

TRATAMIENTO Y TRANSMISIÓN DE SEÑALES

PROBLEMAS TEMA 6

MODULACIÓN ANALÓGICA Y DIGITAL DE PULSOS

1.- La señal $g(t) = 10 \cos(10\pi t)\cos(200\pi t)$ se muestrea a una tasa de 250 muestras por segundo.

- Determinar el espectro de la señal resultante.
- Especificar la frecuencia de corte del filtro de reconstrucción ideal de modo que se pueda recuperar $g(t)$ a partir de su versión muestreada.
- ¿Cuál es la tasa de Nyquist para $g(t)$?
- Considerando la señal $g(t)$ como una señal paso banda, determinar la menor tasa posible de muestreo.

2.- La señal $g_1(t) = 10 \cos(100\pi t)$ y $g_2(t) = 10 \cos(50\pi t)$ se muestrean a una tasa de 75 muestras por segundo. Mostrar que las muestras de ambas señales son iguales. ¿Cuál es la razón para este fenómeno?

3.- La señal $g(t) = 10 \cos(60\pi t)\cos^2(160\pi t)$ se muestrea a una tasa de 400 muestras por segundo. Determinar cuál es el rango de posibles frecuencias de corte para un filtro de reconstrucción ideal.

4.- Sea E la energía de una señal estrictamente limitada en banda $g(t)$. Mostrar que E puede expresarse en términos de las muestras de $g(t)$, tomadas a la frecuencia de Nyquist, según la expresión:

$$E = \frac{1}{2W} \sum_{n=-\infty}^{\infty} \left| g\left(\frac{n}{2W}\right) \right|^2$$

donde W es el ancho de banda de $g(t)$.

5.- Una señal paso banda $g(t)$ no tiene componentes en frecuencia fuera del intervalo $f_1 \leq f \leq f_2$, donde $f_1 = 0.995$ MHz y $f_2 = 1.0$ MHz. Encontrar la menor frecuencia de muestreo posible para esta señal de modo que no se tenga distorsión debida al muestreo.

6.- Seis señales independientes de anchos de banda W , W , $2W$, $2W$, $3W$ y $3W$ se transmiten utilizando TDM analógico a través de un canal de comunicaciones común.

- a) Mostrar cómo debería ser el sistema a utilizar y cómo es cada trama necesaria.
- b) Determinar el mínimo ancho de banda de transmisión.

7.- 24 señales de voz se muestran de forma uniforme y se multiplexan en el tiempo. El proceso de muestreo utiliza muestras de tipo Flat-Top con ancho temporal de $1 \mu\text{s}$. El proceso de multiplexión incluye sincronización a nivel de trama añadiendo un pulso extra de suficiente amplitud y de $1 \mu\text{s}$ de duración. La mayor componente en frecuencia de una señal de voz se puede considerar 3.4 KHz .

- a) Suponiendo una tasa de muestreo de 8 KHz , calcular la separación entre los pulsos sucesivos en la señal multiplex.
- b) Repetir los cálculos suponiendo que se trabaja a la frecuencia de Nyquist.

8.-

- a) Dibujar el espectro de una señal PAM generada por una señal moduladora $m(t) = A_m \cos(2\pi f_m t)$ suponiendo un factor de modulación $\mu < 1$, una frecuencia moduladora $f_m = 0.25 \text{ Hz}$, un período de muestreo $T_s = 1 \text{ sg}$ y duración del pulso $T = 0.45 \text{ sg}$.
- b) Utilizando un filtro de reconstrucción ideal, dibujar el espectro de la salida del filtro. Comparar este resultado con la salida que se obtendría si no hubiese efecto apertura.

9.- Explicar porque un único canal PPM requiere la transmisión de una señal de sincronización, mientras que un canal PAM o PDM no.

10.- Considerar la siguiente secuencia de unos y ceros:

- a) Unos y ceros alternándose.
- b) Una secuencia larga de ceros seguida de una secuencia larga de unos.
- c) Una secuencia larga de unos seguida de un cero y una secuencia larga de unos.

