

Semetrální zkouška ISS, 11.1.2007, skupina A

Login:

Podpis:

Příklad 1 Konvoluce posunutého jednotkového impulsu $\delta(t+a)$ se signálem $x(t)$ je (poznámka: jako posunutí je schválně použito a , aby se Vám nepletlo s τ v definici konvoluce):

$$A \left| \begin{array}{c} B \\ 0 \end{array} \right| x(-t) \left| \begin{array}{c} C \\ x(t-a) \end{array} \right| \left| \begin{array}{c} D \\ x(t+a) \end{array} \right.$$

Příklad 2 Vztah Fourierovy transformace (FT) s Laplaceovou transformací (LT) je následující:

$$\begin{array}{c} A \\ FT \text{ je LT s hodnotami} \\ \text{proměnné } s \\ \text{na reálné ose} \end{array} \left| \begin{array}{c} B \\ LT \text{ je FT s hodnotami} \\ \text{proměnné } \omega \\ \text{na reálné ose} \end{array} \right| \left| \begin{array}{c} C \\ FT \text{ je LT s hodnotami} \\ \text{proměnné } s \\ \text{na imaginární ose} \end{array} \right| \left| \begin{array}{c} D \\ LT \text{ je FT s hodnotami} \\ \text{proměnné } \omega \\ \text{na imaginární ose} \end{array} \right.$$

Příklad 3 Systém se spojitým časem má dvě nuly: $n_1 = -2$, $n_2 = -1$

Tento systém má charakter

$$\begin{array}{c} A \\ \text{horní propusti} \end{array} \left| \begin{array}{c} B \\ \text{dolní propusti} \end{array} \right| \left| \begin{array}{c} C \\ \text{pásmové propusti} \end{array} \right| \left| \begin{array}{c} D \\ \text{pásmové zadržuje} \end{array} \right.$$

Příklad 4 Při vzorkování se signál se spojitým časem **diskretizuje**. Jeho spektrum se tím pádem:

$$\begin{array}{c} A \\ \text{násobí střední hodnotou} \end{array} \left| \begin{array}{c} B \\ \text{diskretizuje} \end{array} \right| \left| \begin{array}{c} C \\ \text{invertuje} \end{array} \right| \left| \begin{array}{c} D \\ \text{periodizuje} \end{array} \right.$$

Příklad 5 Ideální rekonstrukční filtr – dolní propust s frekvenční charakteristikou

$$H_r(j\omega) = \begin{cases} T & \text{pro } -\Omega_s/2 < \omega < \Omega_s/2 \\ 0 & \text{jinde} \end{cases} \quad \text{má impulsní odezvu: } h_r(t) =$$

$$\begin{cases} 1 & \text{pro } -\frac{1}{\Omega_s} < t < \frac{1}{\Omega_s} \\ 0 & \text{jinde} \end{cases} \left| \begin{cases} \cos\left(\frac{\Omega_s t}{2}\right) & \text{pro } -\frac{1}{\Omega_s} < t < \frac{1}{\Omega_s} \\ 0 & \text{jinde} \end{cases} \right| \left| \begin{array}{c} C \\ \cos\left(\frac{\Omega_s t}{2}\right) \end{array} \right| \left| \begin{array}{c} D \\ \text{sinc}\left(\frac{\Omega_s t}{2}\right) \end{array} \right.$$

Příklad 6 Hodnota komplexní exponenciály $5e^{j0.2\pi n}$ pro $n = 46$ je:

$$\begin{array}{c} \text{A} \\ -1 \end{array} \left| \begin{array}{c} \text{B} \\ -0.809 - 0.588j \end{array} \right| \left| \begin{array}{c} \text{C} \\ -0.309 - 0.951j \end{array} \right| \left| \begin{array}{c} \text{D} \\ 0.309 - 0.951j \end{array} \right|$$

Příklad 7 Výsledkem kruhové konvoluce dvou posloupností $x_1[n] = [0 \ -1 \ 1 \ 0 \ 0 \ 0]$, $x_2[n] = [1 \ 2 \ 3 \ 4 \ 5]$ je posloupnost

$$y[n]=[1 \ -4 \ 1 \ 1 \ 1] \left| \begin{array}{c} \text{B} \\ -1 \ 4 \ -1 \ -1 \ -1 \end{array} \right| \left| \begin{array}{c} \text{C} \\ -4 \ 1 \ 1 \ 1 \ 1 \end{array} \right| \left| \begin{array}{c} \text{D} \\ 4 \ -1 \ -1 \ -1 \ -1 \end{array} \right|$$

