

Semestrální zkouška ISS, 2. opravný termín, 31.1.2018, skupina  $\alpha$

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

$$\cos k = \frac{e^{j\pi} + e^{-j\pi}}{2}$$

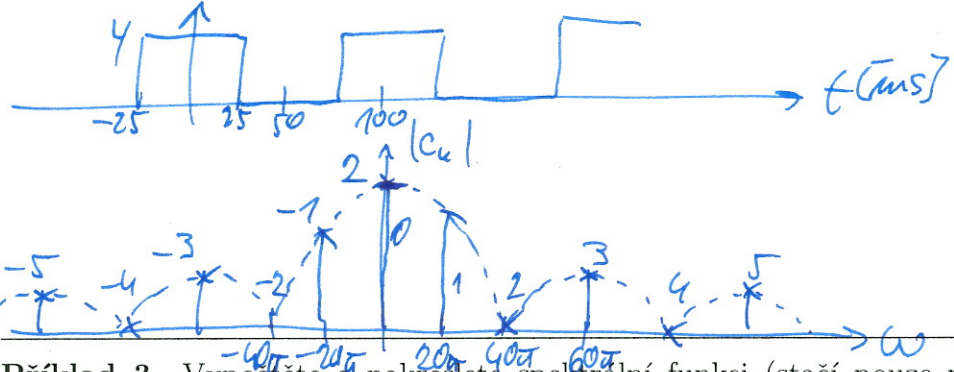
**Příklad 1** Dva signály se spojitým časem jsou:  $x_1(t) = \frac{3}{4}e^{-j\frac{\pi}{4}}e^{j100\pi t}$  a  $x_2(t) = \frac{3}{4}e^{+j\frac{\pi}{4}}e^{-j100\pi t}$ .  
Určete, zda je jejich součet  $x(t) = x_1(t) + x_2(t)$  reálný signál a pokud ano, napište pro něj vztah bez funkce  $e^j$ .

$$x(t) = \frac{3}{4}e^{j(100\pi t - \frac{\pi}{4})} + \frac{3}{4}e^{-j(100\pi t - \frac{\pi}{4})} = 2 \cdot \frac{3}{4} \cos(100\pi t - \frac{\pi}{4})$$

Reálný ANO / NE.  $x(t) = 1,5 \cos(100\pi t - \frac{\pi}{4})$

**Příklad 2** Je dán periodický signál se spojitým časem:  $x(t) = \begin{cases} 4 & \text{pro } -25 \text{ ms} \leq t \leq 25 \text{ ms} \\ 0 & \text{pro } -50 \text{ ms} < t < -25 \text{ ms} \\ 0 & \text{pro } 25 \text{ ms} < t < 50 \text{ ms} \end{cases}$

s periodou  $T_1 = 100$  ms. Nakreslete moduly koeficientů jeho Fourierovy řady  $|c_k|$  v závislosti na frekvenci, pro  $k \in [-5, 5]$ . Hodnotu modulu koeficientu  $|c_0|$  určete přesně, ostatní mohou být přibližně.



