}}$

$\omega_{max} = \dots \frac{\pi}{2} \dots$ rad, $|H(e^{j\omega})|_{max} = \frac{1}{0.01 \cdot 2} = 50$



Příklad 10 Na obrázku je signál s diskretním časem: jedna perioda zašuměné cosinusovky. Nakreslete do téhož obrázku, jak bude signál vypadat po průchodu číslicovým filtrem $H(z) = \frac{1}{10} (1 + z^{-1} + z^{-2} + \dots + z^{-9})$



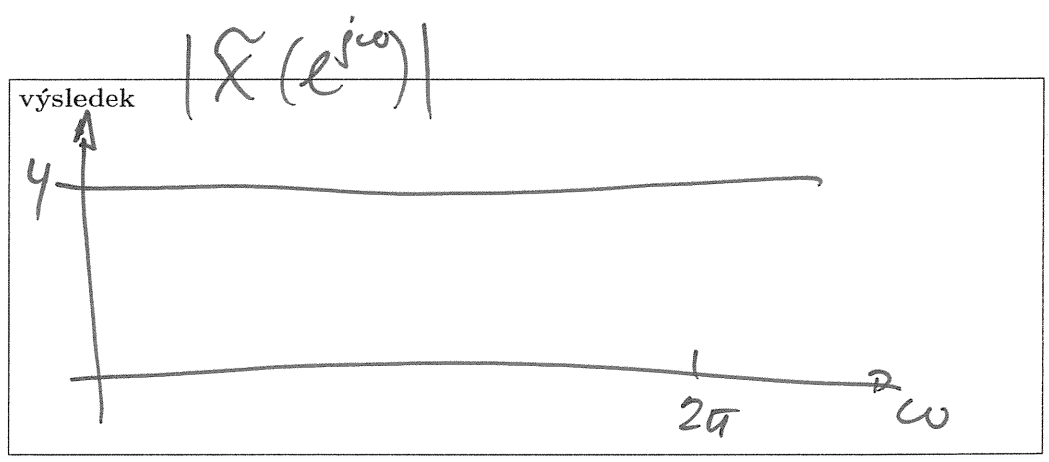
dolní propust, vyhlazovací

Příklad 11 Určete impulsní odezvu číslicového filtru s přenosovou funkcí $H(z) = 1 - 0.2z^{-1} - 0.4z^{-2}$

n	0	1	2	3
$h[n]$	1	-0,2	-0,4	0

viz A

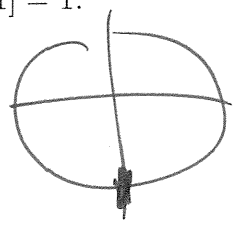
Příklad 12 Nakreslete modul Fourierovy transformace s diskretním časem (DTFT) $|\tilde{X}(e^{j\omega})|$ pro signál o délce $N = 4$: $x[0] = 0$, $x[1] = 0$, $x[2] = 4$, $x[3] = 0$.
pro normované kruhové frekvence $\omega \in [0, 2\pi]$.



viz A

Příklad 13 Diskretní signál má $N = 8$ vzorků, všechny hodnoty jsou nulové kromě $x[1] = 1$. Vypočítejte koeficient jeho diskretní Fourierovy transformace (DFT)

$$X[2] = \dots = 1 \cdot e^{-j \frac{2\pi}{8} \cdot 2 \cdot 1} = e^{-j \frac{\pi}{2}} = -j$$



Příklad 14 Diskretní Fourierova transformace signálu o $N = 4$ vzorcích $x[n]$ je $X[0] = 5$, $X[1] = 1 - j$, $X[2] = 0$, $X[3] = 1 + j$.
Určete koeficient $Y[0]$ signálu kruhově zpožděného o dva vzorky: $y[n] = R_4(n)x[\text{mod}_4(n - 2)]$.

$$Y[0] = \dots = 5$$

viz A

Příklad 15 Je dán 2D-filtr (někdy nazývaný také "konvoluční jádro" nebo "maska"):

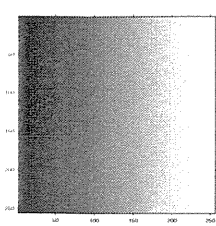
$$h[k, l] = \begin{bmatrix} 1/9 & 1/9 & 1/9 \\ 1/9 & 1/9 & 1/9 \\ 1/9 & 1/9 & 1/9 \end{bmatrix}$$

Vlevo jsou pixely původního obrázku $x[k, l]$. Vyplňte vpravo hodnoty pixelů filtrovaného obrázku $y[k, l]$.

