

Lección 2: Señales y Espectros. Parte II

Gianluca Cornetta, Ph.D.

Dep. de Ingeniería de Sistemas de Información y Telecomunicación

Universidad San Pablo-CEU



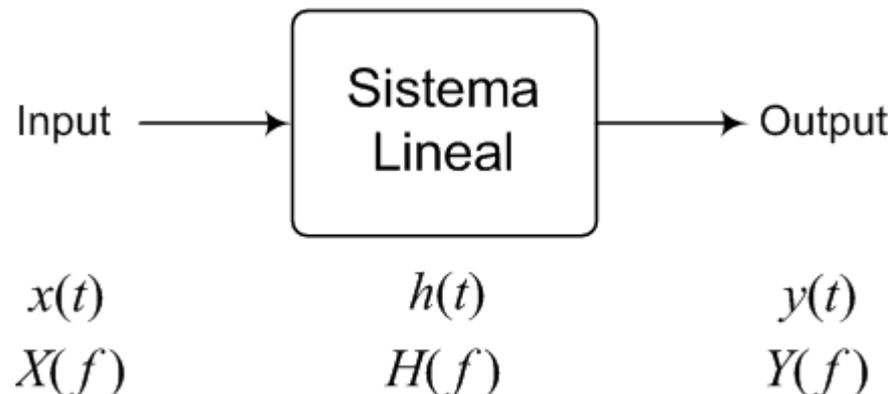
Contenido

- ❑ Transmisión de Señales y Sistemas Lineales
- ❑ Ancho de Banda de Datos Digitales



Transmisión de Señales y Sistemas Lineales

- ❑ Un sistema puede ser caracterizado tanto en el dominio del tiempo como en el de la frecuencia
- ❑ Caracterizar un sistema equivale a poder analizar su respuesta a una señal de entrada arbitraria $x(t)$
 - ❑ En el dominio de la frecuencia, $x(t)$ es sustituida por su *transformada de Fourier* $X(f)$
- ❑ En el dominio del tiempo un sistema es caracterizado por su *respuesta al impulso* $h(t)$, mientras que en el dominio de la frecuencia por su *función de transferencia* $H(f)$. Estas funciones se utilizan para determinar respectivamente las respuestas del sistema en el dominio del tiempo $y(t)$ y de la frecuencia $Y(f)$



Transmisión de Señales y Sistemas Lineales

- Un *sistema lineal invariante por traslaciones temporales* es caracterizado por su respuesta al impulso $h(t)$:

$$y(t) = h(t) \quad \text{cuando } x(t) = \delta(t)$$

- A partir de la respuesta al impulso es posible construir la respuesta para una señal de entrada arbitraria $x(t)$:

$$y(t) = x(t) * h(t) = \int_{-\infty}^{+\infty} x(\tau) h(t - \tau) d\tau$$

- Donde $*$ denota el operador de convolución
- Para un *sistema causal* el integral de convolución resulta ser:

$$y(t) = x(t) * h(t) = \int_0^{+\infty} x(\tau) h(t - \tau) d\tau = \int_0^{+\infty} x(t - \tau) h(\tau) d\tau$$



Transmisión de Señales y Sistemas Lineales

- La salida en el dominio de la frecuencia $Y(f)$ se obtiene realizando la transformada de Fourier del producto de convolución:

$$Y(f) = X(f)H(f) \Rightarrow H(f) = \frac{Y(f)}{X(f)}$$

- Donde $H(f) = \mathcal{F}\{h(t)\}$ y $X(f) \neq 0$ para todas las frecuencias f
- En general $H(f)$ es una función compleja que puede expresarse como:

$$H(f) = |H(f)|e^{j\theta(f)}$$

- Donde $|H(f)|$ es el módulo (magnitud de la respuesta) y la fase θ puede definirse como:

$$\theta(f) = \tan^{-1} \frac{\text{Im}\{H(f)\}}{\text{Re}\{H(f)\}}$$



Transmisión de Señales y Sistemas Lineales

- ❑ Si la entrada de un sistema lineal e invariante por traslaciones temporales es un proceso aleatorio, también la salida del sistema será un proceso aleatorio
- ❑ La densidad espectral de potencia en entrada $G_X(f)$, y en salida $G_Y(f)$, estarán relacionadas de la siguiente manera:

$$G_Y(f) = G_X(f) |H(f)|^2$$



Transmisión de Señales y Sistemas Lineales

- ❑ El objetivo de diseño es que *la transmisión de una señal a través de una red aproxime lo más posible el caso ideal*
- ❑ La salida $y(t)$ de una línea de transmisión ideal es una réplica exacta y sin distorsiones de la señal de entrada $x(t)$ que puede diferir de $x(t)$ sólo por un retardo y un eventual cambio de escala, es decir:

$$y(t) = Kx(t - t_0)$$

- ❑ Donde K y t_0 son constantes
- ❑ En el dominio de Fourier se obtiene:

$$Y(f) = KX(f)e^{-j2\pi ft_0}$$

- ❑ Por tanto, resulta que, para que la transmisión sea sin distorsiones, un sistema debe tener una respuesta con magnitud constante y una fase con una dependencia lineal de la frecuencia:

$$H(f) = Ke^{-j2\pi ft_0}$$

- ❑ Todas las componentes a las distintas frecuencias deben experimentar un retardo de propagación idéntico a través de la línea de manera que se puedan sumar correctamente en la salida



Transmisión de Señales y Sistemas Lineales

- ❑ El retardo t_0 está relacionado con la rotación de fase θ y la frecuencia angular $\omega=2\pi f$:

$$\theta(f) = 2\pi f t_0 \Rightarrow t_0 = \frac{\theta}{2\pi f}$$

- ❑ La rotación de fase debe ser proporcional a la frecuencia para que el retardo de todos los componentes sea idéntico
- ❑ La figura de mérito que mide la distorsión de retardo de una señal se denomina *retardo de envolvente* o *retardo de grupo* $\tau(f)$:

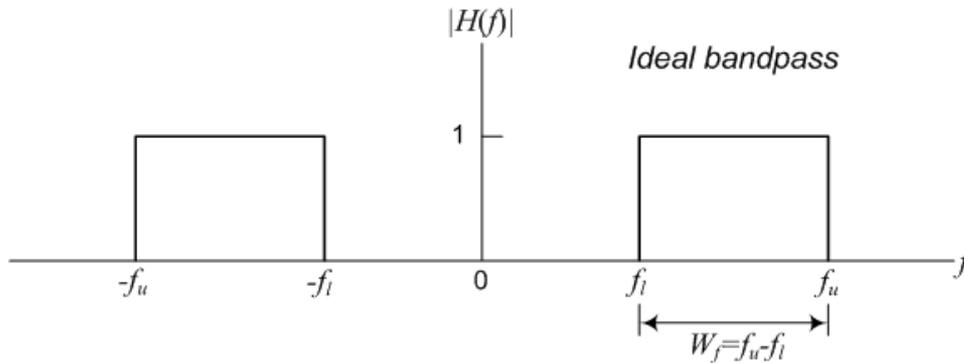
$$\tau(f) = -\frac{1}{2\pi} \frac{d\theta(f)}{df}$$

- ❑ Para que la transmisión sea sin distorsión $\tau(f)$ debe ser constante

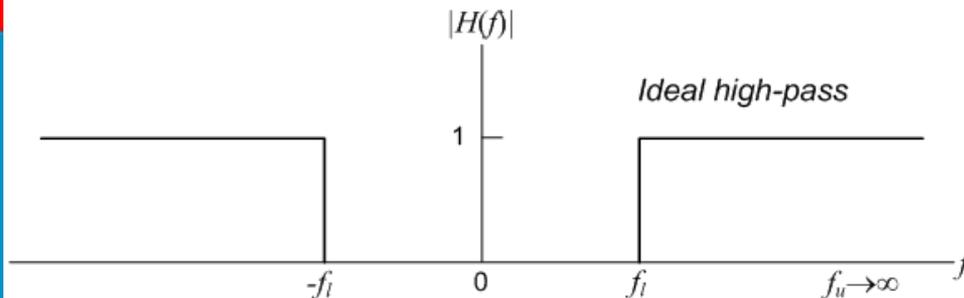
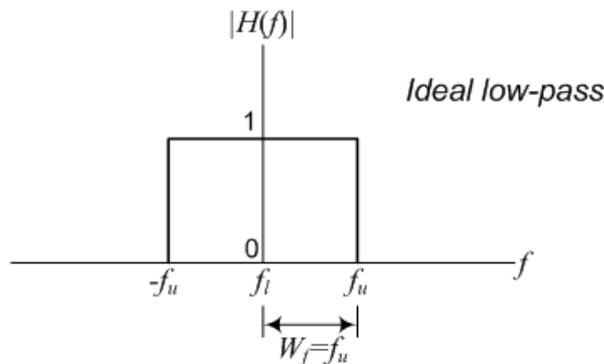
Transmisión de Señales y Sistemas Lineales