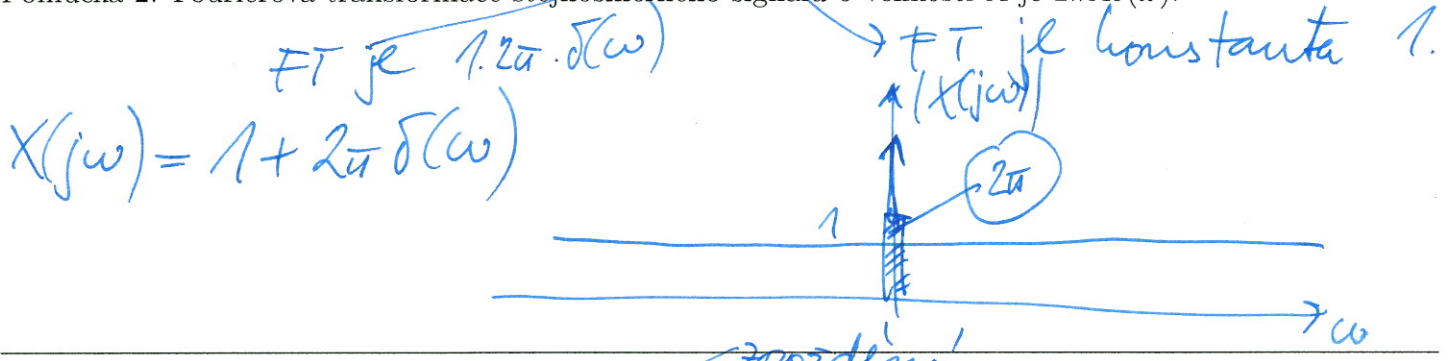
$$D = 4 \quad T_1 = 100 \text{ ms}$$

$$\frac{D}{T_1} = \frac{4 \cdot 50}{100} = 2$$

$$\frac{2\pi}{T_1} = \frac{2\pi}{50 \cdot 10^{-3}} = 40\pi$$

$$\omega_n = \frac{2\pi}{T_1} = \frac{2\pi}{100 \cdot 10^{-3}} = 20\pi$$

**Příklad 3** Vypočítejte a nakreslete spektrální funkci (stačí pouze modul) signálu, který je směsí stejnosměrného signálu a Diracova impulsu:  $x(t) = 1 + \delta(t)$ . Pomůcka 1: Fourierova transformace je lineární. Pomůcka 2: Fourierova transformace stejnosměrného signálu o velikosti  $A$  je  $2\pi A\delta(\omega)$ .



**Příklad 4** Hodnota spektrální funkce signálu se spojitým časem  $x(t)$  na frekvenci  $\omega_1 = 10\pi$  rad/s je  $X(j10\pi) = 5 + 5j$ . Určete hodnotu spektrální funkce signálu  $y(t) = x(t - 0,2)$  na téže frekvenci.

$$Y(j\omega_1) = X(j\omega_1) \cdot e^{-j\omega_1 \tau} = (5 + 5j) \cdot e^{-j10\pi \cdot 0,2} = (5 + 5j) e^{-j2\pi}$$

$Y(j10\pi) = 5 + 5j$

$(5 + 5j) \cdot 1$  bez změny.

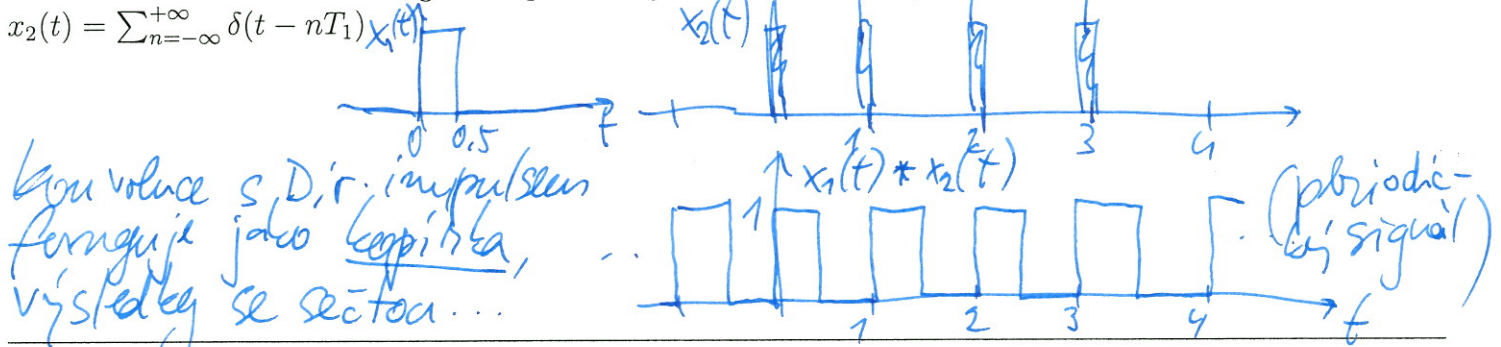
**Příklad 5** Je dán periodický signál se spojitým časem:  $x(t) = \begin{cases} 3 & \text{pro } 0 \text{ s} \leq t < 2 \text{ s} \\ -1 & \text{pro } 2 \text{ s} \leq t < 3 \text{ s} \end{cases}$  s periodou  $T_1 = 3$  s. Vypočítejte jeho střední výkon.

