

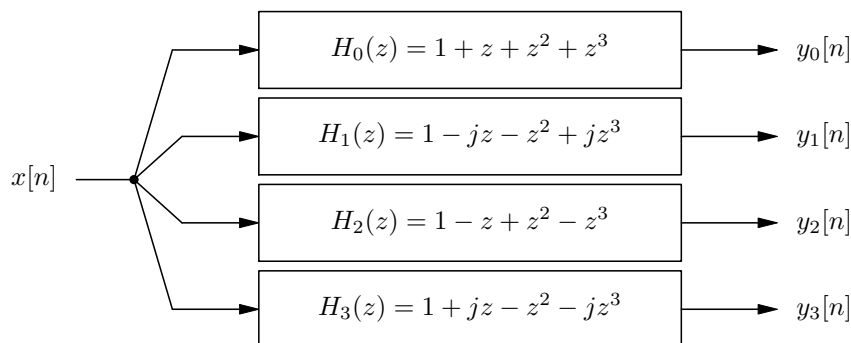
**Obrada informacija**  
**1. međuispit – 26. ožujka 2008.**

1. Definirajte signal, sustav i informaciju. Klasificirajte signale s obzirom na prebrojivost domene i kodomene. Za svaku klasu signala navedite neki od primjera iz stvarnog života!
2. Definirajte DTFT i IDTFT transformaciju. Izračunajte DTFT transformaciju impulsnog odziva diskretnog LTI sustava

$$h[n] = \delta[n-1] + \delta[n+1]$$

te skicirajte pripadnu amplitudnu i faznu karakteristiku. Također izračunajte i skicirajte grupno vrijeme kašnjenja.

3. Definirajte dekonvoluciju. Ako znate da odziv LTI sustava s impulsnim odzivom  $h[n] = \{2, 3, 2\}$  iznosi  $y[n] = \{2, 1, 1, -1, -1, -2\}$  odredite ulaz  $u[n]$ .
4. Diskretni LTI sustav ima prijenosnu funkciju  $H(z) = (1 - 2z^{-1})(3 - 1z^{-1})$ . Ispitajte je li zadani sustav stabilan i je li minimalno fazni. Odredite pripadni minimalno-fazni sustav  $H_{\text{mf}}(z)$  i pripadni inverz  $H_{\text{mf}}^{-1}(z)$ . Pokažite da vrijedi  $|H(e^{j\omega})H_{\text{mf}}^{-1}(e^{j\omega})| = 1$ !
5. Definirajte  $\text{DFT}_N$  transformaciju, kompleksnu eksponencijalu  $W_N$  i pripadnu matricu transformacije  $\mathbf{W}_N$ . Za sustav zadan slikom ( $\text{DFT}_4$  analizirajući filtarski slog) odredite izlaze  $y_0[n]$ ,  $y_1[n]$ ,  $y_2[n]$  i  $y_3[n]$  na pobudu  $x[n] = \{0, 1, 0, 0\}$ . Ispitajte jesu li uzorci odziva  $y_k[n]$ ,  $k = 0, 1, 2, 3$  u trenutku  $n = 0$  jednaki uzorcima  $X[k] = \text{DFT}_4[x[n]]$ , odnosno pokažite da vrijedi  $y_k[0] = X[k]$ .



- ① Signal je funkcija razdvojenih varijabli koja nosi informaciju, Općenitije, neka su  $D$  i  $K$  dva neprazna skupa. Signal  $f: D \rightarrow K$  je pridruživanje koje svakom elementu iz skupa  $D$  pridruži točno jedan element iz skupa  $K$ .

Prema prebrojivosti domene  $D$  i kodomene  $K$  signale klasificiramo na:

- 1) kontinuirani signali imaju neprebrojivu domenu i kodomenu,
- 2) vremenski diskretni signali imaju prebrojivu domenu i neprebrojivu kodomenu,
- 3) kvantizirani signali (ili amplitudno-diskretni signali) imaju prebrojivu kodomenu i neprebrojivu domenu, i
- 4) digitalni signali imaju prebrojivu domenu i kodomenu.