- ❑ La red que garantiza una transmisión ideal de la información no es realizable en la realidad ya que requeriría un ancho de banda infinito
- ❑ El ancho de banda de un sistema es definido como el intervalo de frecuencias para las que la magnitud $|H(f)|$ se mantiene constante
- ❑ Una red de transmisión sin distorsión se aproxima con un filtro ideal
 - ❑ Un filtro ideal es un circuito selectivo que deja pasar sin distorsiones todas las componentes de frecuencia incluidas entre un límite inferior f_l y uno superior f_u
 - ❑ f_l es la *frecuencia de corte inferior*, f_u es la *frecuencia de corte superior*
 - ❑ El rango de frecuencias $f_l < f < f_u$ se denomina *banda de paso*. El *ancho de banda efectivo* W_f de la banda de paso es $W_f = (f_u - f_l)$

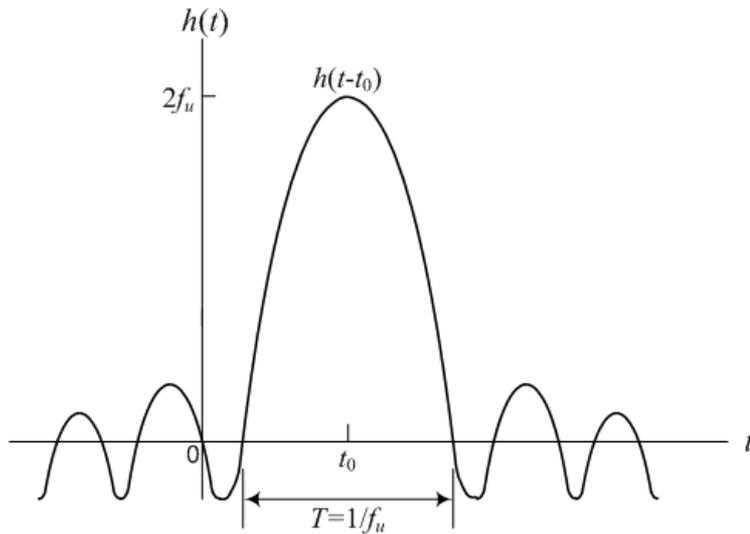
Transmisión de Señales y Sistemas Lineales



- ❑ *Filtro paso-banda: $f_l \neq 0$ y $f_u \neq \infty$*
- ❑ *Filtro paso-bajo: $f_l = 0$ y f_u finito*
- ❑ *Filtro paso-alto: $f_l \neq 0$ y $f_u \rightarrow \infty$*



Transmisión de Señales y Sistemas Lineales



- Asumiendo $K=1$, en el caso de un filtro paso-bajo ideal con ancho de banda $W_f = f_u$ Hz, la función de transferencia puede expresarse de la siguiente manera:

$$H(f) = |H(f)|e^{-j\theta(f)}$$

- Donde:

$$|H(f)| = \begin{cases} 1 & \text{para } |f| < f_u \\ 0 & \text{para } |f| \geq f_u \end{cases}$$

