Análisis y transmisión de señales

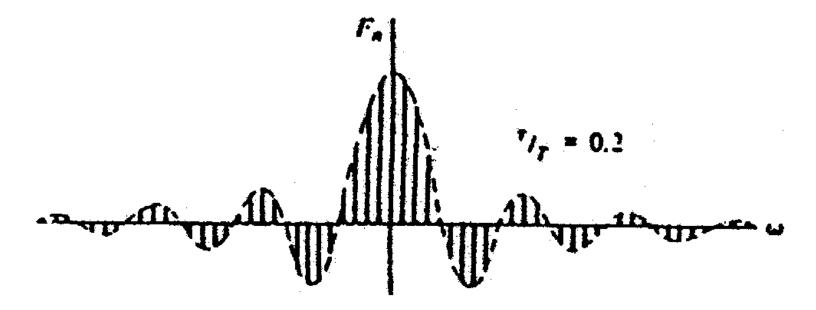


Contenidos

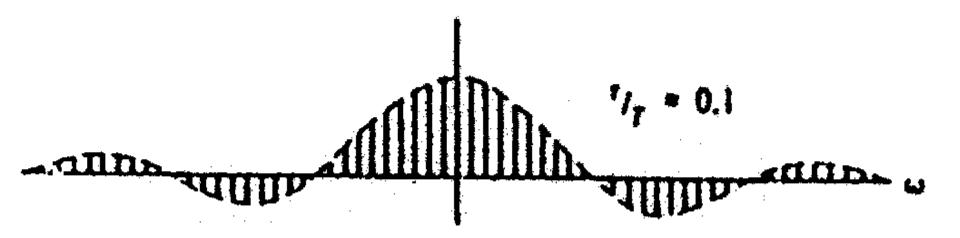
- □ 1.1. Transformada de Fourier. Propiedades.
 Espectro de magnitud y de fase. Convolución.
- □ 1.2. Transmisión de señales. Sistemas SLIT.
 Transmisión sin distorsión. Filtros ideales.
- □ 1.3 Ancho de banda y tiempo de subida.

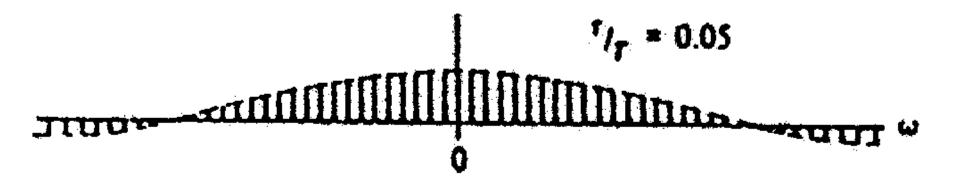
Se utiliza en general para el análisis de señales no periódicas.

Del análisis de un tren de pulsos:



Al disminuir sólo el ancho τ, la amplitud máxima del espectro Fn decrece y aumenta el punto de cruce. Se mantiene la separación entre líneas.





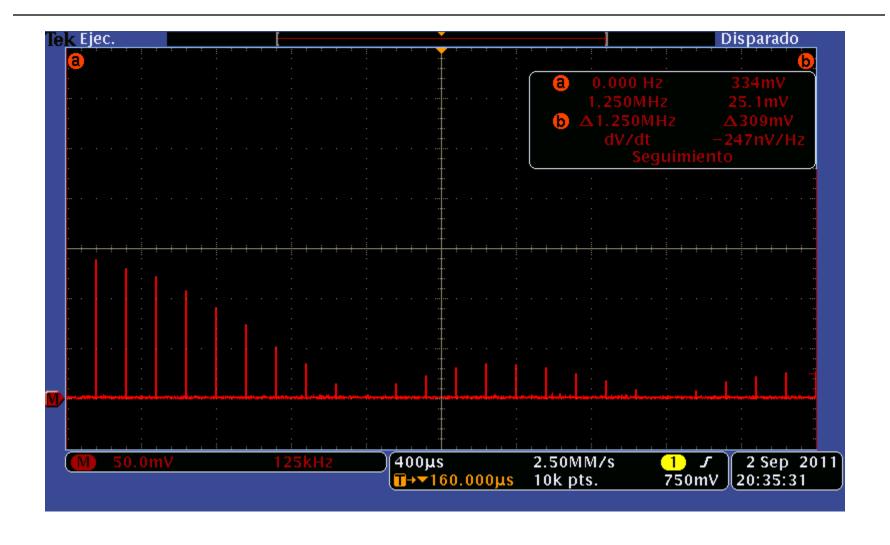
A medida que $\tau \rightarrow 0$ el espectro no se hace más continuo y el tren de pulsos sigue siendo periódica







