

Sistemas de Comunicación

Primer Parcial

Instituto de Ingeniería Eléctrica

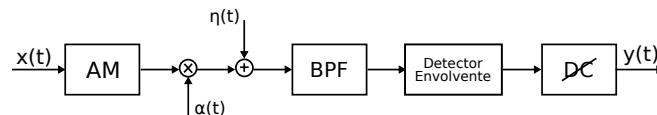
Lunes 7 de mayo de 2012

Indicaciones:

- La prueba tiene una duración total de 3 horas y 30 minutos.
- Cada hoja entregada debe indicar nombre, número de C.I., y número de hoja. La hoja 1 debe indicar además el total de hojas entregadas.
- Se deberá utilizar únicamente un lado de las hojas.
- Cada problema o pregunta se deberá comenzar en una hoja nueva. Se evaluará explícitamente la claridad, prolijidad y presentación de las soluciones, desarrollos y justificaciones.
- Pueden utilizarse resultados teóricos del curso sin hacer su deducción siempre que la letra no lo exija explícitamente. Se evaluará la correcta formulación y validez de hipótesis.

Problema 1 [15 pts.]

Se desea transmitir una señal $x(t)$ por un canal con *fading* (atenuación variable en el tiempo) que además introduce ruido aditivo gaussiano de media nula y densidad espectral de potencia $\eta/2$ con $\eta = 10^{-5}$ W/Hz. La señal $x(t)$ tiene media nula, potencia $S_x = \frac{1}{2}$ y ancho de banda $W = 10$ kHz. Se utiliza modulación AM con índice de modulación $\mu = 0.9$ y amplitud de la portadora $A_c = 10$.



El efecto del *fading* que introduce el canal se modela como un proceso $\alpha(t)$ estacionario en sentido amplio, independiente de todos los otros procesos.

Suponiendo que el canal no introduce *fading* (i.e. $\alpha(t) = 1$):

- Enunciar y justificar completamente el modelo del ruido en detección.
- Hallar la relación señal a ruido a la salida del receptor.

De aquí en adelante considerar $\alpha(t)$ con media $a = \frac{1}{2}$ y covarianza $C_\alpha(\tau) = R_\alpha(\tau) - a^2 = \frac{1}{4}e^{-0.001|\tau|}$.

- Determinar la componente de continua a la salida del detector de envolvente.
- Hallar la relación señal a ruido a la salida del receptor.

Se desea agregar al sistema de recepción una amplificación variable en el tiempo $g_R(t)$ de manera de compensar el efecto del *fading*.

- ¿Qué parámetro de la señal recibida permite ajustar la ganancia? ¿Cómo lo implementaría?

Problema 2 [10 pts.]

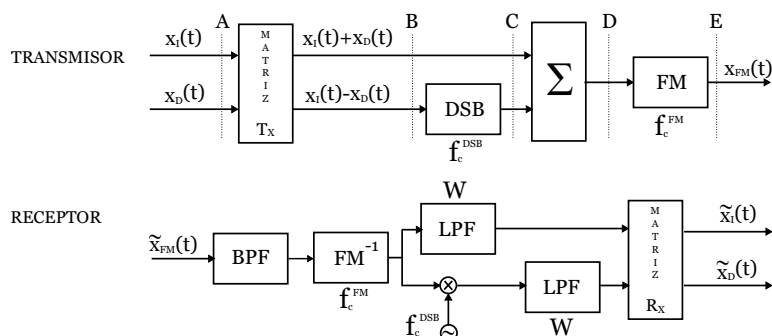
- (a) Indicar una expresión para la información media de una fuente que toma valores discretos. ¿Cuándo es máxima?

Se tira una moneda perfecta hasta que aparece cara por primera vez o el número de tiradas es 3. Se modela el resultado de este experimento con la variable aleatoria X .

- (b) Hallar los posibles valores de X y la probabilidad de cada uno de ellos.
- (c) Hallar la información media de X .
- (d) Se repite indefinidamente el experimento tirando una moneda cada 10 segundos. ¿Es posible transmitir sin errores la secuencia $X[n]$ por un canal analógico de ancho de banda 1 Hz y SNR = 0 dB? Justificar.
- (e) Hallar un código óptimo para X . Calcular el largo medio del código.

Problema 3 [25 pts.]

La figura muestra el transmisor y receptor de un sistema de comunicación FM estéreo. Los mensajes $x_I(t)$ y $x_D(t)$ corresponden al canal izquierdo (I) y derecho (D) respectivamente. Se considera que ambos mensajes tienen media nula, potencia $S_x = \frac{1}{2}$ y ancho de banda $W = 15$ kHz. El modulador de FM utiliza una desviación en frecuencia $f_\Delta = 75$ kHz. La modulación en DSB se hace con una portadora $f_c^{\text{DSB}} = 30$ kHz y la modulación en FM con una portadora $f_c^{\text{FM}} = 150$ MHz. El canal cumple con las hipótesis habituales, con una atenuación en potencia L y ruido AWGN con densidad espectral de potencia $\frac{\eta}{2}$. Todos los filtros se consideran ideales y la matriz del receptor es tal que se recupera la potencia de señal original en cada una de las componentes.