$$e^{j\theta(f)} = e^{-j2\pi f t_0}$$

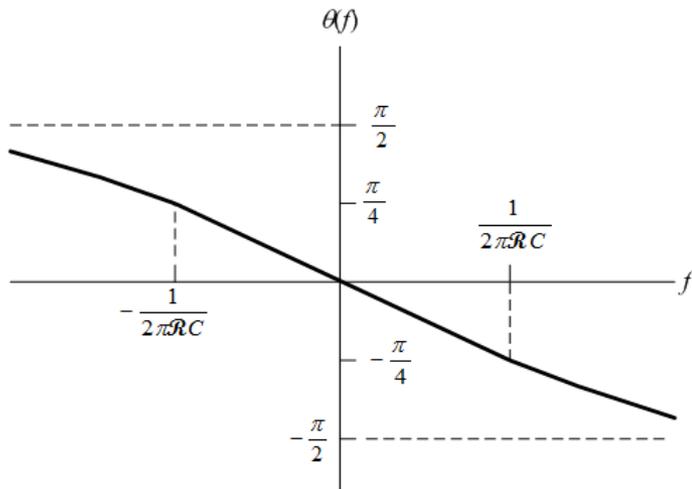
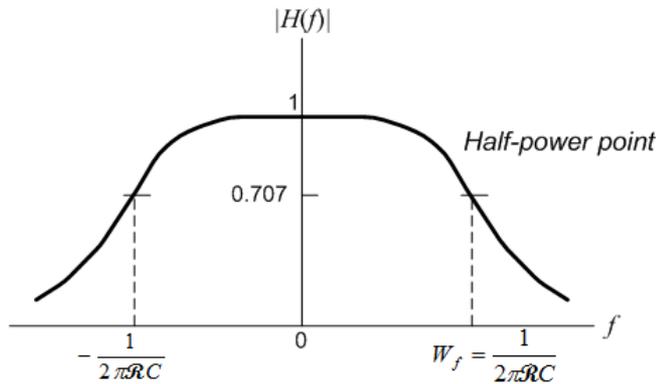
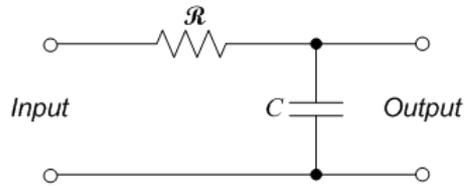
- La respuesta al impulso del filtro paso-bajo ideal es:

$$\begin{aligned} h(t) &= \mathcal{F}^{-1}\{H(f)\} = \int_{-\infty}^{+\infty} H(f)e^{j2\pi f t} df = \int_{-f_u}^{+f_u} e^{-j2\pi f t_0} e^{j2\pi f t} df = \\ &= \int_{-f_u}^{+f_u} e^{j2\pi f (t-t_0)} df = 2f_u \frac{\sin 2\pi f_u (t-t_0)}{2\pi f_u (t-t_0)} = 2f_u \text{sinc} 2f_u (t-t_0) \end{aligned}$$

- La respuesta al impulso del filtro paso-bajo ideal es no causal por lo que el filtro no es realizable en la práctica



Transmisión de Señales y Sistemas Lineales



- ❑ El filtro realizable más sencillo es el filtro paso-bajo , cuya función de transferencia es:

$$H(f) = \frac{1}{1 + j2\pi fRC} = \frac{1}{\sqrt{1 + (2\pi fRC)^2}} e^{-j\theta(f)}$$

- ❑ Donde $\theta(f) = \tan^{-1} 2\pi fRC$
- ❑ La banda de -3 dB del filtro paso-bajo es definida como la frecuencia a la que la potencia de la señal ha disminuido de un factor 2 (o su tensión de pico de un factor $1/\sqrt{2}$)
- ❑ Por definición:

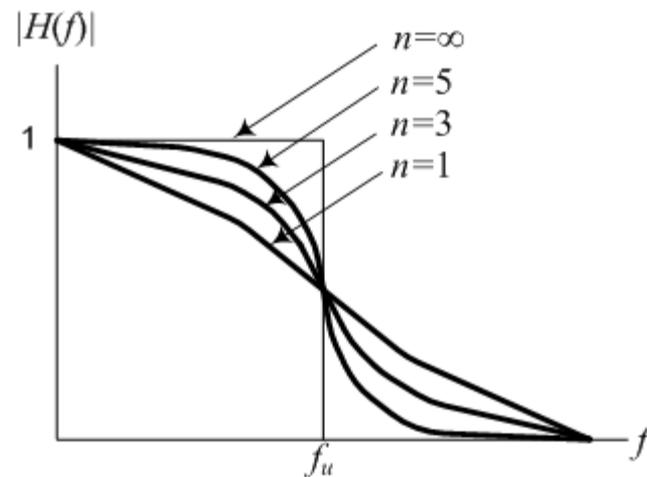
$$\text{number of dB} = 10 \log_{10} \frac{P_2}{P_1} = 10 \log_{10} \frac{V_2^2 / \mathcal{R}_2}{V_1^2 / \mathcal{R}_1}$$

