

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 σ . 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 Θ 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 σ .

- (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 ρ 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 $\text{erfc}(0) = 1$.

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 erfc :

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