- (a) Esbozar el espectro en cada uno de los puntos del transmisor (A, B, C, D, E).
- (b) Hallar una expresión para la relación señal a ruido para $\tilde{x}_I(t)$ y $\tilde{x}_D(t)$.

A continuación se estudia un sistema de comunicación FM cuadrafónico. En este caso los cuatro canales son $x_{I_F}(t)$, $x_{I_A}(t)$, $x_{D_F}(t)$ y $x_{D_A}(t)$ que corresponden a izquierda al frente (I_F) y atrás (I_A) y derecha al frente (D_F) y atrás (D_A), respectivamente.

En este caso la componente en banda base es $x_0(t) = x_{I_F}(t) + x_{I_A}(t) + x_{D_F}(t) + x_{D_A}(t)$. Luego se modulan las componentes $x_1(t)$ y $x_2(t)$ en DSB, en fase y cuadratura respectivamente, con $f_c = 30$ kHz. Por último se modula la componente $x_3(t) = x_{I_F}(t) - x_{I_A}(t) + x_{D_F}(t) - x_{D_A}(t)$ en DSB con $f_c = 60$ kHz.

- (c) ¿Cómo debe ser la componente $x_1(t)$ para mantener la compatibilidad con el sistema FM estéreo? ¿Cómo queda la componente $x_2(t)$ para completar el sistema?
- (d) Calcular el ancho de banda de transmisión necesario. Comparar con el del sistema FM estéreo.
- (e) Dibujar el diagrama de bloques del receptor del sistema FM cuadrafónico.

Solución

Problema 1

(a) Ver teórico.

(b) Señal transmitida:

$$x_T(t) = A_c(1 + \mu x(t)) \cos(w_c t + \phi)$$

Señal recibida:

$$x_R(t) = x_T(t) + \eta(t)$$

Potencia de la señal recibida: $E\{x_R^2(t)\} = \frac{A_c^2(1+\mu^2 S_x)}{2} + \eta B$. Por ser x , ϕ y η independientes y $E\{x(t)\} = E\{\eta(t)\} = 0$.

$$SNR_R = \frac{A_c^2(1 + \mu^2 S_x)/2}{\eta 2W} = \frac{10^2(1 + 0.9^2 \frac{1}{2})/2}{10^{-5} 210^4} = 25db.$$

Se está por arriba del umbral, por lo que la señal detectada es: $y(t) = A_c \mu x(t) + \eta_i(t)$. Al ser x y η_i independientes y $E\{x(t)\} = 0$. La potencia de $y(t)$ es $E\{y^2(t)\} = A_c^2 \mu^2 S_x + \eta B$.

$$SNR_D = \frac{A_c^2 \mu^2 S_x}{\eta 2W} = \frac{10^2 0.9^2 \frac{1}{2}}{10^{-5} 210^4} = 23db.$$

(c) Señal recibida:

$$x_R(t) = A_c(1 + \mu x(t)) \cos(w_c t + \phi) \alpha(t) + \eta(t).$$

Al ser x , ϕ , α y η independientes y $E\{x(t)\} = E\{\eta(t)\} = 0$, la potencia recibida:

$$P_{x_R} = \underbrace{\frac{A_c^2(1 + \mu^2 S_x) R_\alpha(0)}{2}}_{\text{señal+portadora}} + \underbrace{\eta B}_{\text{ruido}}$$

$$SNR_R = \frac{A_c^2(1 + \mu^2 S_x) R_\alpha(0)/2}{\eta 2W} = \frac{10^2(1 + 0.9^2 \frac{1}{2}) \frac{1}{2}/2}{10^{-5} 210^4} = 22dB$$

Se está por arriba del umbral, por lo que la señal a la salida del detector de envolvente es:

$$A_c(1 + \mu x(t)) \alpha(t) + \eta_i(t).$$

El valor medio es

$$A_c E\{1 + \mu x(t)\} E\{\alpha(t)\} + E\{\eta_i(t)\} = A_c E\{\alpha(t)\} = \frac{10}{2} = 5$$

(d)

$$y(t) = A_c(1 + \mu x(t)) \alpha(t) + \eta_i(t) - A_c a$$

$$E\{y(t)^2\} = A_c^2(1 + \mu^2 S_x) R_\alpha(0) + \eta B - A_c^2 a^2 = \underbrace{A_c^2 \mu^2 S_x R_\alpha(0)}_{\text{señal}} + \underbrace{\eta B + A_c^2(R_\alpha(0) - a^2)}_{\text{noseñal}}$$

$$SNR_D = \frac{A_c^2 \mu^2 S_x R_\alpha(0)}{\eta B + \frac{A_c^2}{4}} = \frac{10^2 0.9^2 \frac{1}{2} \frac{1}{2}}{10^{-5} 210^4 + 10^2/4} = -0.95dB.$$