0	0	0	0	0
0	0	0	0	0
0	0	100	0	0
0	0	0	0	0
0	0	0	0	0

viz A

Příklad 16 Obrázek $x[k, l]$ má 256x256 pixelů. Uveďte, které z modulů jeho prvních 4 koeficientů 2D-DFT: $X[0, 0]$, $X[0, 1]$, $X[1, 0]$, $X[1, 1]$ jsou kladné (značkou '+'), a které nulové (značkou '0').



$X[m, n]$:

$m \downarrow n \rightarrow$	0	1
0	+	+
1	0	0

SS ANO
vodorovná změna AXE
Svisle NE

Příklad 17 Funkce hustoty rozdělení pravděpodobnosti stacionárního náhodného signálu s diskrétním časem je: $p(x) = \begin{cases} 0.5 & \text{pro } x \in [2, 4] \\ 0 & \text{jinde} \end{cases}$
Určete střední výkon tohoto signálu.

$P_s = 3^2 + \frac{2^2}{12} = 9,33$

viž A

Příklad 18 Distribuční funkce stacionárního náhodného signálu je definována jako

$$F(x) = \begin{cases} 0 & \text{pro } x < 0 \\ \frac{x}{2} & \text{pro } x \in [0, 2] \\ 1 & \text{pro } x > 2 \end{cases}$$

Napište nebo nakreslete funkci hustoty rozdělení pravděpodobnosti $p(x)$ odpovídající této distribuční funkci.

jápková v výsledku
v tomto intervalu je OK.

výsledek

viž A

Příklad 19 Na $\Omega = 4000$ realizacích náhodného procesu byla naměřena tato tabulka (dvourozměrný histogram) hodnot mezi časy n_1 a n_2 :

intervaly x_1	intervaly x_2			
	[-4, -2]	[-2, 0]	[0, 2]	[2, 4]
[2, 4]	0	0	0	1000
[0, 2]	0	0	1500	0
[-2, 0]	0	1500	0	0
[-4, -2]	0	0	0	0

Spočítejte autokorelační 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.

$R[n_1, n_2] = \frac{3 \times 3}{3 \times 3} = 3$

viž A

Příklad 20 Kvantizační hladiny kvantizéru jsou lichá čísla: $\dots, -11, -9, -7, -5, -3, -1, 1, 3, 5, 7, 9, 11, \dots$. Kvantování probíhá standardně zaokrouhlováním na nejbližší hladinu. Do kvantizéru přichází vstupní signál $x[n]$, který nabývá pouze dvou hodnot: 0 nebo 10.

Určete poměr signálu k šumu v dB při kvantování tohoto signálu.

$-\infty$ až 20
SNR = dB

chyba - vždy 1 $P_L = 1^2 = 1$
užitečný signál: záleží na poměru hodnot 0 a 10 podle nejvíce využití
význam $P_s = 0$ až $P_s = 100$

$\frac{100}{1} = 20 \text{ dB}$
 $\frac{1}{1} = 0 \text{ dB}$
SNR_{good} = 10 log₁₀ 100 = 20 dB
SNR_{bad} = 10 log₁₀ 1 = 0 dB

Semestrální zkouška ISS, 6.1.2012, skupina D

D

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

Příklad 1 Signál je periodický sled obdélníkových impulsů o periodě T_1 , jejichž délka je $\vartheta = \frac{T_1}{5}$. Určete, které koeficienty jeho Fourierovy řady c_k budou nulové.

$c_5, c_{10}, c_{15}, \dots$
 $c_{-5}, c_{-10}, c_{-15}, \dots$

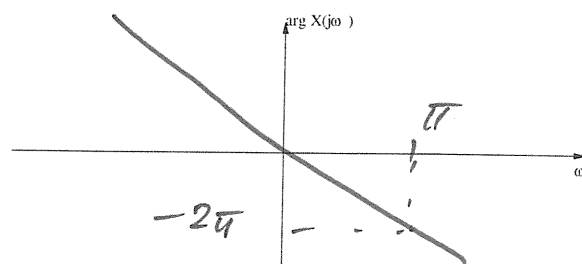
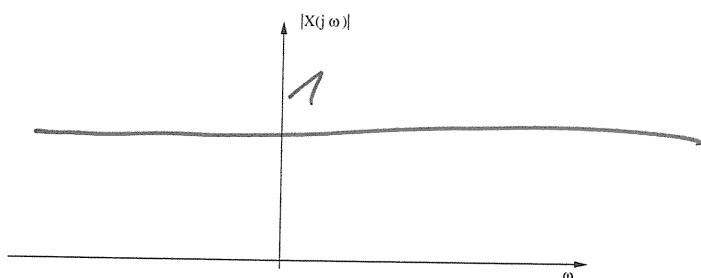
viz A