- ❑ Normalmente se suelen manejar potencias normalizadas para las que $\mathcal{R}_1 = \mathcal{R}_2 = 1\Omega$, por tanto:

$$\text{number of dB} = 10 \log_{10} \frac{P_2}{P_1} = 10 \log_{10} \frac{V_2^2}{V_1^2}$$



Transmisión de Señales y Sistemas Lineales



- ❑ La amplitud de la respuesta puede expresarse en dB:

$$|H(f)|_{\text{dB}} = 20 \log_{10} \frac{V_2}{V_1} = 20 \log_{10} |H(f)|$$

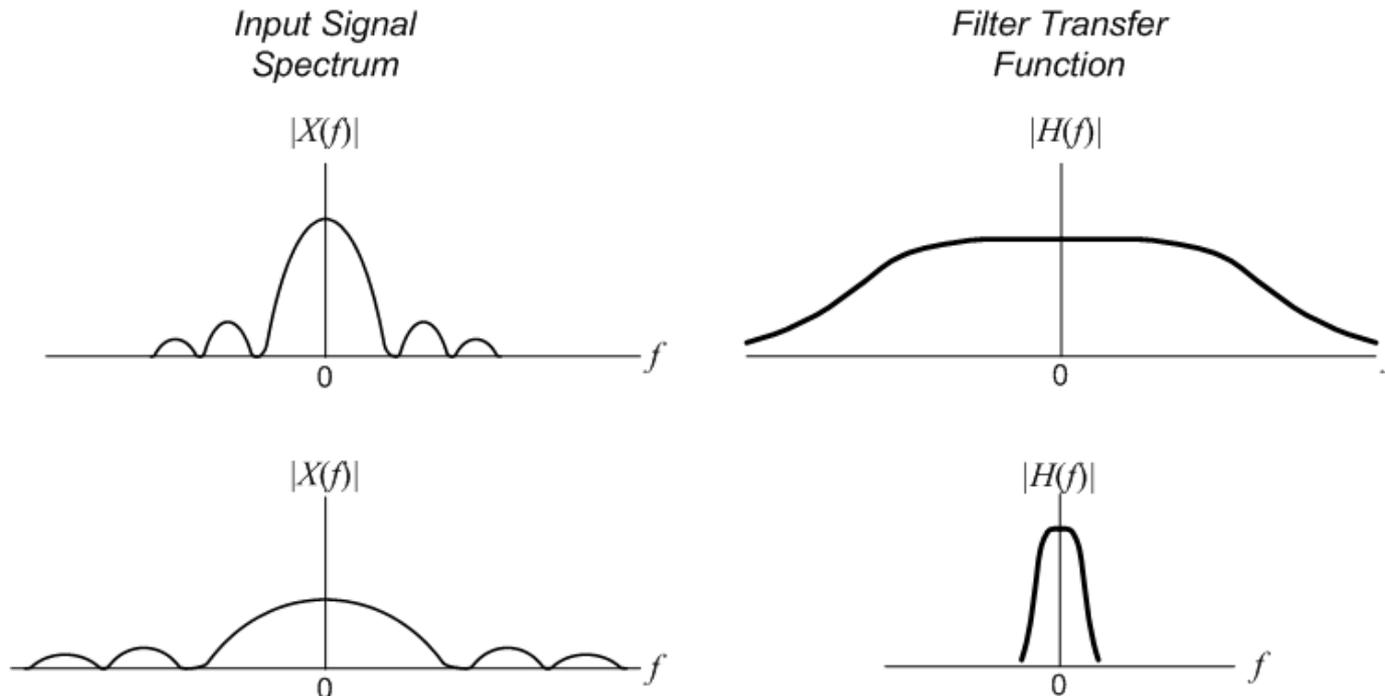
- ❑ El punto de media potencia (*half-power point*) del filtro \mathcal{RC} paso-bajo es $\omega = 1/\mathcal{RC}$ rad/s o $f = 1/(2\pi\mathcal{RC})$ Hz. Por tanto la banda W_f en Hz es $1/(2\pi\mathcal{RC})$.
- ❑ El factor de forma del filtro (*shape factor*) es un indicador de cuanto efectivamente un filtro es realizable y es la relación entre las bandas del filtro en los puntos cuyas amplitud de respuesta valen -60 dB y -6 dB respectivamente (cuanto más pequeño es el factor de forma, más abrupta es la respuesta y más difícil es la implementación)
- ❑ Hay varias aproximaciones matemáticas de la respuesta de un filtro, una de éstas es el *filtro de Butterworth* (o filtro de respuesta máximamente plana -*maximal flatness*)
- ❑ La respuesta de Butterworth aproxima el comportamiento de un filtro paso-bajo con:

$$|H_n(f)| = \frac{1}{\sqrt{1 + (f/f_u)^{2n}}} \quad \text{con } n \geq 1$$

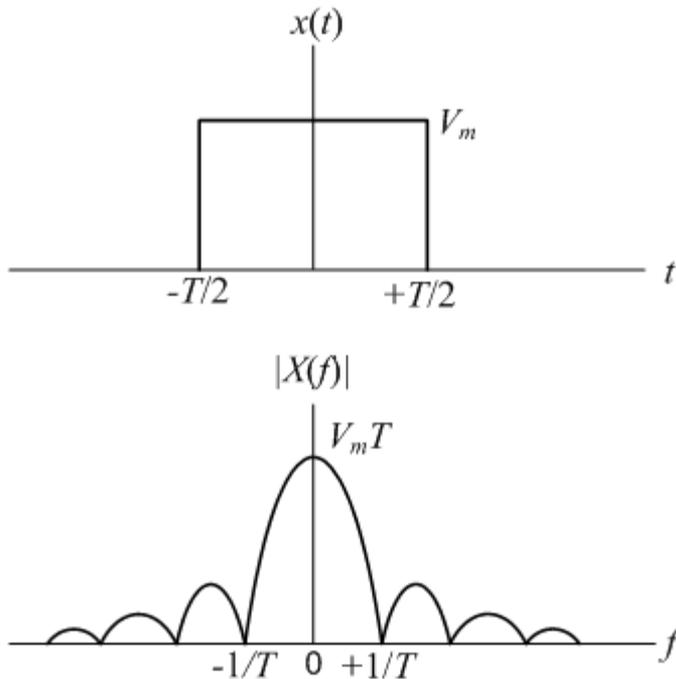
- ❑ Donde f_u es la frecuencia de corte superior a -3 dB y n representa el orden del filtro. Más grande es el orden, más complejo y difícil de implementar es el filtro

Transmisión de Señales y Sistemas Lineales

- ❑ Las señales se caracterizan por su espectro, los circuitos o sistemas por su función de transferencia de frecuencia
- ❑ La respuesta de un sistema será el producto entre los espectros de señal y función de transferencia y será dominada por la contribución con el menor ancho de banda



Transmisión de Señales y Sistemas Lineales

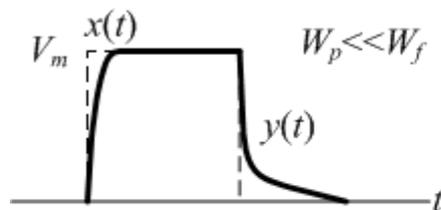


- El efecto del filtro sobre una señal puede estudiarse también en el dominio del tiempo. En este caso la respuesta $y(t)$ se obtiene realizando la convolución entre el pulso ideal $x(t)$ (de amplitud V_m y duración T) y la respuesta al impulso del filtro paso-bajo \mathcal{RC} :

