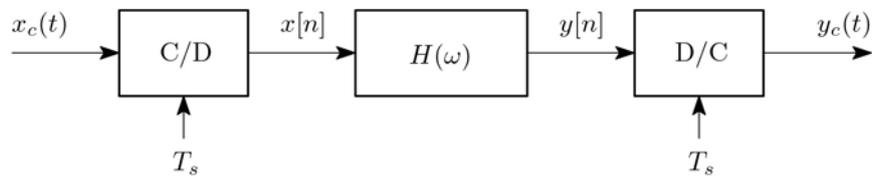


Apellidos _____ Nombre _____

DNI: _____ Calificación _____ 1 + _____ 2 + _____ 3 = _____

1. Considere el sistema de procesamiento discreto de la figura:

en el que se procesa la señal de entrada continua $x_c(t)$ para producir la señal de salida continua $y_c(t)$. Tanto el muestreo como la reconstrucción se llevan a cabo con el mismo periodo T . El convertidor D/C incorpora un filtro paso bajo ideal. La respuesta en frecuencia del sistema discreto es:

$$H(\omega) = \begin{cases} 1, & |\omega| \leq \pi/2 \\ 0, & \pi/2 < |\omega| < \pi \end{cases}$$

Suponga que la señal de entrada es $x_c(t) = \sin(2\pi 800t)$. Indique razonadamente la salida $y_c(t)$ para cada una de las frecuencias de muestreo y reconstrucción siguientes:

a) $1/T_S = 8000$ Hz. (1 punto)

- La frecuencia de muestreo es **superior** a la tasa de Nyquist por lo que el muestreo **no** produce "aliasing".
- La señal discreta es: $x[n] = x_c(nT_S) = \sin(2\pi 800n/8000) = \sin(\pi n/5)$.
- La señal pasa inalterada por el filtro porque su frecuencia discreta $\omega_0 = \pi/5$ es **menor** que la frecuencia de corte del filtro $\omega_c = \pi/2$; por tanto $y[n] = \sin(\pi n/5)$.
- La señal continua reconstruida es: $y_c(t) = \sin(\pi 8000t/5) = \sin(2\pi 800t) = x_c(t)$.

b) $1/T_S = 2000$ Hz. (1 punto)

- La frecuencia de muestreo es **superior** a la tasa de Nyquist por lo que el muestreo **no** produce "aliasing".
- La señal discreta es: $x[n] = x_c(nT_S) = \sin(2\pi 800/2000) = \sin(4\pi n/5)$.
- El filtro anula la señal porque su frecuencia discreta $\omega_0 = 4\pi/5$ es **mayor** que la frecuencia de corte del filtro $\omega_c = \pi/2$; por tanto $y[n] = 0$.
- La señal continua reconstruida es: $y_c(t) = 0$.

c) $1/T_S = 1000$ Hz. (1 punto)

- La frecuencia de muestreo es **inferior** a la tasa de Nyquist por lo que el muestreo **sí** produce "aliasing".
- La señal discreta es: $x_c(nT_S) = \sin(2\pi 800/1000) = \sin(8\pi n/5)$, alias de $x[n] = \sin(8\pi n/5 - 2\pi) = \sin(-2\pi n/5) = -\sin(2\pi n/5)$.
- La señal pasa inalterada por el filtro porque su frecuencia discreta $\omega_0 = 2\pi/5$ es **menor** que la frecuencia de corte del filtro $\omega_c = \pi/2$; por tanto $y[n] = -\sin(2\pi n/5)$.
- La señal continua reconstruida es: $y_c(t) = -\sin(2\pi 1000t/5) = -\sin(2\pi 200t)$.

2. En la Figura 1 se muestran un diagrama de bloques compuesto por un convertor C/D, un compresor y un expansor, junto con el espectro de la señal de entrada. Si la señal $x_c(t)$ se muestra con una frecuencia de 40 KHz , responda a las siguientes cuestiones:

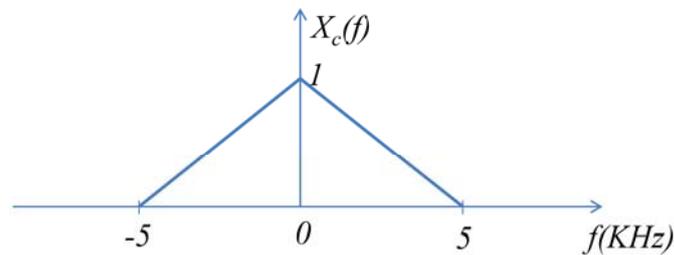
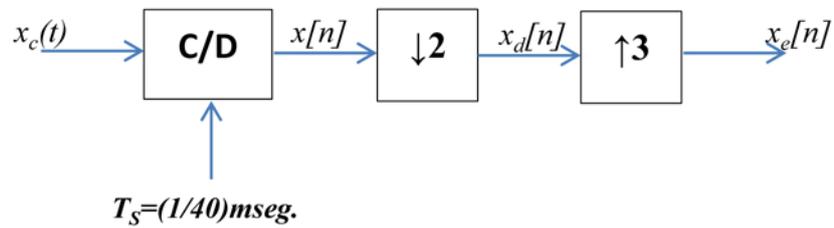
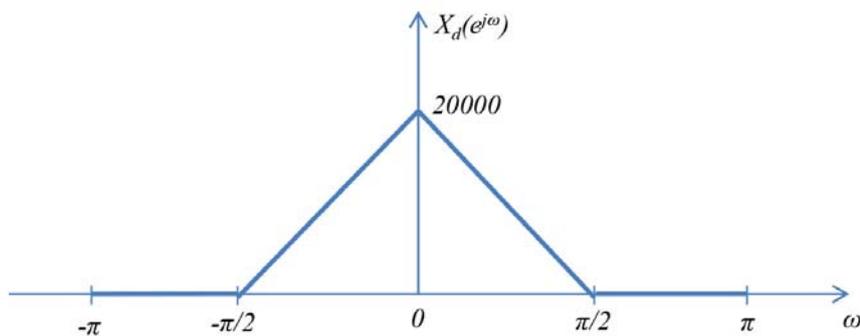
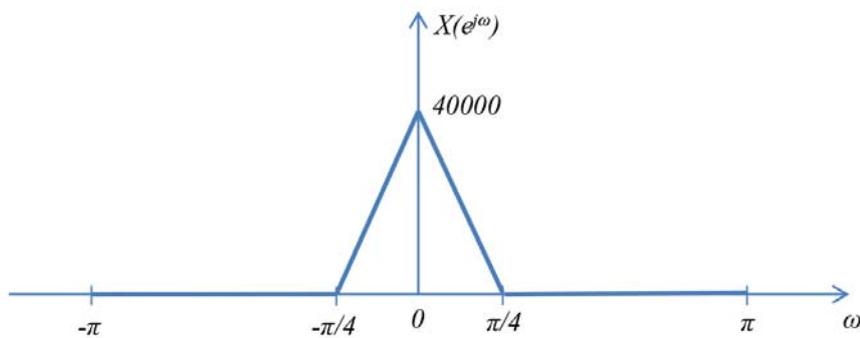
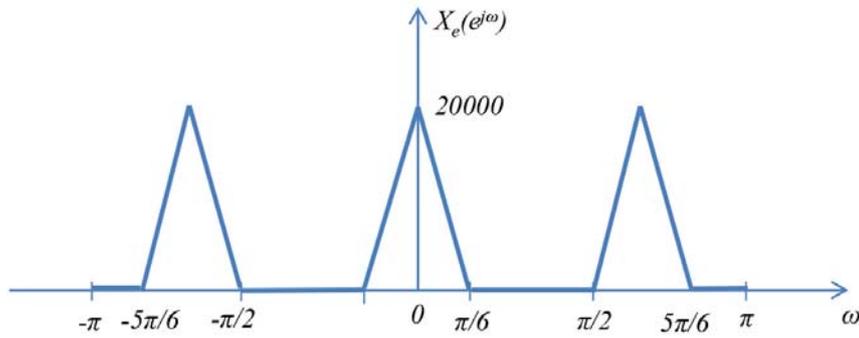


Figura 1

a) Dibuje los espectros, indicando todos los valores de frecuencias y amplitudes, de las secuencias $x[n]$, $x_d[n]$ y $x_e[n]$. **(2 puntos)**