Příklad 8 Spektrum diskrétního signálu se vzorkovací frekvencí F_s , získané Fourierovou transformací s diskrétním časem (DTFT), je při použití kruhové frekvence periodické s periodou:

$$\begin{array}{c} \text{A} \\ 2\pi \end{array} \left| \begin{array}{c} \text{B} \\ 1 \end{array} \right| \left| \begin{array}{c} \text{C} \\ F_s \end{array} \right| \left| \begin{array}{c} \text{D} \\ 2\pi F_s \end{array} \right|$$

Příklad 9 Diskrétní Fourierova řada má v intervalu $k \in [0, N - 1]$ pouze dva nenulové vzorky: $X[1] = 20j$, $X[N - 1] = -20j$

Určete, jakému reálnému signálu tyto koeficienty DFŘ odpovídají:

$$\text{odpovídající signál je komplexní} \left| \begin{array}{c} \text{A} \\ \frac{10}{N} \cos\left(\frac{2\pi n}{N} + \frac{\pi}{2}\right) \end{array} \right| \left| \begin{array}{c} \text{B} \\ \frac{10}{N} \cos\left(\frac{2\pi n}{N} - \frac{\pi}{2}\right) \end{array} \right| \left| \begin{array}{c} \text{C} \\ 10 \cos\left(\frac{2\pi n}{N} + \frac{\pi}{2}\right) \end{array} \right| \left| \begin{array}{c} \text{D} \\ 10 \cos\left(\frac{2\pi n}{N} + \frac{\pi}{2}\right) \end{array} \right|$$

Příklad 10 Signál je vzorkovaný na frekvenci $F_s = 16000$ Hz. Diskrétní Fourierova transformace (DFT) je provedena nad 512 vzorky signálu.

Jaké je rozlišení spektra (vzdálenost vzorků na frekvenční ose) v Hz ?

$$\begin{array}{c} \text{A} \\ 86.1 \end{array} \left| \begin{array}{c} \text{B} \\ 43.1 \end{array} \right| \left| \begin{array}{c} \text{C} \\ 31.3 \end{array} \right| \left| \begin{array}{c} \text{D} \\ 15.6 \end{array} \right|$$

Příklad 11 Signál o délce 5 vzorků má pouze jeden nenulový vzorek: $x[n] = [0 \ 1 \ 0 \ 0 \ 0]$

Jaká je hodnota jeho diskretní Fourierovy transformace $X[k]$ pro $k = 3$?

$$\begin{array}{c} \text{A} \\ 1 \end{array} \left| \begin{array}{c} \text{B} \\ -0.8090 + 0.5878j \end{array} \right| \left| \begin{array}{c} \text{C} \\ 0.3090 - 0.9511j \end{array} \right| \left| \begin{array}{c} \text{D} \\ 0.3090 + 0.9511j \end{array} \right.$$

Příklad 12 Diferenční rovnice číslicového filtru má tvar:

$$y[n] = x[n] + 0.5x[n-1] + 0.2x[n-2] + 0.3y[n-1] + 0.2y[n-2].$$

Převeďte ji na přenosovou funkci

$$H(z) = \frac{\text{A}}{1-0.3z^{-1}-0.2z^{-2}} \left| H(z) = \frac{\text{B}}{1+0.5z^{-1}+0.2z^{-2}} \right| \left| \text{filtr nemá přenosovou funkci} \right| \left| H(z) = \frac{\text{D}}{1+0.5z^{-1}+0.2z^{-2}} \right.$$

Příklad 13 Funkce implementuje FIR filtr 12. řádu, který má diferenční rovnici:

$$y[n] = a_0x[n] + a_1x[n-1] + \dots + a_{12}x[n-12].$$

Kolik bude tato funkce potřebovat minimálně paměťových míst (stejného formátu jako je formát vstupních vzorků):

$$\begin{array}{c} \text{A} \\ \text{žádné} \end{array} \left| \begin{array}{c} \text{B} \\ 4 \end{array} \right| \left| \begin{array}{c} \text{C} \\ 8 \end{array} \right| \left| \begin{array}{c} \text{D} \\ 12 \end{array} \right.$$

Příklad 14 Filtr s přenosovou funkcí $H(z) = 1 + 3z^{-1} + 4z^{-2}$ je

$$\begin{array}{c} \text{A} \\ \text{stabilní} \end{array} \left| \begin{array}{c} \text{B} \\ \text{nestabilní} \end{array} \right| \left| \begin{array}{c} \text{C} \\ \text{na mezi stability} \end{array} \right| \left| \begin{array}{c} \text{D} \\ \text{nedá se určit} \end{array} \right.$$

Příklad 15 Hodnota distribuční funkce náhodného procesu pro čas t a hodnotu $x = 5$ je $F(5, t) = 0.16$.