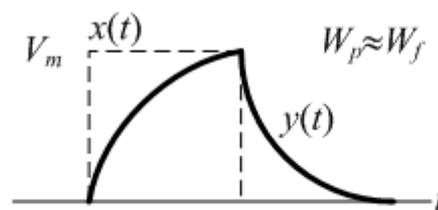
$$y(t) = \begin{cases} V_m (1 - e^{-t/\mathcal{RC}}) & \text{para } 0 \leq t \leq T \\ V'_m e^{-(t-T)/\mathcal{RC}} & \text{para } t > T \end{cases}$$

donde $V'_m = V_m (1 - e^{-T/\mathcal{RC}})$

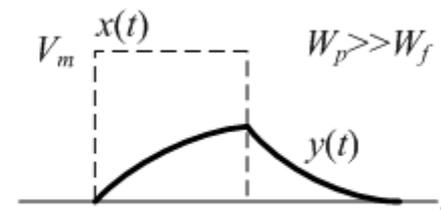
- El ancho de banda del pulso es $W_p = 1/T$, mientras que la del filtro es $W_f = 1/(2\pi\mathcal{RC})$
- Pueden verificarse tres casos:
 - $W_p \ll W_f$ ($T \gg 2\pi\mathcal{RC}$) buena fidelidad
 - $W_p \approx W_f$ ($T \approx 2\pi\mathcal{RC}$) detectabilidad buena
 - $W_p \gg W_f$ ($T \ll 2\pi\mathcal{RC}$) detectabilidad pobre



Good-fidelity output



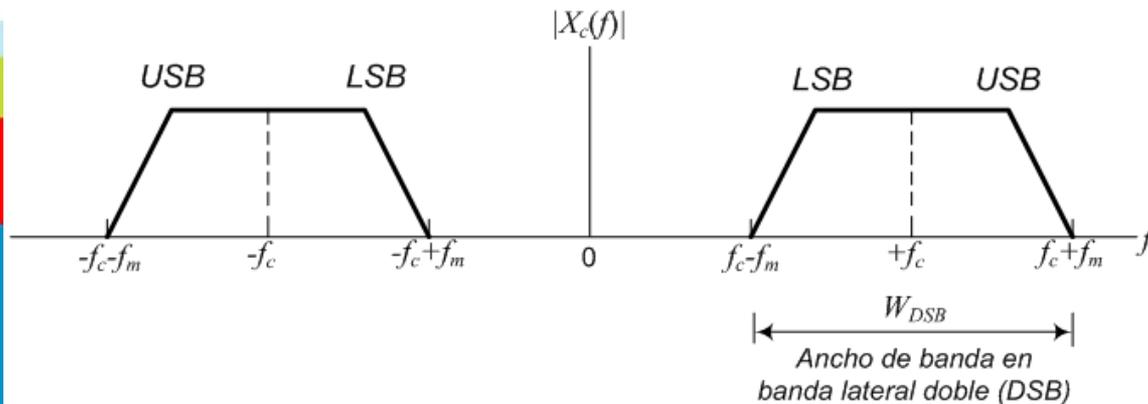
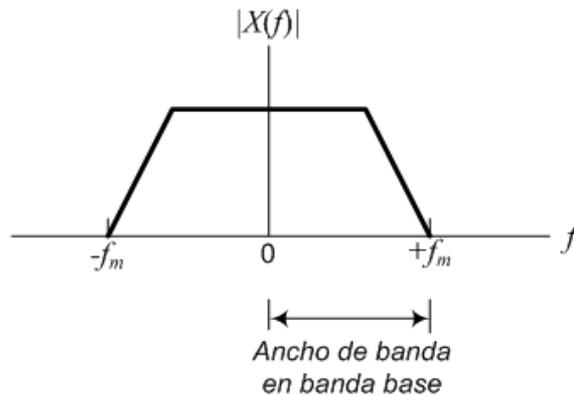
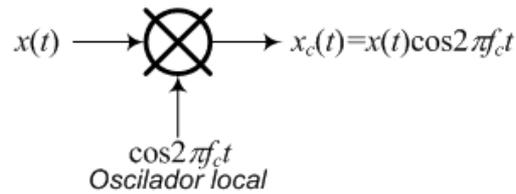
Good-recognition output