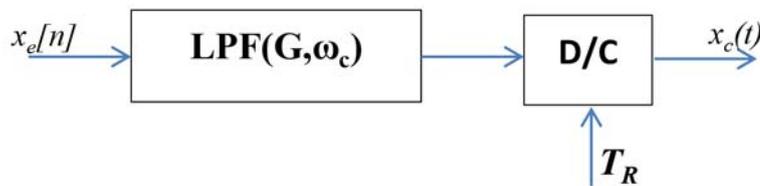


b) Se dispone de los siguientes diagramas de bloques: **(1,5 puntos)**

- 1 Conversor D/C
- 1 Filtro paso-bajo
- 1 Compresor
- 1 Expansor

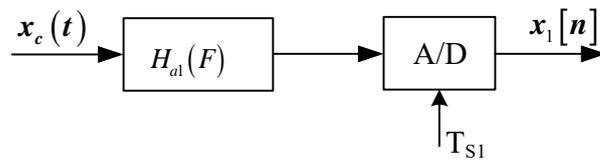
Dibuje la combinación de los diagramas de bloques anteriores que permiten recuperar la señal de entrada, $x_c(t)$, a partir de $x_e[n]$, que es la salida del sistema mostrado en la *Figura 1*. Rellene además la tabla con los parámetros de los diferentes bloques utilizados.

NOTA: En la solución que proponga no es necesario que utilice todos los diagramas de bloques.



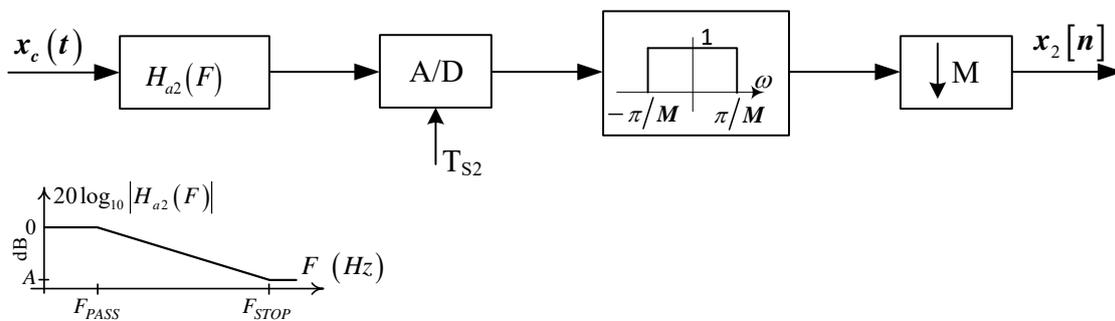
| | |
|-----------------------|--------------------------|
| D/C | $T = (1/60)\text{mseg.}$ |
| FILTRO | $G = 3$ |
| PASO-BAJO | $\omega_c = \pi/6$ |
| \uparrow L | $L = \text{-----}$ |
| \downarrow M | $M = \text{-----}$ |

- 3.** La siguiente figura representa un sistema de digitalización de una señal con un ancho de banda de interés de 800 Hz y frecuencia de muestreo de 2 KHz. El cuantificador uniforme tiene 2^{12} niveles y el filtro anti solapamiento una banda de transición entre 800 y 1000 Hz:



La SNR de cuantificación se aproxima por $6N_1=72$ dB y la atenuación del filtro en 1000 Hz vale 72 dB, por lo que la pendiente de la respuesta en amplitud del filtro en la banda de transición vale alrededor de -224 dB/octava.

Con el objetivo de que $x_2[n]$ tenga sólo la banda de interés, disminuir los niveles del cuantificador a 2^8 y aumentar la SNR de cuantificación a 78 dB, se emplea el siguiente esquema:



Teniendo en cuenta que la atenuación del filtro anti solapamiento para la frecuencia F_{STOP} debe ser de 78 dB, calcule razonadamente el valor de M , $F_{S2} = 1/T_{S2}$ y la pendiente p de la respuesta en amplitud del filtro en la banda de transición. **(3,5 puntos)**

$$SNR_{QM} = SNR_Q + 10 \log_{10}(M)$$

$$78 = 6 \cdot 8 + 10 \log_{10}(M) \quad \rightarrow \quad \boxed{M = 1000}$$

$$\boxed{F_{S2} = M \cdot 2 \cdot 800 = 1600000 \text{ Hz}}$$

$$\begin{cases} F_{PASS} = 800 \\ F_{STOP} = F_{S2} - F_{PASS} \end{cases}$$

Como el enunciado del problema pide que la atenuación del filtro anti solapamiento para la frecuencia F_{STOP} sea de 78 dB:

$$\boxed{p = \frac{-78}{\log_2\left(\frac{F_{STOP}}{F_{PASS}}\right)} = -7,11 \text{ dB / octava}}$$