(e) La estimación de la ganancia se podría hacer directamente a partir de la potencia de la portadora a la entrada del receptor que es

$$S_P = \frac{A_c^2}{4L_A} \Rightarrow g_{PI} = \frac{A_I^2}{S_P \mu^2}$$

En la práctica se ajusta la ganancia realimentando el valor de portadora a la salida del receptor. Esto es lo que se llama control automático de volumen.

Problema 2

(a) La entropía de una fuente indica su información media y su expresión para fuentes que toma valores discretos es

$$H(X) = \sum_i p_i \log_2 \frac{1}{p_i}$$

donde p_i es la probabilidad de que X tome el valor v_i .

La entropía es máxima cuando todos los símbolos de la fuente son equiprobables.

(b) $X = \{1, 2, 3, xxx\}$ con probabilidades $\frac{1}{2}, \frac{1}{4}, \frac{1}{8}$ y $\frac{1}{8}$ respectivamente.

(c) La información media es la entropía que vale 1.75 bits para este caso.

(d) Para verificar si es posible debemos primero calcular la tasa de transferencia de información $R = rH$. H fue calculado en la parte anterior, por lo que resta calcular r . Como en este caso los símbolos tienen diferente duración, debemos calcular el tiempo medio de símbolo:

$$\frac{1}{r} = \frac{1}{2} \times 10 + \frac{1}{4} \times 20 + \frac{1}{8} \times 30 + \frac{1}{8} \times 30$$

Esto resulta en una tasa de transferencia de información $R = 0.1$ bps.

Ahora debemos calcular la capacidad del canal y ver si es mayor a la tasa de transferencia de información. La capacidad del canal analógico la obtenemos de la ley de Hartley-Shannon:

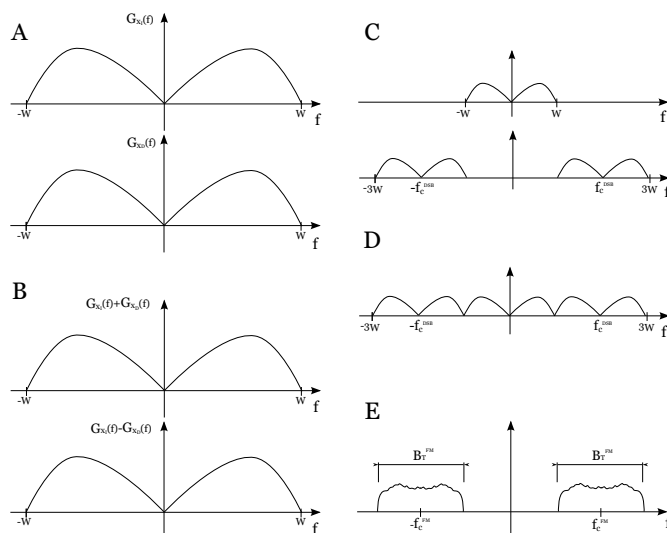
$$C = B \log_2(1 + SNR) = 1 \log_2(1 + 1) = 1 \text{ bps}$$

Por lo tanto sí es posible transmitir sin errores.

(e) Código de Huffman: $\{0, 10, 110y111\}$. Largo medio: 1.75 (igual a la entropía).

Problema 3

(a)



(b)

$$S_D = f_\Delta^2 S_x$$

$$N_D = N_D^I + N_D^D = 2 \int_0^W \frac{\eta f^2}{2S_R} df + 2 \int_W^{3W} \frac{\eta f^2}{2S_R} df$$

$$N_D = \frac{\eta LW^3}{3S_R} + \frac{26\eta LW^3}{3S_R} = \frac{4\eta LW^3}{9S_T}$$

$$\text{SNR}_D = \frac{f_\Delta^2 S_x 9S_T}{4\eta LW^3}$$

(c)

$$x_1(t) = x_{I_F}(t) + x_{I_A}(t) - x_{D_F}(t) - x_{D_A}(t)$$

$$x_2(t) = x_{I_F}(t) - x_{I_A}(t) - x_{D_F}(t) + x_{D_A}(t)$$

(d)

$$\text{BW}_{\text{FM}} = 2(f_\Delta + 2W)$$

$$\text{BW}_{\text{FM}}^{\text{stereo}} = 2(f_\Delta + 2W) = 2(75 + 45) = 240 \text{ kHz}$$

$$\text{BW}_{\text{FM}}^{\text{quad}} = 2(f_\Delta + 2W) = 2(75 + 75) = 300 \text{ kHz}$$

(e)