Poor-recognition output



Ancho de Banda de Datos Digitales



- Una forma fácil de desplazar una señal paso-bajo o banda base $x(t)$ con un ancho de banda f_m , a una frecuencia más elevada consiste en multiplicarla por una portadora sinusoidal $\cos 2\pi f_c t$ con $f_c \gg f_m$ (superheterodinación) obteniendo una *señal modulada de banda lateral doble* (DSB) $x_c(t)$:

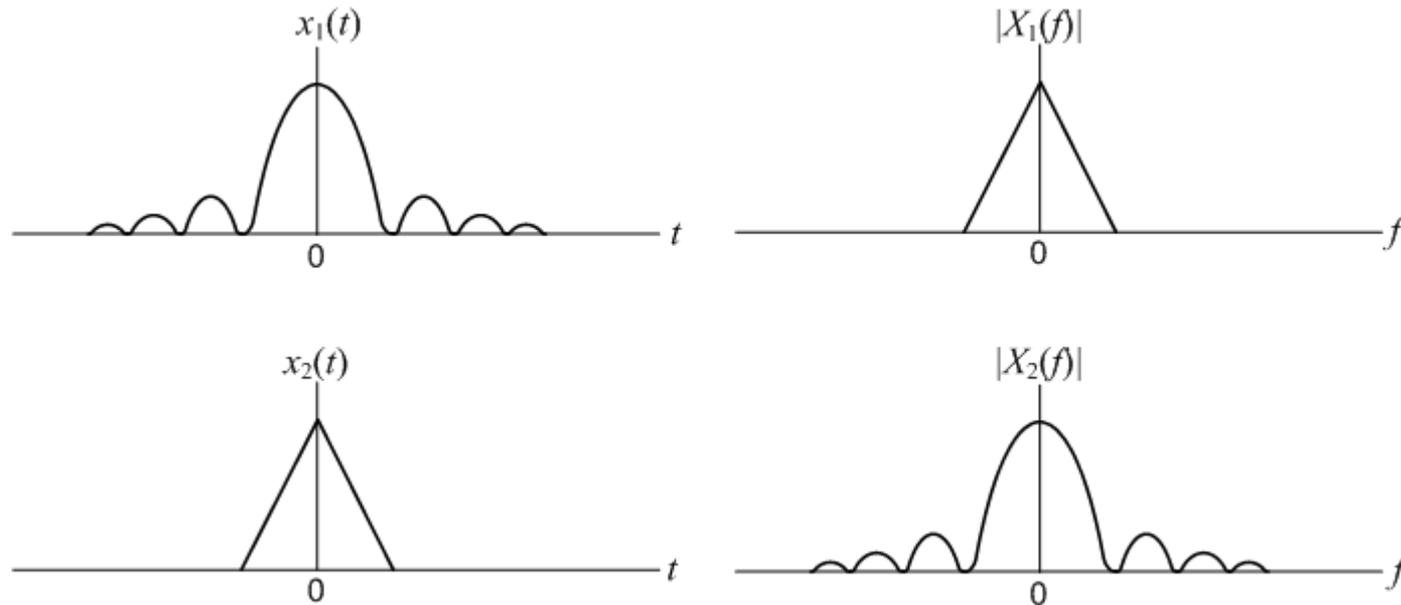
$$x_c(t) = x(t)\cos 2\pi f_c t$$

- En el dominio de la frecuencia se obtiene:

$$X_c(f) = \frac{1}{2} [X(f - f_c) + X(f + f_c)]$$

- Imágenes de los espectros en las bandas USB y LSB se encuentran en la parte de frecuencias negativas de $|X_c(f)|$
- Para transmitir una señal modulada DSB hace falta un ancho de banda $W_{DSB} = 2f_m$ igual al doble de la banda en banda base

Ancho de Banda de Datos Digitales



- Una señal estrictamente limitada en banda es irrealizable en la práctica ya que es ilimitada en el dominio del tiempo
- Por otro lado, una señal limitada en el tiempo es físicamente realizable pero su implementación no es viable ya que es ilimitada en el dominio de las frecuencias



Ancho de Banda de Datos Digitales

