

ESCOLA TÈCNICA SUPERIOR D'ENGINYERIA DE TELECOMUNICACIÓ

Senyals i Sistemes I

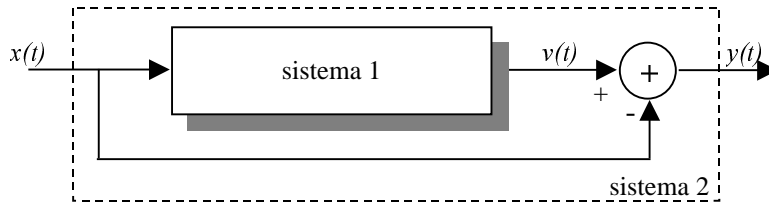
Exàmen Final - 18 de Gener de 2001

Duració: 3 hores

No es permet l'ús de calculadores, llibres i/o apunts. Les respostes als diferents exercicis s'han d'entregar en fulls separats

Problema 1

Para el siguiente esquema:



- a) Analice qué propiedades ha de verificar el sistema 1 para que el sistema 2 sea:
- Lineal.
 - Invariante.
 - Causal.
 - Estable.
- b) Suponga que el sistema 1 queda perfectamente definido por su respuesta al impulso, $h_1(t) = 1/T * \Pi(t/T)$ y que a la entrada se aplica una señal $x(t) = A \cos(2\pi f_0 t)$.
- Calcule $v(t)$ e $y(t)$.
 - Calcule $R_{xx}(t)$.
 - Calcule $R_{vx}(t)$ y $R_{yx}(t)$.
 - Suponga que $f_0 = 1$ KHz y que se puede variar la duración T de la respuesta impulsional del sistema 1. Dibuje la amplitud máxima de $v(t)$ en función de T .
- c) Suponga ahora que el sistema 1 queda caracterizado por la siguiente respuesta impulsional:
- $$h_1(t) = \alpha^2 t \exp(-\alpha t) \cos(2\pi f_m t) u(t)$$
- Cálculo la respuesta frecuencial de los sistemas 1 y 2 en función de f_m y $f_a = \alpha/2\pi$.
 - Suponga que $f_m \gg f_a$ y trace un esbozo del módulo de dichas respuestas frecuenciales especificando los valores aproximados en el origen, en f_m , en $f_m + f_a$ y en el infinito.

Problema 2

En aquest exercici es pretén estudiar la Transformada de Hartley (TH) i analitzar algunes de les seves propietats. A diferència de la Transformada de Fourier (TF), una de les seves característiques més valorades és que la Transformada de Hartley d'un senyal real $x(t)$ sempre origina una funció real $X^h(f)$, propietat que ha originat la seva utilització en algunes aplicacions del Processament del Senyal. La definició de la Transformada de Hartley ve donada per l'expressió següent:

$$TH[x(t)] = X^h(f) \equiv \int_{-\infty}^{+\infty} x(t) [\cos(2\pi ft) + \sin(2\pi ft)] dt = X_p^h(f) + X_s^h(f)$$

Es pot apreciar que, com a tot senyal real, admet la descomposició en una part parell $X_p^h(f)$ i una senar $X_s^h(f)$.

- Expressi les parts parell i senar de la Transformada de Hartley, $X_p^h(f)$ i $X_s^h(f)$, d'un senyal real $x(t)$ en funció de la seva Transformada de Fourier $X(f)$. Obtingui la Transformada de Hartley de $e^{-2t} \cdot u(t)$. Identifiqui $X_p^h(f)$ i $X_s^h(f)$.
- A partir de les propietats de la Transformada de Fourier dedueixi la condició de simetria que ha de verificar $x(t)$ per tal que les seves Transformades de Fourier i de Hartley coincideixin $X^h(f) = X(f)$.
- Determini com es pot obtenir el valor de l'àrea d'un senyal real $x(t)$ a partir de $X_p^h(f)$.
- Expressi en funció de $X^h(f)$ la Transformada de Hartley dels senyals $y(t) = \text{Parell}[x(t)]$ i $z(t) = x(at)$.
- Obtingui la Densitat Espectral d'un senyal $x(t)$ d'energia finita a partir de $X_p^h(f)$ i $X_s^h(f)$.
- Es considera el senyal $y(t) = \sum_{n=-\infty}^{+\infty} x(t - nT_0)$, obtingui el seu Desenvolupament en Sèrie de Fourier en funció de les parts parell $X_p^h(f)$ i senar $X_s^h(f)$ de la Transformada de Hartley.

Problema 3

La manera típica de dissenyar un filtre pas banda és fer-ho a partir d'un prototipus pas baix. Hi ha però diferents maneres de transformar el prototipus en pas banda, com s'analitzarà en part en aquest problema.

- Suposi que disposa d'un prototipus pas baix de funció de transferència $H_{bn}(s) = [(s+1)(s^2+s+1)]^{-1}$. Es demana:
 - Diagrama de pols i zeros.
 - Posició i nombre de zeros de transmissió i de zeros d'atenuació.
 - A quina/es freqüència/es (o pulsació) té una atenuació de 3 dB?
 - Justifiqui que la resposta impulsional d'aquest prototipus es pugui escriure com

$$h_{bn}(t) = k_1 e^{-\sigma_1 t} u(t) + k_2 e^{-\sigma_2 t} \cos(\omega_2 t + \varphi_2) u(t)$$
, i obtingui els paràmetres σ_1 , σ_2 i ω_2 .
- A partir del prototipus de l'apartat anterior i mitjançant el mètode de transformació de freqüències es vol dissenyar un filtre pas banda centrat a 650 Hz. i d'ampla de banda a 3 dB de 500 Hz. Dibuixi acuradament la funció d'atenuació del filtre pas banda. Marqui i justifiqui els valors més descats d'aquesta corba. Especifiqui clarament quina és la transformació o transformacions de freqüències que li permet passar del prototipus normalitzat donat en l'apartat a) al pas banda dessitjat.
- Justifiqui que si $h_b(t)$ és la resposta impulsional d'un filtre pas baix, $h(t) = 2h_b(t) \cos \omega_0 t$ és la resposta impulsional d'un pas banda. Hi ha alguna restricció en aquesta afirmació?
- A partir del prototipus de l'apartat a) i mitjançant el mètode descrit en l'apartat anterior, es vol dissenyar el filtre pas banda especificat en l'apartat b). Es demana:
 - Dibuixi de forma aproximada la funció d'atenuació i la resposta freqüencial (mòdul) d'aquest filtre pas banda.
 - Es pot afirmar que l'atenuació del pas banda a 400Hz, $\alpha(400)$, coincideix amb el valor de l'atenuació del prototipus pas baix a 1, $\alpha_{bn}(1)$? Justifiqui la seva resposta.
 - Expressió exacta de la resposta impulsional del pas banda.
 - Dibuixi justificadament el diagrama de pols i zeros del nou filtre.
- Suposi que vol dissenyar un filtre pas banda que tingui una atenuació màxima α_p dB per $|f| \in [f_c - B, f_c + B]$ i una atenuació mínima de α_a dB per $|f| \leq f_c - 2B$ i per $|f| \geq f_c + 2B$. Comprovi que l'ordre mínim del filtre requerit per verificar aquestes especificacions pot ser més petit utilitzant el mètode proposat en l'apartat c) que no pas utilitzant la transformació de freqüències $\Omega = \frac{\omega^2 - 4\pi^2(f_c - B)(f_c + B)}{\omega}$. Si vol, ajudi's de l'exemple $f_c = 1000$, $B = 100$. Què pot dir quan $f_c \gg B$?