Příklad 2 Napište signál odpovídající Fourierově řadě s jediným nenulovým koeficientem: $c_1 = 4e^{j\frac{\pi}{4}}$

$x(t) = 4e^{j\frac{\pi}{4}} e^{j\omega_1 t}$

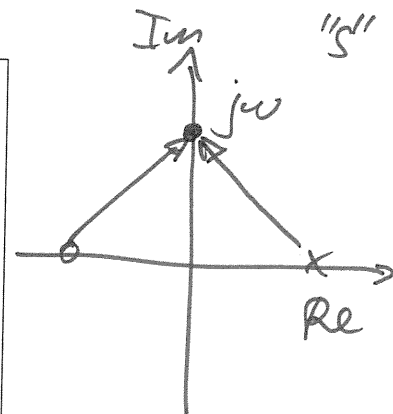
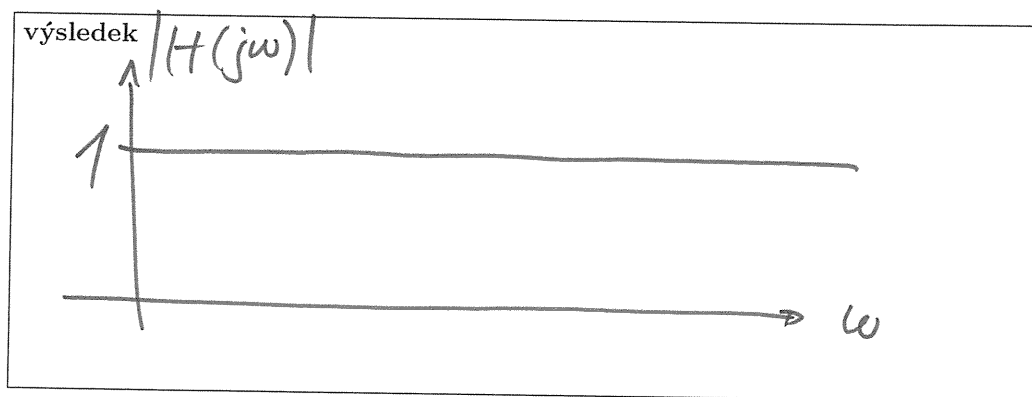
viz A

Příklad 3 Nakreslete modul a argument spektrální funkce posunutého Diracova impulsu: $x(t) = \delta(t-2)$



Příklad 4 Systém se spojitým časem je popsán přenosovou funkcí $H(s) = \frac{s+1}{s-1}$. Nakreslete přibližný průběh modulu jeho frekvenční charakteristiky $H(j\omega)$ pro kladné kruhové frekvence ω , přesně jej určete pro $\omega = 0$.

viz A



Příklad 5 Spektrální funkce signálu $x(t)$ se spojitým časem má tvar obdélníka:

$$X(j\omega) = \begin{cases} 4 & \text{pro } \omega \in [-1 \text{ rad/s}, 1 \text{ rad/s}] \\ 0 & \text{jinde} \end{cases} \quad \text{Vzorkovací frekvence je } F_s = 20 \text{ Hz.}$$

Určete hodnotu spektrální funkce $X_s(j\omega)$ ideálně navzorkovaného signálu $x_s(t)$ pro kruhovou frekvenci: $\omega = 40\pi \text{ rad/s}$

viz A

$X_s(j\omega) = 80$

Příklad 6 Jsou dány dvě cosinusovky s diskretním časem: $x_1[n] = \cos(\frac{2\pi}{32}n)$ a $x_2[n] = \cos(\frac{2\pi}{2}n)$. Určete hodnotu 16tého vzorku signálu, který vznikl vynásobením těchto cosinusovek: $y[n] = x_1[n]x_2[n]$.