Sustav očituje promatranje sa standardiziranim ulazom i izlaskom i opisujućim ga kao proces koji transformira, poluregiji ili prenosi signal. Preciznije, neka su  $[D_u \rightarrow K_u]$  i  $[D_y \rightarrow K_y]$  dva neprazna prostora ulaznih i izlaznih signala. Sustav  $S: [D_u \rightarrow K_u] \rightarrow [D_y \rightarrow K_y]$  je pridruživanje koje svakom elementu  $u \in [D_u \rightarrow K_u]$  pridruži barem jedan element  $y \in [D_y \rightarrow K_y]$ .

Informacija je ono što omogućuje razmjenu (C. Shannon), odnosno bilo što što komutiku/primitelja daje novu znanje.

② Neha je  $x[n]$  kvadratni sumabilni signal.

$$\text{DTFT}[x[n]] = \sum_{n=-\infty}^{+\infty} x[n] e^{-j\omega n} = X(\omega)$$

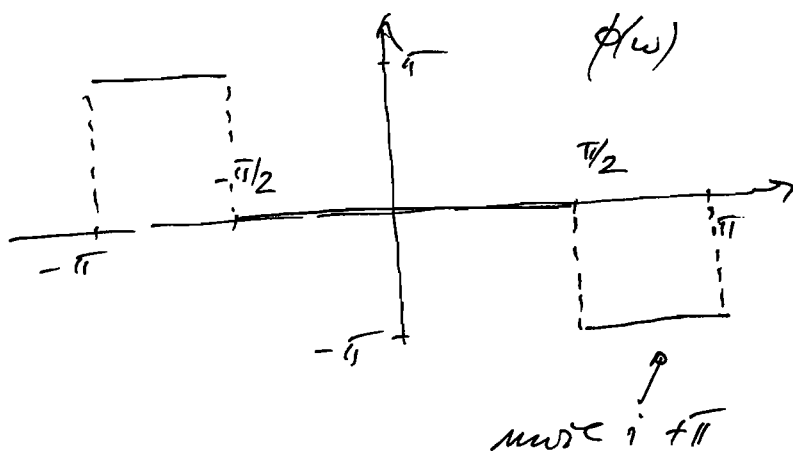
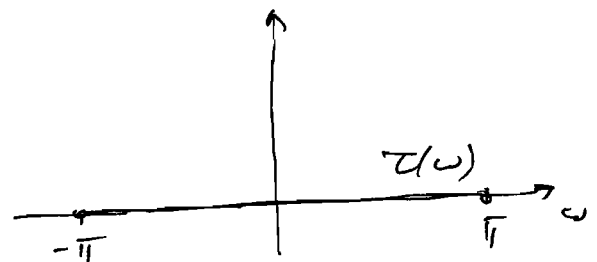
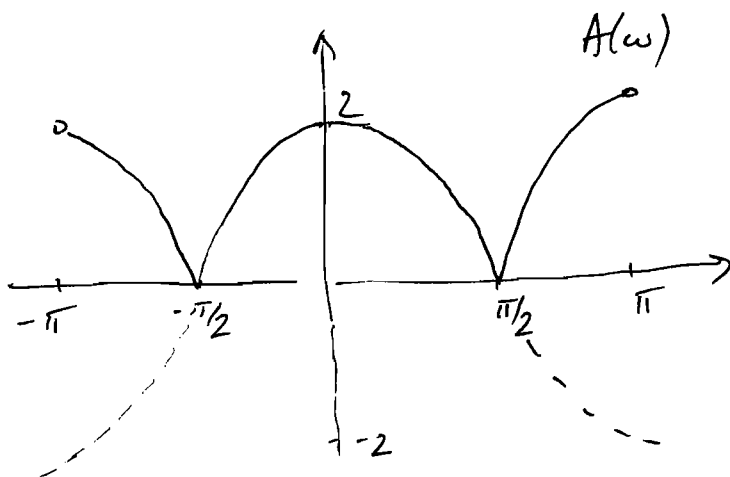
$$\text{IDTFT}[X(\omega)] = \frac{1}{2\pi} \int_{-\pi}^{\pi} X(\omega) e^{j\omega n} d\omega = x[n]$$

