

**SEÑALES Y SISTEMAS**  
**Examen recuperación parcial, enero 2018**  
Grado en Ingeniería Multimedia.

Fecha: 18 de enero de 2018

Duración: 1:00 h

**Problema 1** (5,5 PUNTOS)

A partir de la señal:  $\hat{x}[n] = 2\delta[n+1] + \delta[n] + 3\delta[n-1]$ , se genera la señal periódica discreta

$$x[n] = \sum_{k=-\infty}^{\infty} \hat{x}[n-4k]$$

- a) (1 P) Representa la señal  $x[n]$  en función del tiempo discreto e indica su periodo  $N_0$ .
- b) (3,5 P) Calcula el desarrollo en serie de Fourier discreto de  $x[n]$  y sus coeficientes  $c_k$ .
- c) (1 P) Representa el espectro en amplitud y fase de los coeficientes  $c_k$  en función de la frecuencia discreta.

**Problema 2** (4,5 PUNTOS) Se dispone de un cuantificador de 5 bits cuya zona granular está comprendida entre los valores  $x_{max} = 0,5$  y  $x_{min} = -0,5$  Voltios. La función característica del cuantificador  $Q(x)$  es la siguiente:

$$x_q = Q(x) = \begin{cases} \left( E \left[ \frac{|x|}{\Delta} \right] + \frac{1}{2} \right) \cdot \Delta \cdot \text{sign}(x), & |x| < x_{max}, \\ \frac{L-1}{2} \cdot \Delta \cdot \text{sign}(x), & |x| \geq x_{max}. \end{cases}$$

Donde  $L$  es el número de niveles y  $\Delta$  es el escalón de cuantificación. A cada valor de  $x_q$  se le asigna una palabra de código binaria de acuerdo con una codificación signo-magnitud, con el bit de signo 1 para valores de tensión negativos y viceversa.

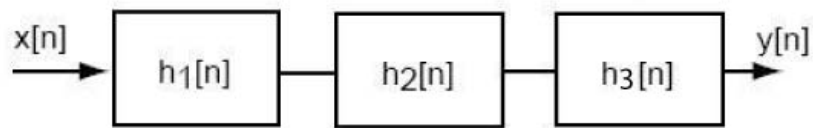
- a) (3 P) Considera las muestras  $x_1 = 0,093$  V,  $x_2 = -0,294$  V y  $x_3 = 0,65$  V. Calcula su valor cuantificado, su palabra de código y el error relativo de cuantificación en tanto por ciento.
- b) (1 P) Suponiendo que se quiera muestrear y cuantificar la señal  $x(t) = 0,5 \cos(0,2\pi t)$  y considerando estos dos otros cuantificadores uniformes, cuya características son
  - 2)  $bits = 4$ ,  $2X_m = 1$ ,
  - 3)  $bits = 6$ ,  $2X_m = 1$ .

Entre las tres opciones de cuantificación (la primera y estas últimas dos), ¿cuál es la que cuantificaría mejor la señal  $x(t)$  ajustándose a sus características? Justifica tu elección.

- c) (0,5 P) Suponiendo que el margen dinámico del cuantificador sea  $2X_m = 5\sigma_x$ , es decir 5 veces el valor cuadrático medio de la señal, calcula la relación señal a ruido de cuantificación utilizando la siguiente fórmula, donde  $b$  es el número de bits:

$$\left( \frac{S}{N} \right)_q = 6,02 \cdot (b-1) + 10,8 - 20 \cdot \log \left( \frac{2X_m}{2\sigma_x} \right) \quad \text{dB}.$$

**Problema 3** (4,5 PUNTOS) Dado el sistema LTI de la figura



siendo

$$h_1[n] = \left(\frac{1}{2}\right)^n u[n]$$

$$h_2[n] = (n-1)u[n-1]$$

$$h_3[n] = \delta[n+2] - \delta[n+1]$$

- a) (1 P) Estudia la causalidad y estabilidad del primer sistema LTI,  $h_1[n]$ .
- b) (3,5 P) Calcula la respuesta total del sistema  $h_T[n]$ .