$x_1[16] = -1$ viž A
 $x_2[16] = \cos \frac{32\pi}{2} = \cos 16\pi = 1$

$y[16] = -1$

Příklad 7 Jsou dány dva diskretní signály délky $N = 5$:

n	0	1	2	3	4
$x_1[n]$	4	4	0	0	0
$x_2[n]$	1	0	0	2	0

Určete hodnotu jejich periodické konvoluce $y[n] = x_1[n] \tilde{*} x_2[n]$ pro $n = 9$.

viž A

$y[9] = 8$

Příklad 8 Napište funkci v C implementující číslicový filtr s přenosovou funkcí $H(z) = 1 + 0.5z^{-1} - 0.2z^{-2}$

```
float filtr_zkouska (float x) {
```

viž C

$$y_m = x + 0.5 * x_{m-1} - 0.2 * x_{m-2};$$

viž C

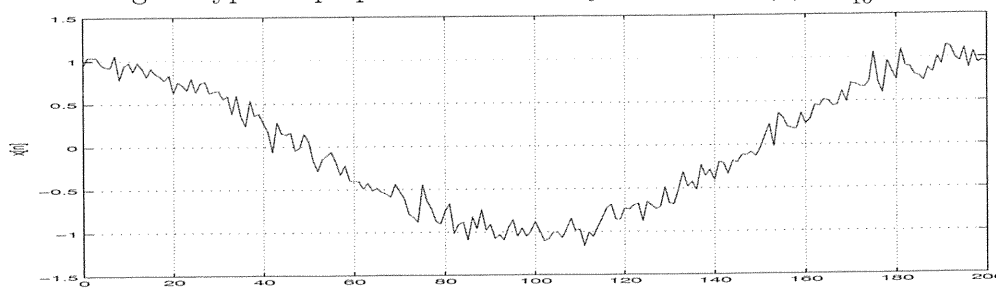
```
}
```

Příklad 9 Určete polohu (normovaná kruhová frekvence v intervalu $[0, \pi]$) a hodnotu maxima modulu frekvenční charakteristiky číslicového filtru s přenosovou funkcí $H(z) = \frac{1}{1+0.9801z^{-2}}$. Pomůcka: póly jmenovatele leží v tomto případě v $p_{1,2} = 0.99e^{\pm j\frac{\pi}{2}}$

viž C

$\omega_{max} = \frac{\pi}{2}$ rad, $|H(e^{j\omega})|_{max} = 50$.

Příklad 10 Na obrázku je signál s diskretním časem: jedna perioda zašuměné cosinusovky. Nakreslete do téhož obrázku, jak bude signál vypadat po průchodu číslicovým filtrem $H(z) = \frac{1}{10} (1 + z^{-1} + z^{-2} + \dots + z^{-9})$



viž C

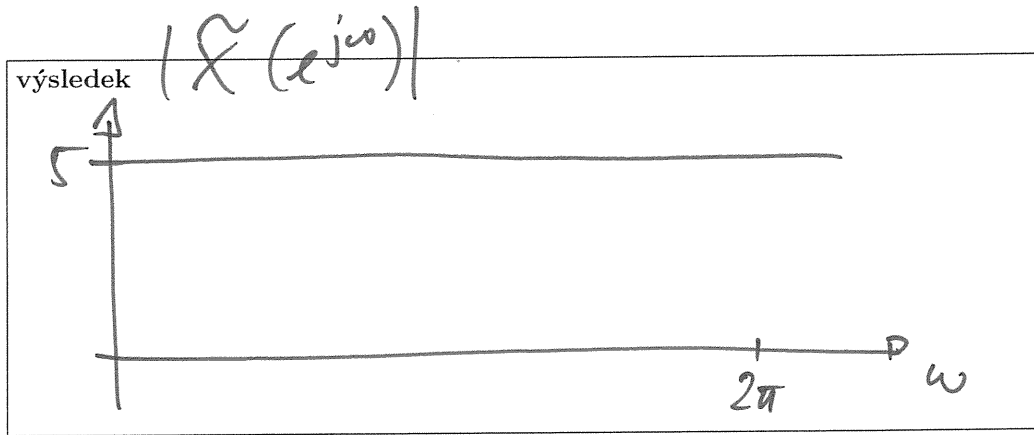
Příklad 11 Určete impulsní odezvu číslicového filtru s přenosovou funkcí $H(z) = 1 + 0.2z^{-1} - 0.4z^{-2}$

viz A

n	0	1	2	3
$h[n]$	1	0,2	-0,4	0

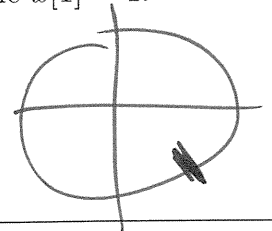
Příklad 12 Nakreslete modul Fourierovy transformace s diskretním časem (DTFT) $|\tilde{X}(e^{j\omega})|$ pro signál o délce $N = 4$: $x[0] = 0$, $x[1] = 0$, $x[2] = 5$, $x[3] = 0$.
pro normované kruhové frekvence $\omega \in [0, 2\pi]$.