$$P_s = \frac{1}{T_1} \int_0^{T_1} x^2(t) dt = \frac{1}{3} (9 \cdot 2 + 1 \cdot 1) = \frac{19}{3} = 6,33$$

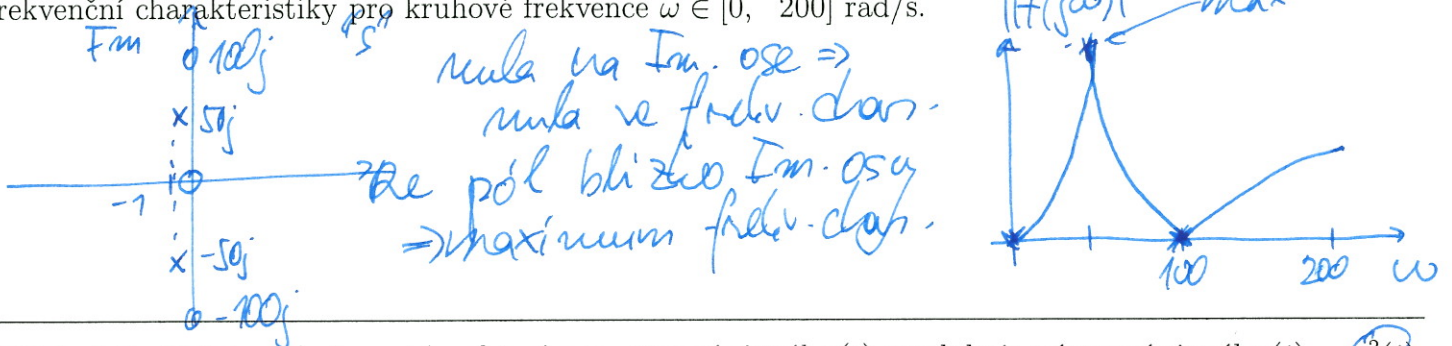
$P_s = 6,333$

**Příklad 6** Signál se spojitém časem je dán jako  $x_1(t) = \begin{cases} 1 & \text{pro } 0 \leq t < 0.5 \text{ s} \\ 0 & \text{jinde} \end{cases}$

Nakreslete konvoluci tohoto signálu s periodickým sledem Diracových impulsů s periodou  $T_1 = 1$  s:



**Příklad 7** Přenosová funkce systému se spojitém časem má nulové body:  $n_1 = 0$ ,  $n_2 = 100j$ ,  $n_3 = -100j$  a póly  $p_1 = -1 + 50j$ ,  $p_2 = -1 - 50j$ . Přibližně určete a nakreslete průběh modulu jeho frekvenční charakteristiky pro kruhové frekvence  $\omega \in [0, 200]$  rad/s.



**Příklad 8** Určete, zda je systém, který pro vstupní signál  $x(t)$  produkuje výstupní signál  $y(t) = x^2(t)$ , lineární. Své tvrzení dokažte pomocí definice linearity: pokud  $x_1(t) \rightarrow y_1(t)$  a  $x_2(t) \rightarrow y_2(t)$ , pak  $ax_1(t) + bx_2(t) \rightarrow ay_1(t) + by_2(t)$ .

