Sistemas de Comunicación Digital

INF2010

Clase 3: Modulación por código (PCM)

Diagrama en bloques

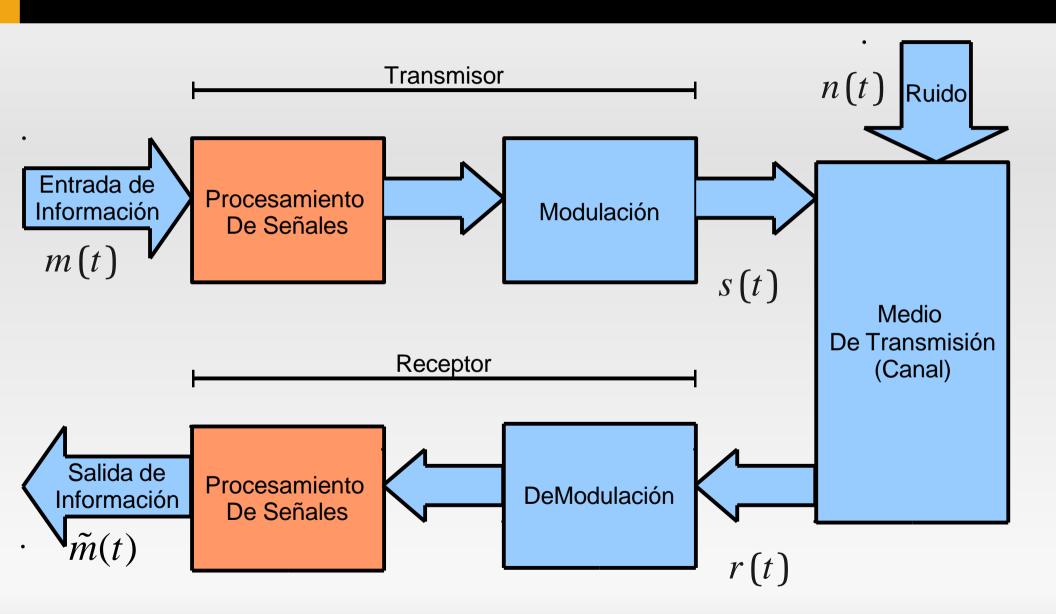
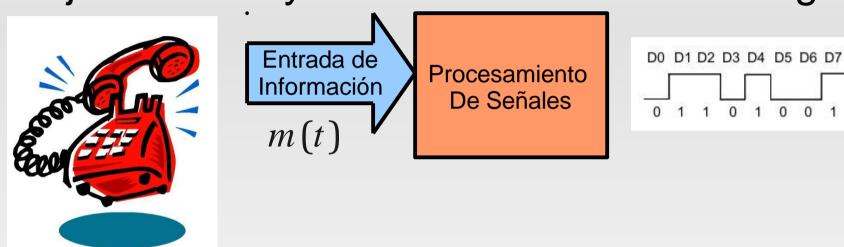


Diagrama en bloques

Objetivo de hoy: muestrear señales analógicas





Pulsos de Banda Base

- Cómo codificar formas de onda analógicas en bandas base digitales.
- Cómo minimizar el ancho de banda al emitir una señal.
- Aprender qué es la modulación por codificación de pulsos (PCM)
- Cómo se calcula el espectro de una señal digital
- Cómo afectan los filtros a la recuperación de las señales
- Cómo se pueden multiplexar varios flujos digitales dentro de un solo flujo de alta velocidad

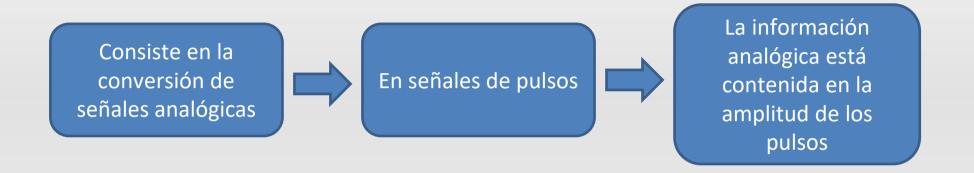
Modulación por Amplitud de Pulsos

- Conversión de una señal analógica a un pulso
- Donde la AMPLITUD del pulso representa la información analógica.
- La PAM (Pulse Amplitude Modulation) tiene la misma limitante que el muestreo de una señal:

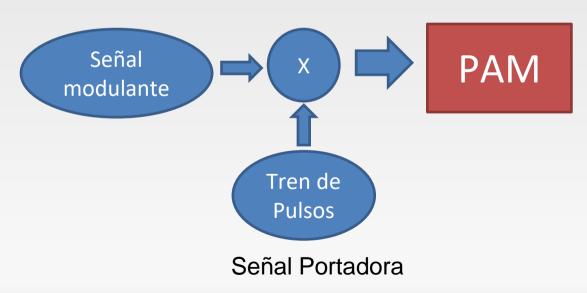
$$f_s \geqslant 2 \cdot B$$

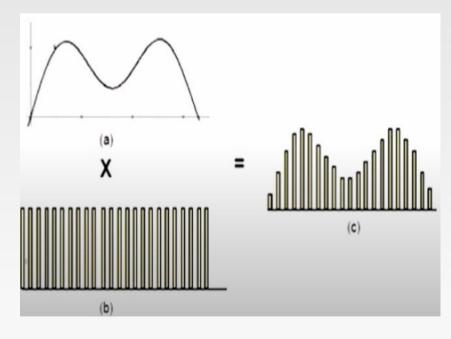
- Existen dos clases de PAM:
 - Por muestreo natural (por compuerta)
 - Por muestreo instantáneo

Modulación por Amplitud de Pulsos (PAM)



Para lograr modular:

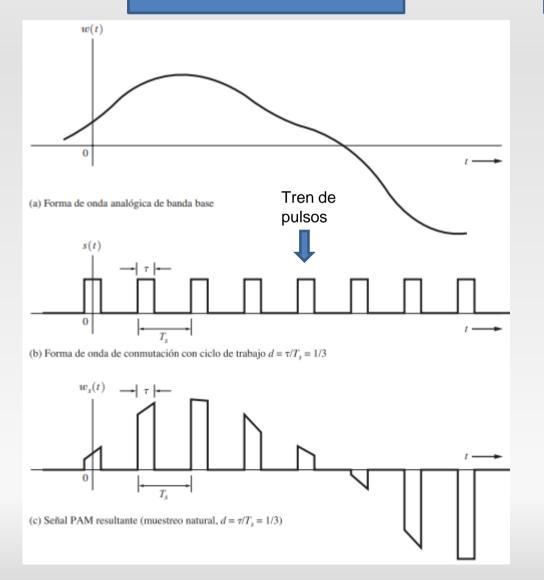




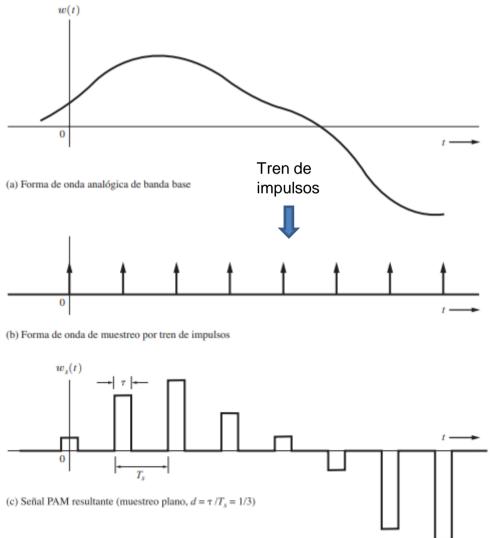
PAM se fundamenta en que es posible recuperar completamente una señal analógica desde unas muestras de ella