$$h[n] = \delta[n-1] + \delta[n+1]$$

$$H(\omega) = e^{j\omega} + e^{-j\omega} = 2\cos(\omega)$$

$$A(\omega) = |2\cos(\omega)|, \quad \phi(\omega) = \begin{cases} 0, & -\pi/2 < \omega < \pi/2 \\ \pi, & \omega \in [-\pi, -\pi/2] \cup [\pi/2, \pi] \end{cases}$$

$$\tau(\omega) = -\frac{d}{d\omega} \phi(\omega) = 0$$



③ Postupak rekonstrukcije ulaznog signala  $u[n]$  iz poznatog izlaznog signala  $y[n]$  i impulsnog odziva sustava  $h[n]$  može se dekonvolucija:

$$u[n] = \frac{1}{h[0]} \left( y[n] - \sum_{i=1}^n u[n-i] h[i] \right)$$

$$h[n] = \{2, 3, 2\}$$

$$y[n] = \{2, 1, 1, -1, -1, -2\}$$

$$u[0] = \frac{1}{2} (2) = 1$$

$$u[1] = \frac{1}{2} (1 - (1 \cdot 3)) = -1$$

$$u[2] = \frac{1}{2} (1 - ((-1) \cdot 3 + 1 \cdot 2)) = 1$$

$$u[3] = \frac{1}{2} (-1 - (1 \cdot 3 + (-1) \cdot 2)) = -1$$

$$u[4] = \frac{1}{2} (-1 - ((-1) \cdot 3 + 1 \cdot 2)) = 0$$

$$u[5] = \frac{1}{2} (-2 - (0 \cdot 3 + (-1) \cdot 2)) = 0$$

$$u[6] = \frac{1}{2} (0 - (0 \cdot 3 + 0 \cdot 2)) = 0$$

Kako  $h[n]$  ima tri elementa svi ostali uvorci ulaza su jednaki nuli, dakle:

$$u[n] = \{1, -1, 1, -1\}$$

$$(4) \quad H(z) = (1 - 2z^{-1})(3 - 1z^{-1}) \Rightarrow z_1 = 2, \quad z_2 = \frac{1}{3}$$

Zadani sustav  $H(z)$  je FIR sustav koji nema polove te je stabilan. Kako je nula  $z_1 = 2$  izvan jedinične kružnice u  $z$ -ravnini zadani sustav NFE minimalizirajmo.

$$H_{\text{uf}}(z) = (z^{-1} - 2)(3 - z^{-1}) = -6 + 5z^{-1} - z^{-2}$$

$$H_{\text{uf}}^{-1}(z) = \frac{1}{(z^{-1} - 2)(3 - z^{-1})} = \frac{1}{-6 + 5z^{-1} - z^{-2}}$$

$$H_{\text{uf}}(z) \cdot H_{\text{uf}}^{-1}(z) = 1$$

$$H(z) \cdot H_{\text{uf}}^{-1}(z) = \frac{(1 - 2z^{-1})(3 - 1z^{-1})}{(z^{-1} - 2)(3 - z^{-1})} = \frac{1 - 2z^{-1}}{z^{-1} - 2} = \frac{z - 2}{1 - 2z}$$

$$\begin{aligned} |H(e^{j\omega}) H_{\text{uf}}^{-1}(e^{j\omega})| &= \left| \frac{e^{j\omega} - 2}{1 - 2e^{j\omega}} \right| = \left| \frac{\cos(\omega) - 2 + j\sin(\omega)}{1 - 2\cos(\omega) - 2j\sin(\omega)} \right| = \\ &= \sqrt{\frac{\cos^2(\omega) - 4\cos(\omega) + 4 + \sin^2(\omega)}{1 - 4\cos(\omega) + 4\cos^2(\omega) + 4\sin^2(\omega)}} = \sqrt{\frac{5 - 4\cos(\omega)}{5 - 4\cos(\omega)}} = 1 \end{aligned}$$

