

Serie 10 – Problema 6:

Un sistema causal tiene como salida $y(n) = \left(\frac{1}{4}\right)^n \mu(n)$ cuando la entrada es $u(n) = \left(\frac{1}{2}\right)^n \mu(n)$.

- Encuentre la DTFT de la respuesta al impulso del sistema.
- Calcule la respuesta al impulso $h(n)$.
- Calcule la respuesta en régimen permanente a una entrada $u(n) = \cos(\pi n/4)$.

a. Calculemos la DTFT de la entrada y de la salida. Se verifica:

$$Y(\omega) = \sum_{n=-\infty}^{\infty} y(n)e^{-j\omega n} = \sum_{n=0}^{\infty} \left(\frac{1}{4}\right)^n e^{-j\omega n} = \frac{1}{1 - \frac{1}{4}e^{-j\omega}}$$

$$U(\omega) = \sum_{n=-\infty}^{\infty} u(n)e^{-j\omega n} = \sum_{n=0}^{\infty} \left(\frac{1}{2}\right)^n e^{-j\omega n} = \frac{1}{1 - \frac{1}{2}e^{-j\omega}}$$

Luego, la respuesta en frecuencia del sistema resulta:

$$H(\omega) = \frac{Y(\omega)}{U(\omega)} = \frac{1 - \frac{1}{2}e^{-j\omega}}{1 - \frac{1}{4}e^{-j\omega}}$$

Por otra parte, la función transferencia Z resulta

$$H(z) = \frac{Y(z)}{U(z)} = \frac{1 - \frac{1}{2}z^{-1}}{1 - \frac{1}{4}z^{-1}} = \frac{z - \frac{1}{2}}{z - \frac{1}{4}}$$

Vemos entonces que el sistema es BIBO estable (polo en el interior de la circunferencia unitaria).

b. Para obtener $h(n)$, podemos calcular la Transformada de Fourier Inversa de $H(\omega)$, o equivalentemente la Transformada Z Inversa de $H(z)$. Resulta más simple esto último.

$$h(n) = Z^{-1}\{H(z)\} = Z^{-1}\left\{\frac{1 - \frac{1}{2}z^{-1}}{1 - \frac{1}{4}z^{-1}}\right\} = \left(\frac{1}{4}\right)^n \mu(n) - \frac{1}{2}\left(\frac{1}{4}\right)^{n-1} \mu(n-1)$$

c. Se verifica

$$y_{RPS}(n) = |H(\omega)|_{\omega=\frac{\pi}{4}} \cos\left(\frac{\pi}{4}n + \angle H(\omega)|_{\omega=\frac{\pi}{4}}\right) = 0.8751 \cos\left(\frac{\pi}{4}n + 0.2889\right)$$

Serie 10 – Problema 8:

La señal causal $x(n]$ tiene una Transformada Z dada por

$$X(z) = 1 + z^{-1} + z^{-2} + z^{-3}$$

- a. Determine la señal $x(n]$ y su Transformada de Fourier en Tiempo Discreto (DTFT).
 b. Determine la DFT con 4-puntos de la señal $x(n]$. Indique si esta DFT puede pensarse como muestras en frecuencia de la DTFT de $x(n]$, en las frecuencias equiespaciadas $\omega_k = \frac{2\pi k}{4}$.

a. Por definición de la transformada Z es claro que

$$x(n) = \left\{ \underset{\uparrow}{1}, 1, 1, 1 \right\} = \mu(n) - \mu(n-4)$$

La DTFT resulta entonces

$$X(\omega) = \sum_{n=-\infty}^{\infty} x(n)e^{-j\omega n} = \sum_{n=0}^3 e^{-j\omega n} = \frac{1 - e^{-j4\omega}}{1 - e^{-j\omega}}$$

b. La DFT con 4 puntos resulta:

$$X(k) = \sum_{n=0}^3 x(n)e^{-j\frac{2\pi kn}{4}} = \sum_{n=0}^3 e^{-j\frac{2\pi kn}{4}} = \frac{1 - e^{-j\frac{2\pi k \cdot 4}{4}}}{1 - e^{-j\frac{2\pi k}{4}}} = \begin{cases} 4 & k=0 \\ 0 & k=1,2,3 \end{cases}$$

Puede verse que en este caso puede pensarse a la DFT con 4 puntos de la señal como muestras de la DTFT en las frecuencias equiespaciadas $\omega_k = \frac{2\pi k}{4}$.