Clasificación de PAM

PAM que utiliza muestreo natural (compuerta)

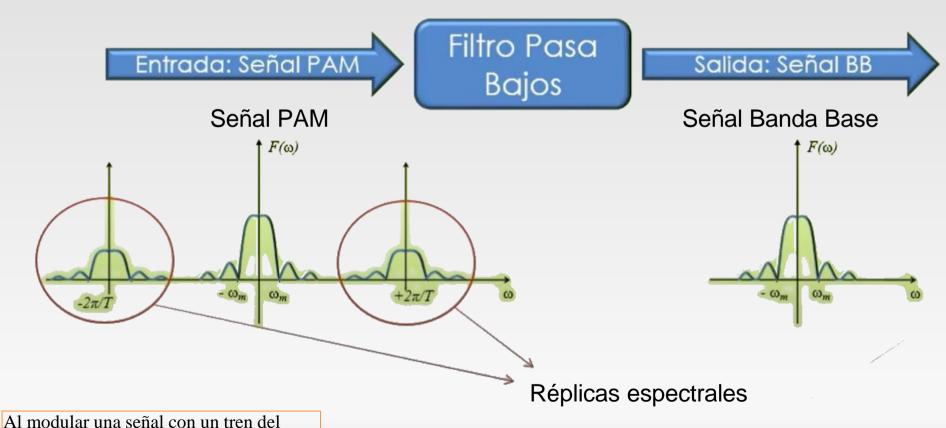


PAM que utiliza muestreo instantáneo para producir un pulso de cresta plana (Flat Top)



Demodulación de Señal PAM

Para recuperar la información de una señal PAM, basta con pasar la señal por un filtro pasa bajos.



pulsos, se obtienen réplicas de la misma señal desplazadas en frecuencia

Basamento matemático: Muestreo Natural

- Por muestreo natural:
 - Si w(t) es una onda analógica limitada en banda de B Hz, entonces la señal PAM es:
 w_s(t)= w(t) s(t)
 - Donde s(t) es una onda rectangular:

$$s(t) = \sum_{k=-\infty}^{\infty} \prod \left(\frac{t - kT_s}{\tau} \right)$$

- t es el tiempo continuo, k es la muestra, T_s es el período de muestreo y τ es el ancho del pulso cuadrado resultante
- Que es una forma de onda rectangular, con

$$f_s = \frac{1}{T_s} \geqslant 2 \cdot B$$

Y cuyo espectro es:

$$W_s(f) = F[w_s(t)] = d \cdot \sum_{n=-\infty}^{\infty} \frac{\sin \pi \, n \, d}{\pi \, n \, d} \cdot W(f - nf_s)$$

- Donde $f_s = \frac{1}{T_s}$, $w_s = 2 \cdot \pi \cdot f_s$
- el ciclo de trabajo s(t) es $d = \frac{\tau}{T_s}$
- Y el espectro de la forma de onda original sin muestrear es:

$$W(f) = F[w(t)]$$

 La transformada de Fourier convierte un producto en tiempo en una convolución en la frecuencia.

$$W_s(f) = W(f) * F[w(t)]$$

Al ser s(t) periódica (onda cuadrada de muestreo) entonces se puede representar por una serie de Fourier:

$$s(t) = \sum_{n=-\infty}^{\infty} c_n e^{jnw_0 t}$$

Donde:

$$c_n = d \frac{\sin n \pi d}{n \pi d}$$

Si reemplazamos,

$$S(f) = F[s(t)] = \sum_{n=-\infty}^{\infty} c_n \delta(f - nf_s)$$

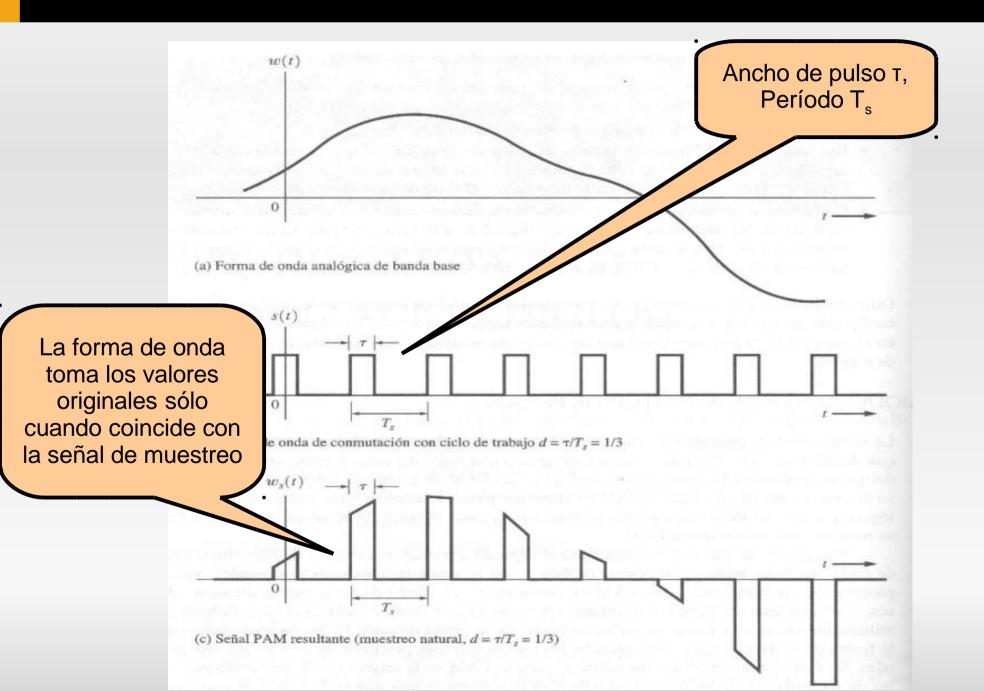
Y:

$$W_{s}(f) = W(f) * \left(\sum_{n=-\infty}^{\infty} \delta(f - nf_{s})\right) = \sum_{n=-\infty}^{\infty} c_{n}W(f) \cdot \delta(f - nf_{s})$$

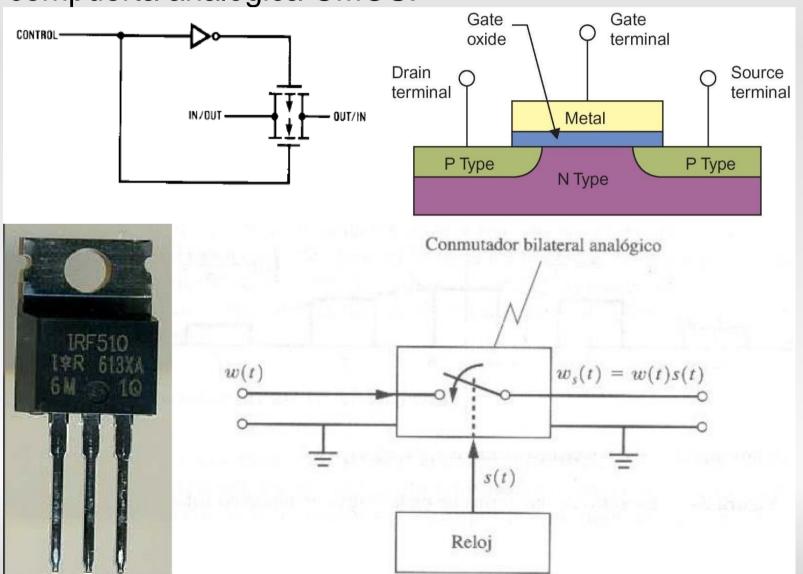
• Que equivale a:

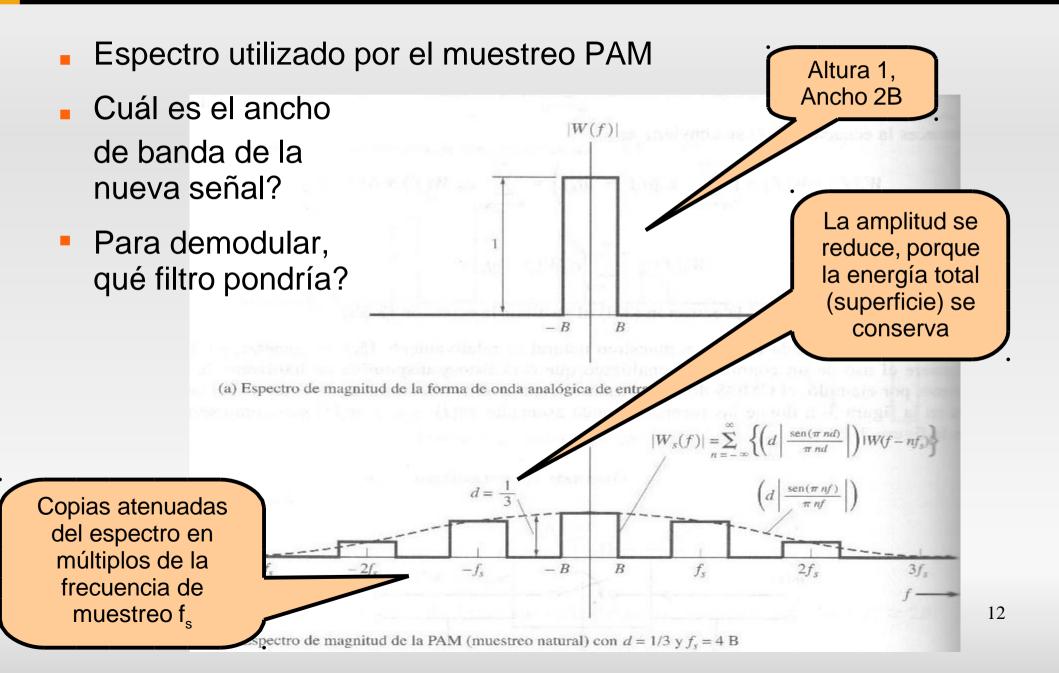
$$W_s(f) = \sum_{n=-\infty}^{\infty} c_n W(f - nf_s)$$

$$W_s(f) = F[w_s(t)] = d \cdot \sum_{n=-\infty}^{\infty} \frac{\sin \pi \, n \, d}{\pi \, n \, d} \cdot W(f - n f_s)$$

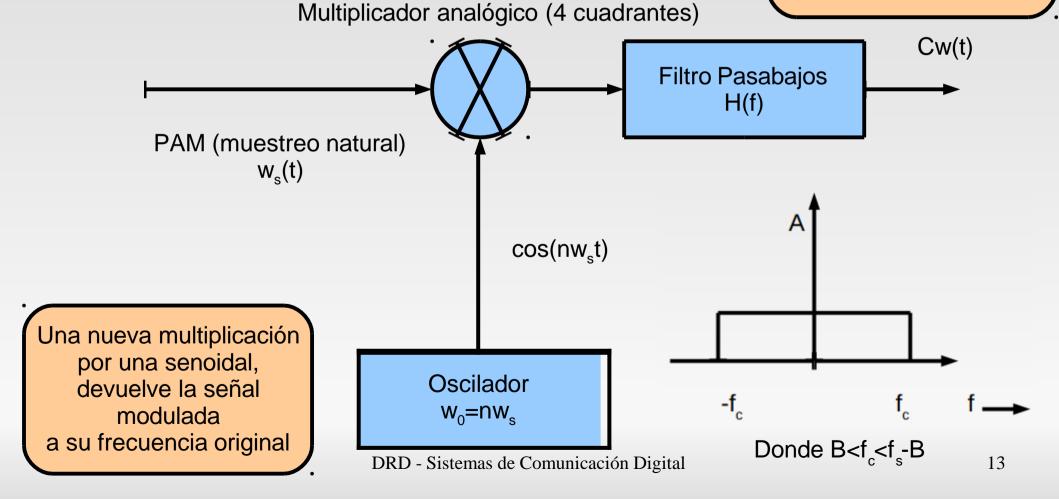


 Una onda PAM con muestreo natural se genera a partir de una compuerta analógica CMOS:





 Y el demodulador típico tiene la siguiente estructura: El filtro pasabajos elimina las componentes no deseadas que se crean al hacer un nuevo producto



- El demodulador que se usa, en realidad, es de producto.
- Se multiplica la señal por una senoidal de frecuencia:

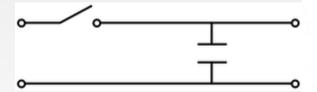
$$w_0 = n w_s$$

- Enviando lo que está alrededor de $n\!f$ $_s$ a la banda base.
- Para qué?
- Puede influír el ruido en banda base?

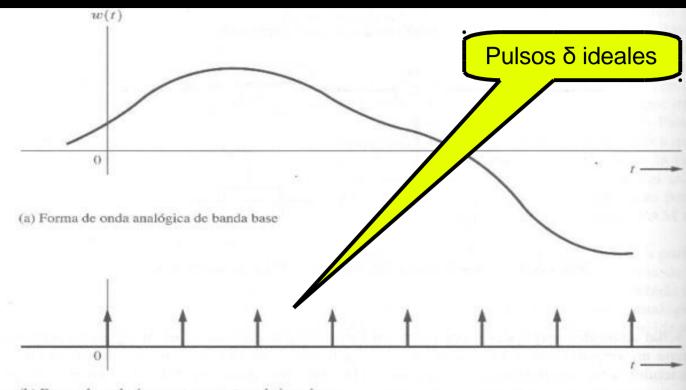
- Muestreo Instantáneo (PAM plana):
- Se puede convertir también a pulsos mediante señalización plana con muestreo instantáneo.

Se usa un

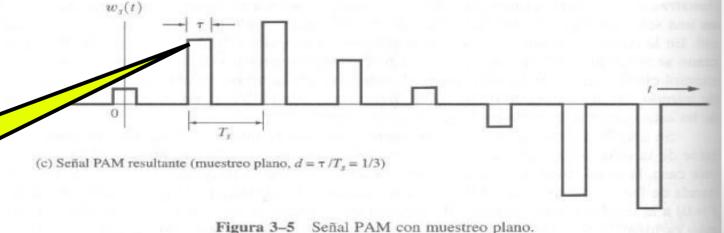
circuito Sample and Hold



Se conserva
El valor de la
Muestra durante el
Ancho de pulso au







 Decimos entonces que si w(t) es una señal limitada en banda de B Hz, el PAM con muestreo instantáneo es:

$$w_s(t) = \sum_{k=-\infty}^{\infty} h(t - kT_s)$$

- Donde h(t) define la forma del pulso de muestreo.
- Si el pulso es plano, entonces:

$$h(t) = \prod \left(\frac{T}{\tau}\right) = \begin{cases} 1, |t| < \frac{\tau}{2} \\ 0, |t| > \frac{\tau}{2} \end{cases} \qquad \tau \le T_s = \frac{1}{f_s} \quad , f_s \ge 2B$$

El espectro de una señal PAM plana sería:

$$W_s(f) = \frac{1}{T_s} \cdot H(f) \cdot \sum_{k=-\infty}^{\infty} W(f - kf_s)$$