**Problema 4** (5,5 PUNTOS) Considera el siguiente sistema:

$$y[n] = bx[n] - \frac{3}{5}x[n-1] + \frac{7}{10}y[n-1] - \frac{1}{10}y[n-2].$$

- a) (0,5 P) Representa el diagrama de bloques del sistema. ¿De que tipo de filtro se trata y cuál es su orden?
- b) (1 P) Calcula su respuesta en frecuencia y después determina la constante  $b$  para que  $H(e^{j\cdot 0}) = 1$ .
- c) (2,5 P) Supón  $b = 1$ . Calcula la respuesta impulsiva  $h[n]$  del sistema.
- d) (1,5 P) Supón  $b = 1$ . Calcula la respuesta  $y[n]$  ante la señal

$$x[n] = \delta[n] - \frac{1}{2}\delta[n-1].$$

# SEÑALES Y SISTEMAS

## Examen recuperación de Enero

Grado en Ingeniería Multimedia.

Fecha: 18 de enero de 2018

Duración: 1:00 h

## SOLUCIÓN

### Problema 1 (5,5 PUNTOS)

- a) La señal  $x[n]$  es periódica de periodo  $N_0 = 4$ , sus valores son  $x[n] = \{1, 3, 0, 2\}$  para  $n = \{0, 1, 2, 3\}$ .  
b) Los coeficientes  $c_k$  serán:

$$c_0 = \frac{1}{4}(1 + 3 + 0 + 2) = \frac{3}{2} = 1,5$$

$$c_1 = \frac{1}{4}(1 - 3j + 2j) = \frac{1}{4} - \frac{j}{4}.$$
$$|c_1| = \frac{\sqrt{2}}{4}, \quad \Phi_{c1} = \arctan\left(\frac{-1}{1}\right) = -\frac{\pi}{4} \text{ rad}$$

$$c_2 = \frac{1}{4}(1 - 3 - 2) = \frac{-4}{4} = -1.$$
$$|c_2| = 1, \quad \Phi_{c2} = \arctan\left(\frac{0}{-1}\right) = \pi \text{ rad}.$$

$$c_3 = \frac{1}{4}(1 + 3j - 2j) = \frac{1}{4} + \frac{j}{4}$$
$$|c_3| = \frac{\sqrt{2}}{4}, \quad \Phi_{c3} = \arctan\left(\frac{1}{1}\right) = \frac{\pi}{4} \text{ rad}.$$

Sustituyendo los coeficientes en la ecuación del DSF discreto de  $x[n]$  se obtiene

$$x[n] = \sum_{k=0}^3 c_k e^{j\frac{\pi kn}{2}} = c_0 + c_1 e^{j\frac{\pi n}{2}} + c_2 e^{j\pi n} + c_3 e^{j\frac{3\pi n}{2}} = \frac{3}{2} + \frac{\sqrt{2}}{4} e^{-j\frac{\pi}{4}} e^{j\frac{\pi n}{2}} + e^{j\pi} e^{j\pi n} + \frac{\sqrt{2}}{4} e^{j\frac{\pi}{4}} e^{j\frac{3\pi n}{2}}$$

### Problema 2 (4,5 PUNTOS)

- a) Las primeras dos muestras caen en zona granular mientras la tercera está en saturación:

$$x_{q1} = 0,07812 \text{ V}, 00010, e_{q1} = 16 \%,$$
$$x_{q2} = -0,29687 \text{ V}, 11001, e_{q2} = 0,97 \%,$$
$$x_{q3} = 0,48437 \text{ V}, 01111, e_{q3} = 25,5 \%.$$

- b) Para elegir la mejor opción hay que fijarse en el margen dinámico del cuantificador y calcular el escalón de cuantificación:

$$\Delta_1 = 1/32 = 0,03125 \text{ V},$$
$$\Delta_2 = 1/16 = 0,0625 \text{ V},$$
$$\Delta_3 = 1/64 = 0,01562 \text{ V}.$$