je nelineární

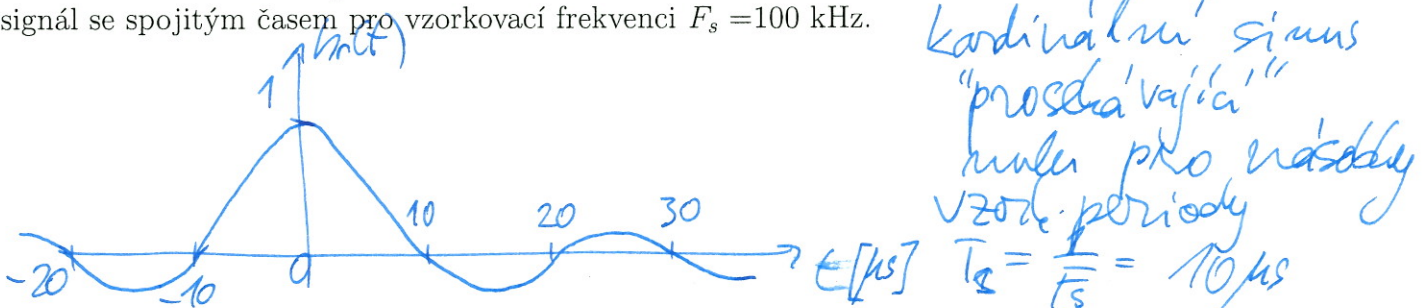
Důkaz: uvaž. pro  $x_1(t) = 1$ ,  $x_2(t) = 4$ ,  $a = b = 1$ :  
 $y_1(t) = 1$ ,  $y_2(t) = 16$   
 $y(t) = (1 + 4)^2 = 25$  což není  $1 + 16 = 17$

**Příklad 9** Napište v jakémkoliv programovacím jazyce (včetně Matlabu) kód pro generování pole (vektoru) vzorků, které při přehrání na vzorkovací frekvenci  $F_s = 8000$  Hz vyprodukuje 1 sekundu tónu na frekvenci 440 Hz (komorní 'a').

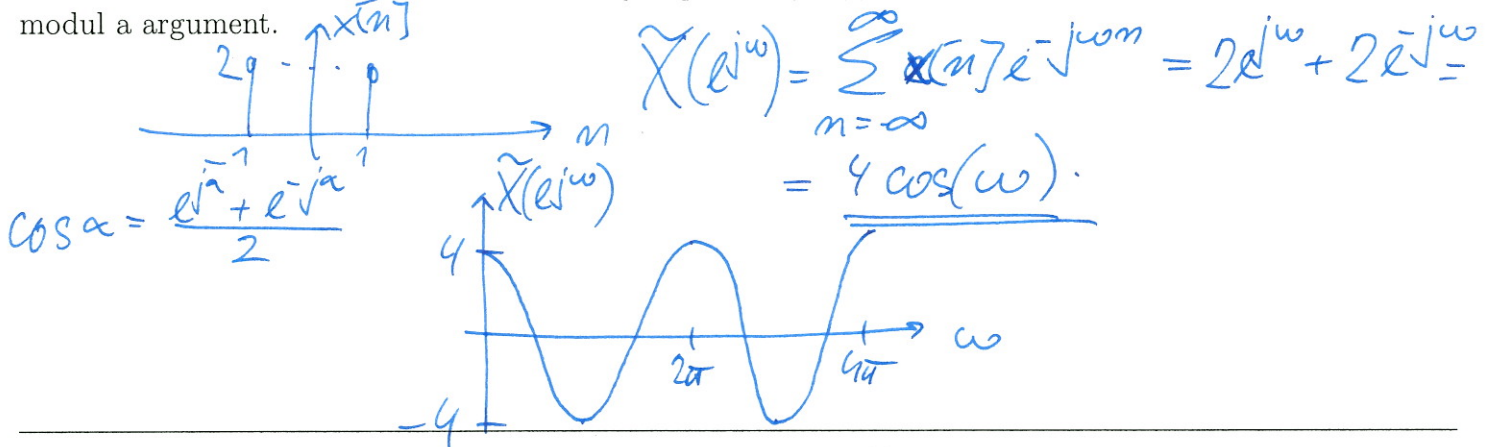
```

n = 0: 7999;
amkoras = 440/8000 * 2 * pi;
x = cos(n * amkoras);
float x[8000];
int n;
for (n=0; n<8000; n++) {
    x[n] = cos(2 * pi * 440/8000 * n);
}
    
```

**Příklad 10** Nakreslete impulsní odezvu ideálního rekonstrukčního filtru pro převod vzorkovaného signálu na signál se spojitém časem pro vzorkovací frekvenci  $F_s = 100$  kHz.