viz A



Příklad 13 Diskretní signál má $N = 8$ vzorků, všechny hodnoty jsou nulové kromě $x[1] = 1$. Vypočtete koeficient jeho diskretní Fourierovy transformace (DFT)

$$X[1] = \dots = 1 \cdot e^{-j \cdot \frac{2\pi}{8} \cdot 1 \cdot 1} = e^{-j \frac{\pi}{4}} = \frac{1}{\sqrt{2}} - j \frac{1}{\sqrt{2}}$$



Příklad 14 Diskretní Fourierova transformace signálu o $N = 4$ vzorcích $x[n]$ je $X[0] = 7$, $X[1] = 1 - j$, $X[2] = 0$, $X[3] = 1 + j$.
Určete koeficient $Y[0]$ signálu kruhově zpožděného o dva vzorky: $y[n] = R_4(n)x[\text{mod}_4(n-2)]$.

$Y[0] = 7$

viz A

Příklad 15 Je dán 2D-filtr (někdy nazývaný také “konvoluční jádro” nebo “maska”):

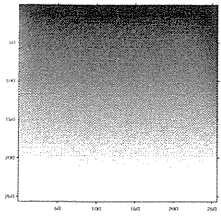
$$h[k, l] = \begin{bmatrix} 1/9 & 1/9 & 1/9 \\ 1/9 & 1/9 & 1/9 \\ 1/9 & 1/9 & 1/9 \end{bmatrix}$$

Vlevo jsou pixely původního obrázku $x[k, l]$. Vyplňte vpravo hodnoty pixelů filtrovaného obrázku $y[k, l]$.

0	0	0	0	0
0	0	0	0	0
0	0	100	0	0
0	0	0	0	0
0	0	0	0	0

viz A

Příklad 16 Obrázek $x[k, l]$ má 256x256 pixelů. Uveďte, které z modulů jeho prvních 4 koeficientů 2D-DFT: $X[0, 0]$, $X[0, 1]$, $X[1, 0]$, $X[1, 1]$ jsou kladné (značkou '+'), a které nulové (značkou '0').



$X[m, n]$:

$m \downarrow n \rightarrow$	0	1
0	+	0
1	+	0

ss ANO
vodorovně změna NE
Svisle ANO

Příklad 17 Funkce hustoty rozdělení pravděpodobnosti stacionárního náhodného signálu s diskrétním časem je: $p(x) = \begin{cases} 0.5 & \text{pro } x \in [0, 2] \\ 0 & \text{jinde} \end{cases}$
Určete střední výkon tohoto signálu.

viz A

$$P_s = \dots \frac{1^2 + \frac{2^2}{12}}{12} = \underline{\underline{1,33}}$$

Příklad 18 Distribuční funkce stacionárního náhodného signálu je definována jako

$$F(x) = \begin{cases} 0 & \text{pro } x < 0 \\ \frac{x}{2} & \text{pro } x \in [0, 2] \\ 1 & \text{pro } x > 2 \end{cases}$$

Napište nebo nakreslete funkci hustoty rozdělení pravděpodobnosti $p(x)$ odpovídající této distribuční funkci.

výsledek

viz A

Příklad 19 Na $\Omega = 4000$ realizacích náhodného procesu byla naměřena tato tabulka (dvourozměrný histogram) hodnot mezi časy n_1 a n_2 :

intervaly x_1	intervaly x_2			
	[-4, -2]	[-2, 0]	[0, 2]	[2, 4]
[2, 4]	0	0	0	1000
[0, 2]	0	0	1500	0
[-2, 0]	0	1500	0	0
[-4, -2]	0	0	0	0

Spočítejte autokorelační 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.

$$R[n_1, n_2] = \dots \frac{\cancel{xxx} \cdot \cancel{xxx}}{\cancel{xxx}} = 3 \quad \text{viz A}$$

Příklad 20 Kvantizační hladiny kvantizéru jsou lichá čísla: $\dots, -11, -9, -7, -5, -3, -1, 1, 3, 5, 7, 9, 11, \dots$. Kvantování probíhá standardně zaokrouhlováním na nejbližší hladinu. Do kvantizéru přichází vstupní signál $x[n]$, který nabývá pouze dvou hodnot: +1000 nebo -1000.

Určete poměr signálu k šumu v dB při kvantování tohoto signálu.

$$\text{SNR} = \dots \frac{10 \log_{10} \frac{1000^2}{1}}{1} = 60 \text{ dB}$$