El margen dinámico es idéntico para los tres cuantificadores y coincide con la amplitud de la señal  $x(t)$ , pero tenemos que  $\Delta_3 < \Delta_1 < \Delta_2$ . Por lo tanto la mejor opción es la tercera.

c) Aplicando la fórmula se obtiene

$$\left(\frac{S}{N}\right)_q = 6,02 \cdot (b - 1) + 10,8 - 20 \cdot \log\left(\frac{2X_m}{2\sigma_x}\right) = 26,92 \text{ dB}.$$

### Problema 3 (4,5 PUNTOS)

a) El sistema  $h_1[n]$  es causal ya que  $h_1[n] = 0$  por  $n < 0$ , también es estable ya que

$$\sum_{n=-\infty}^{+\infty} |h_1[n]| = \sum_{n=0}^{\infty} |h_1[n]| = 2 < \infty.$$

b) Para obtener la respuesta impulsiva total hay que realizar dos convoluciones:

$$h_{eq23} = h_2[n] * h_3[n] = (n + 1) u[n + 1] - n u[n] = u[n],$$

donde el último resultado se puede obtener utilizando una tabla o una gráfica. Finalmente

$$h_T[n] = h_1[n] * h_{eq23}[n] = (1/2)^n u[n] * u[n].$$

Esta convolución es de duración infinita y tiene valores diferentes de cero solo para  $n \geq 0$ :

$$h_T[n] = \sum_{k=0}^n \left(\frac{1}{2}\right)^k = 2 \left(1 - \left(\frac{1}{2}\right)^{n+1}\right) u[n] = \left(2 - \left(\frac{1}{2}\right)^n\right) u[n].$$

### Problema 4 (5,5 PUNTOS)

a) El filtro es un filtro de tipo IIR de orden  $N = 2$ .

b) Aplicando la DTFT sobre la ecuación en diferencias, y por las propiedades de esta transformada se llega a que

$$H(e^{j\omega}) = \frac{Y(e^{j\omega})}{X(e^{j\omega})} = \frac{b - \frac{3}{5}e^{-j\omega}}{1 - \frac{7}{10}e^{-j\omega} + \frac{1}{10}e^{-j2\omega}}$$

De la condición de que  $H(e^{j \cdot 0}) = 1$ , cuando la pulsación  $\omega = 0$ , se obtiene que  $b = 1$ .

c) Los polos del denominador de  $H(e^{j\omega})$  son  $p_1 = 1/2$  y  $p_2 = 1/5$ . Por lo tanto la respuesta en frecuencia se puede escribir descomponiendo en fracciones simples:

$$H(e^{j\omega}) = \frac{1 - \frac{3}{5}e^{-j\omega}}{(1 - \frac{1}{2}e^{-j\omega})(1 - \frac{1}{5}e^{-j\omega})} = \frac{-\frac{1}{3}}{(1 - \frac{1}{2}e^{-j\omega})} + \frac{\frac{4}{3}}{(1 - \frac{1}{5}e^{-j\omega})}.$$

Por lo tanto antitransformando en el tiempo se obtiene

$$h[n] = -\frac{1}{3} \left(\frac{1}{2}\right)^n u[n] + \frac{4}{3} \left(\frac{1}{5}\right)^n u[n].$$

d) En frecuencia tenemos que

$$Y(e^{j\omega}) = H(e^{j\omega})X(e^{j\omega})$$

con  $X(e^{j\omega}) = (1 - \frac{1}{2}e^{j\omega})$ , así que simplificando el término en común

$$Y(e^{j\omega}) = \frac{1 - \frac{3}{5}e^{-j\omega}}{(1 - \frac{1}{5}e^{-j\omega})} = \frac{1}{(1 - \frac{1}{5}e^{-j\omega})} - \frac{\frac{3}{5}e^{-j\omega}}{(1 - \frac{1}{5}e^{-j\omega})}.$$

En el dominio del tiempo se obtiene

$$y[n] = \left(\frac{1}{5}\right)^n u[n] - \frac{3}{5} \left(\frac{1}{5}\right)^{n-1} u[n - 1].$$