**Příklad 11** Diskrétní signál  $x[n]$  má pouze dvě nenulové hodnoty:  $x[-1] = 2$ ,  $x[1] = 2$ . Vypočtěte jeho Fourierovu transformaci s diskrétním časem (DTFT) a nakreslete ji v intervalu normovaných kruhových frekvencí  $0 \dots 4\pi$  rad. Vzhledem k tomu, že je signál sudý, vyjde DTFT reálná, nemusíte ji proto dělit na modul a argument.



**Příklad 12** V tabulce je zadán signál s diskrétním časem  $x[n]$ , o délce  $N = 5$ . Napište hodnoty signálu  $y[n] = R_5[n]x[\text{mod}_5(n - 2)]$  — kruhové zpoždění o 2 vzorky.

$n$	0	1	2	3	4
$x[n]$	4	0	1	0	1
$y[n]$	0	1	4	0	1

**Příklad 13** V tabulce je zadána impulsní odezva číslicového filtru  $h[n]$  a vstupní signál  $x[n]$ . Napište hodnoty vzorků na výstupu filtru. — konvoluce  $h[n]$  a  $x[n]$

$n$	0	1	2	3	4	5	6	7
$h[n]$	4	-2	2	0	0	0	0	0
$x[n]$	4	0	1	0	1	0	0	0
$y[n]$	16	-8	12	-2	6	-2	2	0

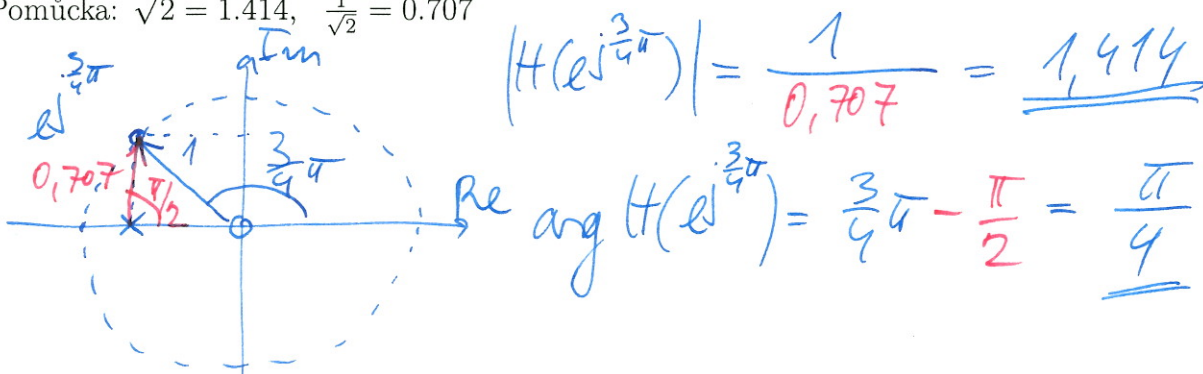
**Příklad 14** Napište přenosovou funkci filtru s impulsní odezvou  $h[n]$  z předcházejícího příkladu.

$H(z) = 4 - 2z^{-1} + 2z^{-2}$

$H(z) = \frac{z^2 - 0}{z - (-0.707)}$

**Příklad 15** Přenosová funkce číslicového filtru je  $H(z) = \frac{1}{1+0.707z^{-1}}$ . Určete modul a argument frekvenční charakteristiky tohoto filtru  $H(e^{j\omega})$  na normované kruhové frekvenci  $\omega = \frac{3\pi}{4}$  rad.

