



Escola Tècnica Superior d'Enginyeria
de Telecomunicació de Barcelona

UNIVERSITAT POLITÈCNICA DE CATALUNYA

DEPARTAMENT DE TEORIA DEL SENYAL I COMUNICACIONS

SENYALS I SISTEMES II

7 de Juny de 2006

Data notes provisionals: 19 de Juny de 2006

Període d'al·legacions: 22 de Juny de 2006

Data notes revisades: 28 de Juny de 2006

Professors: R. Banchs, A. De Gispert, J. Hernando, E. Monte, A. Oliveras, J. Ruiz i P. Salembier

Codi de prova: 230 11485 52 0 00

Informacions addicionals:

- Durada de la prova: **1h 30min**
- Poseu el vostre nom, el número de DNI i el número d'identificació de la prova al full de codificació de respostes, codificant-los amb les marques a les caselles corresponents
- Totes les marques del full de respostes s'han de fer en llapis (B, HB preferiblement)
- Les preguntes poden tenir més d'una resposta correcta (tres com a màxim). Les respostes errònies resten punts. Utilitzeu la numeració de la dreta (opció d'anul·lar respostes)
- No podeu utilitzar llibres, apunts, taules, formularis, calculadores o telèfon mòbil

1. Para el sistema discreto descrito por $y[n] = 2x[n] + 1/2 (y[n-1] - x[n-2])$, con condiciones iniciales nulas, se puede afirmar que:

- 1A:** Es un sistema no lineal.
1B: Es invariante.
1C: Su respuesta impulsional es infinita.
1D: Es un sistema estable.

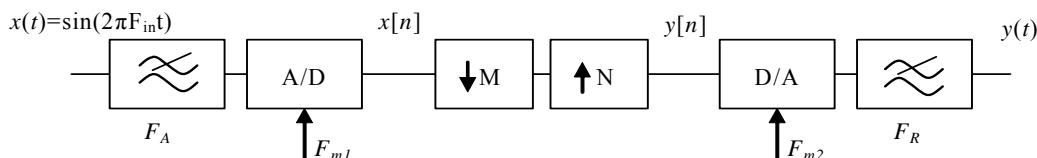
2. Sea el sistema descrito por $H(z) = \frac{z^{-1}}{1 - \frac{5}{2}z^{-1} + z^{-2}}$, cuya ROC es $\frac{1}{2} < |z| < 2$. Indicar las afirmaciones correctas:

- 2A:** $h[n] = \mathcal{Z}^{-1}\{H(z)\}$ será un sistema estable.
2B: $h[n] = \mathcal{Z}^{-1}\{H(z)\}$ se puede expresar como la autocorrelación de la respuesta impulsional de otro sistema causal y estable.
2C: $h[n] = \mathcal{Z}^{-1}\{H(z)\}$ se puede expresar como la autocorrelación de la respuesta impulsional de otro sistema de fase mínima.
2D: $h[n] = \mathcal{Z}^{-1}\{H(z)\}$ será un sistema pasa todo.

3. Indicar las afirmaciones correctas:

- 3A:** Si $x[n]=1$, $DFT_N\{x[n]\} = \delta[k]$ $0 \leq k \leq N-1$
3B: $DFT_N^{-1}\{\delta[k]\} = 1/N$ $0 \leq n \leq N-1$
3C: Si $x[n] = 1/2\pi$, $TF\{x[n]\} = \sum_{r=-\infty}^{\infty} \delta(\omega + 2\pi r)$
3D: Si $x[n] = \delta[n]$, $TF\{x[n]\} = 2\pi$

4. Dado el sistema de la figura donde los filtros F_A y F_R son paso bajo ideales con frecuencias de corte $F_{m1}/2$ y $F_{m2}/2$ respectivamente, indicar las afirmaciones correctas:



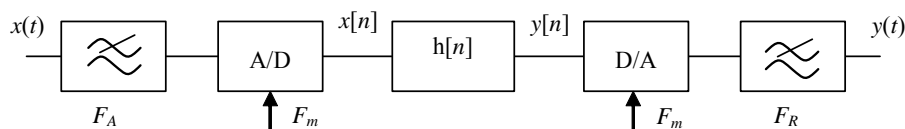
- 4A:** Si $M=N$, entonces $y(t)=x(t)$
4B: Si $N=2M$, entonces $F_{m2}=2F_{m1}$ para que el sistema pueda funcionar en tiempo real.
4C: Si $M=N=3$, $F_{m1}=F_{m2}=8\text{KHz}$ y $x(t) = \sin(2\pi F_{in} t)$ con $F_{in}=2\text{KHz}$, entonces $y(t) = \sin(2\pi F_{out} t)$ con $F_{out}=2\text{KHz}$
4D: Si $M=N=3$, $F_{m1}=F_{m2}=8\text{KHz}$ y $x(t) = \sin(2\pi F_{in} t)$ con $F_{in}=1\text{KHz}$, entonces $y(t) = \sin(2\pi F_{out} t)$ con $F_{out}=1\text{KHz}$

5. Considere un sistema $T\{\cdot\}$ lineal e invariante con respuesta impulsional $h[n]$. Indicar las afirmaciones correctas:

- 5A:** Si $h[n]$ es periódica, la salida del sistema siempre será periódica.
5B: El sistema es estable si y sólo si $\left(\sum_{n=-\infty}^{\infty} h^2[n]\right) = C < \infty$
5C: Si $y[n]=h[n]*x[n]$, $y[-n]=h[-n]*x[-n]$
5D: Si $T\{\cdot\}$ es un sistema causal, el sistema $T'\{\cdot\}$ con respuesta impulsional $h'[n]=h[Nn]$, $N>1$, no es causal

6. En l'entorn de la figura on la freqüència de mostratge és de 12kHz, les freqüències de tall dels filtres ideals reconstructor F_R i antialiasing F_A són de 5 kHz i el senyal d'entrada $x(t)$ és un senyal de forma d'ona quadrada (sense component de contínua) de

frequència 1200 Hz, podem afirmar:



6A: Si el sistema $h[n]$ és un promitjador de 12 mostres el senyal de sortida $y(t)$ és nul.

6B: Si el sistema $h[n]$ és un promitjador de 10 mostres el senyal $y[n]$ és triangular.

6C: Si $h[n] = \{1, -2\cos(2\pi \cdot 0.1), 1\}$ el senyal de sortida $y(t)$ és una sinusoide amb un període tres vegades més gran que el període del senyal d'entrada $x(t)$.

6D: Si $h[n] = \{1, -2\cos(2\pi \cdot 0.1), 1\} * \{1, -2\cos(2\pi \cdot 0.3), 1\}$ el senyal de sortida $y(t)$ és nul.

7. Dado el sistema causal y estable definido por la función de transferencia $H(z) = \frac{(1 - cz^{-1})(1 - c^{-1}z^{-1})}{1 - pz^{-1}}$, con $c, p \in \mathbb{R}$, $|c|, |p| < 1$.

Indicar las afirmaciones correctas suponiendo todos los sistemas siguientes causales:

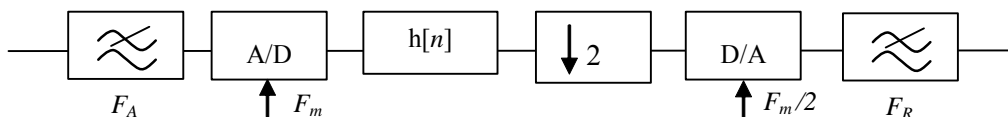
7A: $H(z)H(z^{-1})$ es de fase mínima.

7B: $\frac{H(z)}{H(z^{-1})}$ es un filtro de módulo constante.

7C: $\frac{H(z^{-1})}{H(z)}$ es estable.

7D: $\frac{1}{H(z)} \frac{(1 - c^{-1}z^{-1})}{c(1 - cz^{-1})}$ ecualiza en módulo $H(z)$

8. Si a l'entrada de l'esquema delmador de la figura s'introdueix un to de freqüència F_{in} i considerant les freqüències de tall dels filtres ideals reconstructor F_R i antialiasing F_A són de $F_m/4$ i $F_m/2$ respectivament, podem afirmar que:



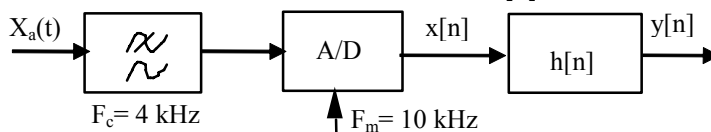
8A: Si $F_m = 16$ kHz, $h[n] = \delta[n]$ i $F_{in} = 6$ kHz, a la sortida tenim un to de freqüència 2 kHz

8B: Si $F_m = 8$ kHz, $h[n]$ és un filtre pas baix ideal amb freqüència de tall $f_c = 0,25$ i $F_{in} = 3$ kHz, a la sortida tenim un to de 3 kHz

8C: Si $F_m = 16$ kHz, $h[n] = \delta[n]$ i $F_{in} = 3$ kHz, a la sortida tenim un to de freqüència 3 kHz

8D: Si $F_m = 16$ kHz, $h[n]$ és un filtre pas baix ideal amb freqüència de tall $f_c = 0,25$ i $F_{in} = 3$ kHz, a la sortida tenim un to de 6 kHz

9. En el sistema de la figura, donde $x_a(t)$ un proceso estocástico analógico real con densidad espectral de potencia plana de valor 1 hasta los 4 kHz, el filtro antialiasing y el conversor A/D son ideales y $h[n] = \delta[n] - \delta[n-1]$. Señale las afirmaciones correctas:



9A: La media de $y[n]$ es 0

9B: La potencia de $x[n]$ es 4000

9C: La autocorrelación de $x[n]$ es $r_x[m] = 10000 \frac{\sin\left(\frac{4\pi}{5}m\right)}{\pi m}$

9D: La densidad espectral cruzada de $x[n]$ e $y[n]$, $S_{xy}(e^{j\omega})$, es real.

10. Señale las afirmaciones correctas:

10A: Los filtros digitales con rizado de amplitud constante tienen fase lineal.

10B: Los filtros digitales obtenidos por transformación bilineal de filtros analógicos elípticos tienen fase lineal.

10C: Los filtros FIR de fase lineal óptimos son de fase mínima.

10D: Los filtros FIR de fase lineal óptimos cumplen una plantilla de atenuación, con mayor orden, que los obtenidos por transformación bilineal de filtros analógicos elípticos.