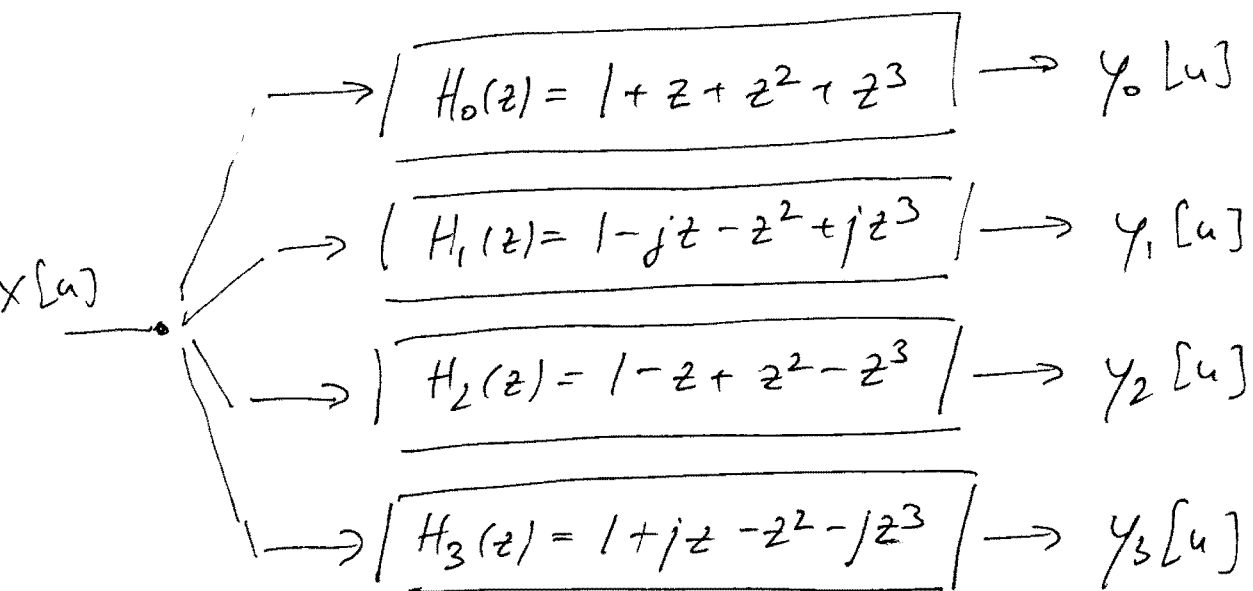
$$5) \text{DFT}_N [x[n]] \stackrel{\text{def}}{=} \sum_{n=0}^{N-1} x[n] W_N^{nk} = X[k]$$

$$W_N \stackrel{\text{def}}{=} e^{-2\pi j \frac{1}{N}}$$

Matrica  $W_N$  je kvadratna matrica dimenzije  $N \times N$  koja u  $i$ -tom retku i  $j$ -tom stupcu ima element  $W_N^{(i-1)(j-1)}$ .

$$W_4 = \begin{bmatrix} 1 & 1 & 1 & 1 \\ 1 & -j & -1 & j \\ 1 & -1 & 1 & -j \\ 1 & j & -1 & -j \end{bmatrix}$$

$$x[n] = \{0, 1, 0, 0\} \quad \text{DFT}_4 [x[n]] = W_4 \cdot x[n] = \{1, -j, -1, j\}$$



$$Y_0(z) = H_0(z) \cdot X(z) = z^{-1} + 1 + z + z^2$$

$$Y_1(z) = H_1(z) \cdot X(z) = z^{-1} - j - z + jz^2$$

$$Y_2(z) = H_2(z) \cdot X(z) = z^{-1} - 1 + z - z^2$$

$$Y_3(z) = H_3(z) \cdot X(z) = z^{-1} + j - z - z^2$$

$$\left. \begin{array}{l} y_k[0] = \{1, -j, -1, +j\} \\ x[n] = \{1, -j, -1, j\} \end{array} \right\} \Rightarrow y_k[0] = x[k]$$