Donde H(f) es:

$$H(f) = F[h(t)] = \tau \left(\frac{\sin(\pi \tau f)}{\pi \tau f}\right)$$

Reescribamos la ecuación:

$$w_{s}(t) = \sum_{k=-\infty}^{\infty} w(kT_{s}) \cdot h(t - kT_{s})$$

$$w_{s}(t) = \sum_{k=-\infty}^{\infty} w(kT_{s}) \cdot h(t) \cdot \delta(t - kT_{s})$$

$$w_{s}(t) = h(t) \cdot \sum_{k=-\infty}^{\infty} w(kT_{s}) \cdot \delta(t - kT_{s})$$

$$w_{s}(t) = h(t) \left[w(t) \sum_{k=-\infty}^{\infty} \delta(t - kT_{s}) \right]$$

La transformada de Fourier da:

$$W_{s}(f) = H(f) \left[W(f) \cdot \sum_{k} e^{j2\pi fkT} \right]$$

 Pero la suma de funciones exponenciales equivale a una serie de Fourier, en el dominio de la frecuencia.

$$\frac{1}{T_s} \sum_{k} \delta(f - k \cdot f_s) = \frac{1}{T_s} \sum_{k} c_n e^{j(2\pi n T_s)f}$$

Donde el coeficiente c_n es:

$$c_{n} = \frac{1}{f_{s}} \int_{-f/2}^{f/2} \left[\sum_{k} \delta(f - kf_{s}) \right] = e^{j(2\pi nT)f} df = \frac{1}{f_{s}}$$

Si reemplazamos en la expresión de W_s(f) queda:

$$W_{s}(f) = H(f) \left[W(f) \cdot \frac{1}{T_{s}} \sum_{k} \delta(f - kf_{s}) \right]$$

Y finalmente:

$$W_s(f) = \frac{1}{T_s} H(f) \left[\sum_{k} W(f) \cdot \delta(f - kf_s) \right]$$

|W(f)|

-B

B

- Que gráficamente sería:
- Si para recuperar

 la señal original, aplicamos
 un filtro pasabajos, qué
 distorsión se genera?

La señal original tiene el mismo espectro que la utilizada en el muestreo natural

No es plano, las amplitudes a los costados son menores.

muestrea con pulsos δ ideales y se retiene el valor, el espectro resultante cambia, y tiene envolvente del módulo de sinc.

Pero como se

 $|W_s(f)| = \left(\frac{1}{T_s}|H(f)|\right) \sum_{n=-}^{\infty} |W(f - kf_s)|$ $\frac{1}{T_s}|H(f)| = \frac{\tau}{T_s} \left|\frac{\operatorname{sen}(\pi rf)}{T_s}\right|$

 $\frac{1}{T_s}|H(f)| = \frac{\tau}{T_s} \left| \frac{\operatorname{sen}(\pi r f)}{\pi r f} \right|$ $2f_s \qquad 3f_s$

(b) Espectro de magnitud de la PAM (muestreo plano), $\tau/T_s = 1/3$ y $f_s = 4B$

magnitud de la forma de onda analógica de entrada

Figura 3-6 Espectro de una forma de onda PAM con muestreo plano.

- Esta distorsión de alta frecuencia se puede compensar.
- Se usa un ecualizador con función de transferencia

$$\frac{1}{H}(f)$$

T se denomina también apertura, porque

$$\frac{\tau}{T_s}$$

- Determina la ganancia de la señal recuperada.
- Si reducimos el ancho de pulso, necesitaremos mayor ancho de banda, además de buena respuesta en magnitud y fase.

Modulación por Amplitud de Pulsos

- Además el ancho de banda ocupado es mayor que la banda original
- El rendimiento al ruido nunca es mejor que si hubiéramos transmitido directamente la señal analógica original
- La usamos como paso intermedio hacia otra conversión
- Pero no sirve para transmisión a larga distancia

Modulación por Amplitud de Pulsos

En resumen:

- El muestreo natural se realiza mediante pulsos de onda cuadrada y se recupera volviendo modulando con una senoidal y con un filtro pasabajo
- El muestreo flat-top se realiza mediante pulsos δ ideales con retención del valor muestreado. Para recuperarlo, se filtra con un pasabajo y se compensa la atenuación en altas frecuencias.
- Se utiliza para muestrear una señal.