Pomůcka:  $\sqrt{2} = 1.414$ ,  $\frac{1}{\sqrt{2}} = 0.707$



**Příklad 16** Reálný signál s diskretním časem je periodický s periodou  $N = 50$  vzorků. Popište vztah mezi koeficienty  $\tilde{X}[1]$  a  $\tilde{X}[48]$  Diskrétní Fourierovy řady (DFŘ) tohoto signálu. Pokud žádný není, napište jasně "není".

$$\tilde{X}[k] = \tilde{X}^*[N-k] \quad \tilde{X}[1] = X^*[49]$$

Základní vztah ulevní

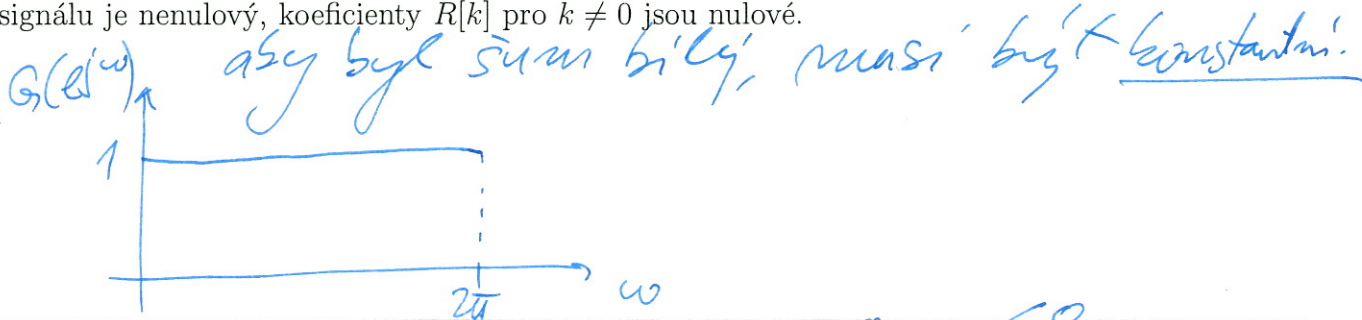
**Příklad 17** Signál s diskretním časem má délku  $N = 16$  vzorků a je pro  $n = 0 \dots 15$  dán jako:  $x[n] = 3 \cos(2\pi \frac{2}{16}n + \frac{\pi}{4})$ . Určete indexy a hodnoty nenulových koeficientů jeho Diskrétní Fourierovy transformace (DFT).

DFT:  $x[n] = \frac{1}{N} \sum X[k] e^{j \frac{2\pi}{N} kn}$

$X[2] = 24 e^{j \frac{\pi}{4}}$        $X[14] = 24 e^{-j \frac{\pi}{4}}$

$\frac{1}{N} X[-2]$   
-2 ujde, takže  $\frac{1}{N} X[14]$

**Příklad 18** Nakreslete spektrální hustotu výkonu  $G(e^{j\omega})$  Gaussovského bílého šumu s diskretním časem jako funkci normované kruhové frekvence  $\omega$  od 0 do  $2\pi$  rad. Pomůcka: autokorelační koeficient  $R[0]$  takového signálu je nenulový, koeficienty  $R[k]$  pro  $k \neq 0$  jsou nulové.



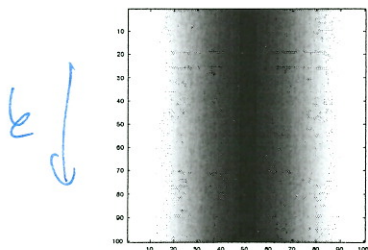
**Příklad 19** Pixely obrázku o rozměrech  $100 \times 100$  jsou všechny černé (hodnota 0), pouze 152 z nich je bílých (hodnota 1). Vypočítejte koeficient  $X[0,0]$  2D diskretní Fourierovy transformace (2D-DFT) tohoto obrázku.

$$X[m,n] = \sum_k \sum_l x[k,l] e^{j \frac{2\pi}{M} km + j \frac{2\pi}{N} nl} = \sum_k \sum_l x[k,l]$$

obvyčejná suma hodnot všech pixelů.

$X[0,0] = \dots \underline{\underline{152}}$

**Příklad 20** Na následujícím obrázku o rozměrech  $100 \times 100$  označuje černá barva hodnotu 0, bílá je 1. Napište vztah pro jeho pixely  $x[k,l]$ .



nic se děje jen ve vodorovném rozměru: 1 perioda kosinového

$$x[k,l] = 0,5 + 0,5 \cos\left(\frac{2\pi}{100} l\right)$$