Tvrzení, že $F(6, t) < 0.16$

$$\begin{array}{c} \text{A} \\ \text{je pravda} \end{array} \left| \begin{array}{c} \text{B} \\ \text{není pravda} \end{array} \right| \left| \begin{array}{c} \text{C} \\ \text{nedá se rozhodnout} \end{array} \right| \left| \begin{array}{c} \text{D} \\ \text{je pravda jen u stacionárního náhodného procesu} \end{array} \right.$$

Příklad 16 Korelační koeficient stacionárního náhodného procesu s diskrétním časem $R(10, 50) = 156$.
 Určete hodnotu korelačního koeficientu $R(31, 70)$

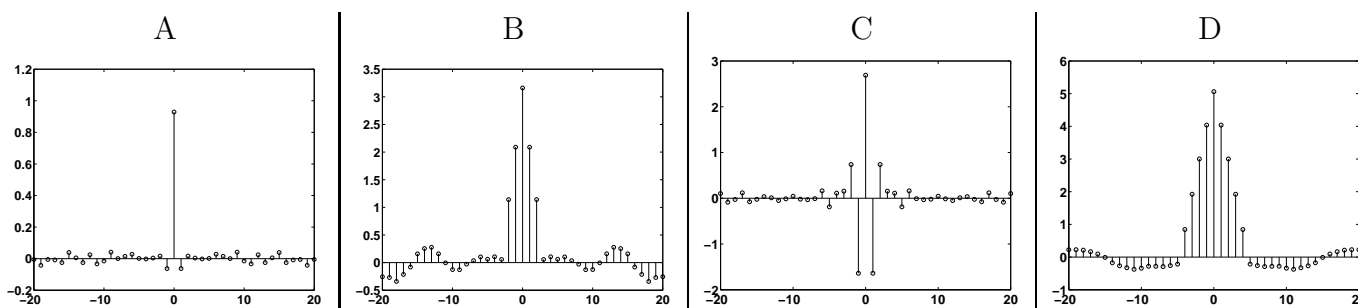
$$A \mid B \mid C \mid D \\ -156 \mid 0 \mid 156 \mid \text{nejde určit}$$

Příklad 17 Jak se změní spektrální hustota výkonu náhodného procesu po průchodu filtrem s přenosovou funkcí $H(z) = 1 - z^{-1}$ na normované kruhové frekvenci $\omega = \pi$ rad ?

$$A \mid B \mid C \mid D \\ \text{vynásobí se čtyřmi} \mid \text{bude nulová} \mid \text{vynásobí se dvěma} \mid \text{bude beze změny}$$

Příklad 18 Na 1000 vzorcích bílého šumu se střední hodnotou 0 a směrodatnou odchylkou 1 byly odhadnuty autokorelační koeficienty $R[-20] \dots R[20]$.

Který obrázek je správně ?



Příklad 19 Při kvantování nebudeme zaokrouhlovat na nejbližší kvantovací hladinu, ale vždy dolů, kvantovací chyba bude tedy rovnoměrně rozložena mezi hodnotami 0 a Δ , kde Δ je kvantovací krok.

Určete výkon chybového signálu P_e .

$$A \mid B \mid C \mid D \\ \frac{\Delta^2}{24} \mid \frac{\Delta^2}{12} \mid \frac{\Delta^2}{3} \mid \frac{\Delta^2}{4}$$

Příklad 20 Z levého obrázku byl filtrováním 2D maskou a výpočtem absolutní hodnoty získán pravý obrázek



Jaká maska byla použita ?

$$A \mid B \mid C \mid D \\ \begin{bmatrix} 1 & 0 & -1 \\ 2 & 0 & -2 \\ 1 & 0 & -1 \end{bmatrix} \mid \begin{bmatrix} 1 & 2 & 1 \\ 0 & 0 & 0 \\ -1 & -2 & -1 \end{bmatrix} \mid \begin{bmatrix} 1 & 1 & 1 \\ 1 & 1 & 1 \\ 1 & 1 & 1 \end{bmatrix} \mid \begin{bmatrix} 0 & 1 & 0 \\ 0 & 1 & 0 \\ 0 & 1 & 0 \end{bmatrix}$$