Dibujar la forma de onda para cada uno de los siguientes tipos de codificación de línea:

- i) NRZ unipolar.
- ii) NRZ polar.
- iii) RZ polar.
- iv) RZ unipolar.
- v) Código de Manchester.

11.- Suponiendo que en una señal binaria los símbolos uno y cero son equiprobables y que los símbolos son estadísticamente independientes, determinar la función de autocorrelación y la densidad espectral de potencia para los siguientes códigos de línea:

- a) NRZ unipolar.
- b) RZ polar.
- c) Código de Manchester.

12.- La señal $m(t) = 6 \sin(2\pi t)$ se transmite utilizando PCM binario con cuantificador de 4 bits. El cuantificador que se utiliza es de tipo Mid-Riser con un tamaño de escalón unidad. Dibujar la señal PCM resultante para un ciclo completo de la señal de entrada. Suponer que la frecuencia de muestreo es de 4 muestras por segundo, con muestras en los instantes $t = \pm 1/8, \pm 3/8, \pm 5/8, \dots$ segundos.

13.- La mejora de compansión, C , gracias a la combinación en un sistema PCM de un compresor y un expansor en dB viene dada por:

$$C = 20 \log_{10} \left[\frac{\text{escala uniforme de la entrada}}{\text{escala compandida de la entrada}} \right]$$

- a) Mostrar que para la ley μ , la mejora de compansión para señales pequeñas viene dada por:

$$C = 20 \log_{10} \left[\frac{\mu}{\ln(1 + \mu)} \right]$$

- b) ¿Cuál es el valor de esta mejora para el sistema T1 en el que $\mu = 255$?
- c) Encontrar la longitud de la palabra código de un sistema PCM con cuantificador lineal que da lugar a la misma calidad para señales pequeñas que el sistema T1.

14.- Un sistema binario que utiliza NRZ unipolar funciona justo por encima del umbral con un probabilidad de error de 10^{-6} . Supongamos que el ancho de banda del filtro a la entrada del receptor se duplica. Encontrar la nueva probabilidad de error.

15.- Considerar un sistema binario PCM que utilizan NRZ polar, con símbolos 1 y 0 representados por los niveles $+A$ y $-A$ respectivamente. El canal es AWGN con media cero y densidad espectral de potencia $N_0/2$ y el ancho de banda del filtro a la entrada del receptor es B . Calcular la probabilidad de error en ese caso.

16.- En un sistema binario PCM, los símbolos 0 y 1 tienen probabilidades a priori p_0 y p_1 respectivamente. La función densidad de probabilidad de una variable aleatoria X obtenida observando la señal recibida dado que se transmitió el símbolo 0 es $f_{X/0}(x/0)$. De forma similar, $f_{X/1}(x/1)$ denota la probabilidad condicional de la variable aleatoria X condicionada a haber transmitido el símbolo 1. Sea η el umbral utilizado en el receptor, de modo que si el valor de x excede ese umbral el receptor decide en favor de 1 y en otro caso decide en favor de 0.

a) Mostrar que el umbral óptimo η_{opt} para el que la probabilidad de error es mínima viene dado por la solución de la ecuación:

$$\frac{f_{X/1}(\eta_{\text{opt}}/1)}{f_{X/0}(\eta_{\text{opt}}/0)} = \frac{p_0}{p_1}$$

b) Para el caso de señales polares con AWGN con media cero y varianza σ^2 , mostrar que el umbral óptimo viene dado por la ecuación:

$$\eta_{\text{opt}} = \frac{\sigma^2}{A} \ln\left(\frac{p_0}{p_1}\right)$$

donde $\pm A/2$ son los niveles que representan los símbolos 0 y 1 respectivamente.

c) Para el caso de codificación unipolar, mostrar que el umbral óptimo viene dado por:

$$\eta_{\text{opt}} = \frac{A}{2} + \frac{\sigma^2}{A} \ln\left(\frac{p_0}{p_1}\right)$$

donde A es el nivel que representa el símbolo 1.