

# Tratamiento y Transmisión de Señales

## Ingenieros Electrónicos

### EXAMEN ORDINARIO JUNIO 2008

### SEGUNDA PARTE: PROBLEMAS

75 minutos por bloque

#### PRIMER BLOQUE. [3 puntos y 60 % de la nota]

**PROBLEMA 1.** Consideremos una variable aleatoria  $X$  que representa una envolvente de ruido. De teoría sabemos que dicha envolvente tiene distribución Rayleigh con parámetro  $\sigma$ . Supongamos que definimos:

- La variable aleatoria  $Y = g(X) = b + cX^2$ , donde  $b$  y  $c$  son constantes arbitrarias.
- La señal aleatoria  $Z(t) = X \cos(2\pi f_0 t + \Theta) + Y \sin(2\pi f_0 t + \Theta)$ , donde  $f_0$  es una frecuencia constante arbitraria y  $\Theta$  es una variable aleatoria con distribución uniforme en el intervalo  $[0, 2\pi]$  independiente de las variables  $X$  e  $Y$ .

Se pide lo siguiente:

- (a) Determinar la media  $E[X]$  y la varianza  $var[X]$  de la envolvente  $X$ .
- (b) Si se define la SNR para la variable  $X$  como

$$SNR = \frac{E^2[X]}{var[X]}$$

determinar entonces esa SNR así definida, comprobando que es una constante independiente de  $\sigma$ .

- (c) Determinar la función densidad de probabilidad  $f_Y(y)$  de la variable aleatoria  $Y$  aplicando el teorema fundamental de la probabilidad. Dibujar la función resultante. Comprobar que la función resultante cumple las propiedades de función de densidad: es siempre positiva y tiene área unidad.
- (d) Determinar la probabilidad del suceso  $Y \geq 2b$ .
- (e) Determinar la media  $E[Y]$ , la varianza  $var[Y]$  y la SNR para la variable  $Y$ .
- (f) Determinar el coeficiente de correlación de Pearson  $\rho$  entre la envolvente  $X$  y la variable  $Y$ . ¿Están  $X$  e  $Y$  incorreladas?

- (g) Comprobar la estacionariedad de la señal aleatoria  $Z(t)$ . En caso de que sea estacionaria, determinar su densidad espectral de potencia  $S_Z(f)$ .

NOTA: para la resolución de este problema es necesario saber que  $\operatorname{erfc}(0) = 1$ .

## SEGUNDO BLOQUE. [3 puntos y 40 % de la nota]

**PROBLEMA 2.** Considerar la ristra de bits:

01000111001000010000011111111110110111001011,

donde el primer bit corresponde al MSB de la primera muestra. Se pide lo siguiente:

- Si se emplea código de línea diferencial, dibujar la señal transmitida suponiendo un nivel  $A = 5$  Volts. Suponer que el nivel inicial antes de transmitir es alto.
- Supongamos que el cuantificador empleado es uniforme y tiene  $n = 4$  bits con zona lineal caracterizada por  $A_{max} = 3$  Volts. Dibujar la característica entrada salida.
- Si el codificador del transmisor codificaba la salida del cuantificador usando código binario sin signo con  $n = 4$  bits, determinar la señal a la salida del decodificador en Volts. Dibujar la señal muestreada resultante empleando muestras de duración finita con tiempo de ocupación del 20 %. Suponer una frecuencia de muestreo de  $f_s = 100$  Hz.
- Repetir el apartado anterior suponiendo ahora que el cuantificador es no uniforme empleando la técnica de compansión con ley  $A$  para un valor de  $A = 125$ .
- ¿Cuál es la ganancia en dB de la SQNR del cuantificador no uniforme anterior frente al uniforme para señales débiles? ¿Cuál es entonces el coste en dB a pagar para señales potentes?
- Supongamos que la ristra de bits anterior se codifica empleando NRZ unipolar y se transmite por un canal ruidoso con  $S_W(f) = \frac{N_0}{2}$ , con  $N_0 = 3 \cdot 10^{-15}$  W/Hz. Determinar la tasa de error en la etapa de decisión suponiendo que el detector consiste en un filtro paso bajo con ancho de banda  $B = 5000$  Hz y que el nivel de señal recibido es  $A_{rx} = 5 \cdot 10^{-5}$  Volts. Suponer que la señal deseada pasa esencialmente si verse modificada por el filtro paso bajo y que el umbral empleado en el decisor es  $A_{rx}/2$ .

NOTA: para la resolución de este problema es necesario saber que para valores de  $u \geq 1,5$  se puede hacer la siguiente aproximación para la función  $\operatorname{erfc}$ :

$$\operatorname{erfc}(u) \approx \frac{\exp(-u^2)}{u\sqrt{\pi}}.$$