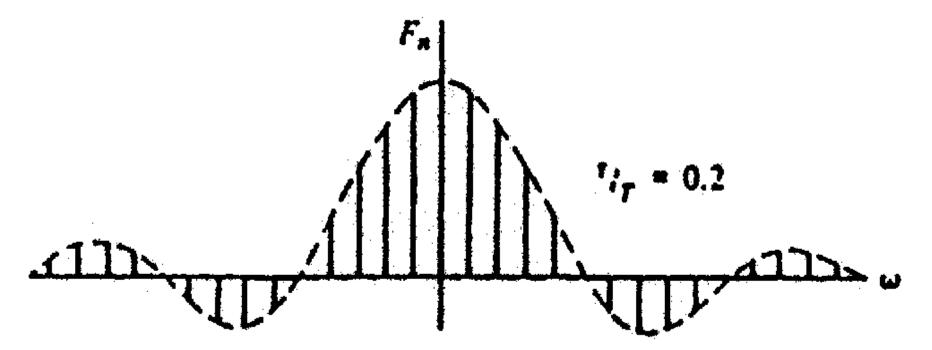




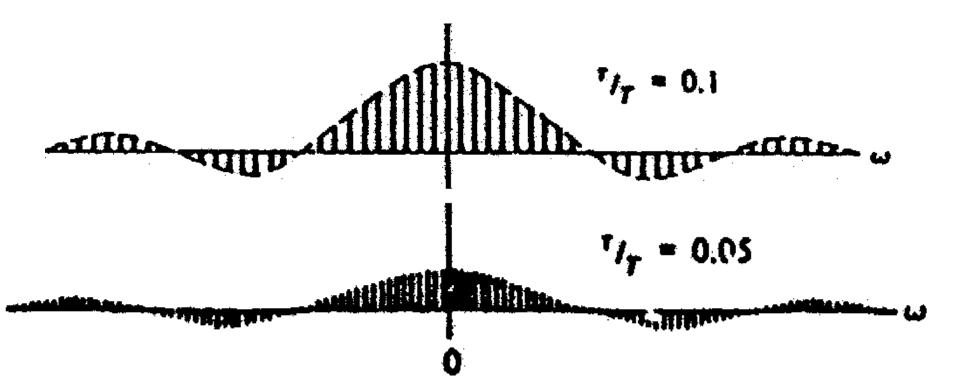




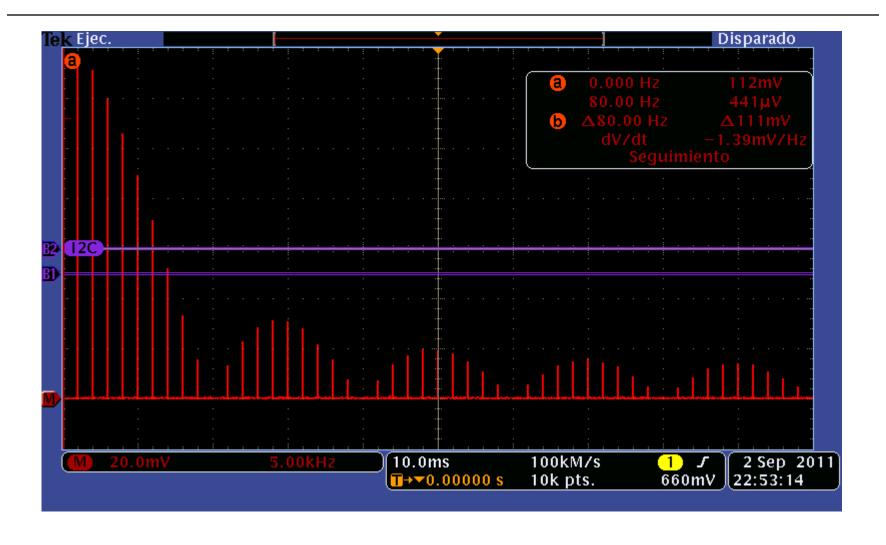
Si se aumenta sólo T del tren de pulsos Fn también decrece, el punto de cruce se mantiene fijo y la separación entre las líneas espectrales disminuye.

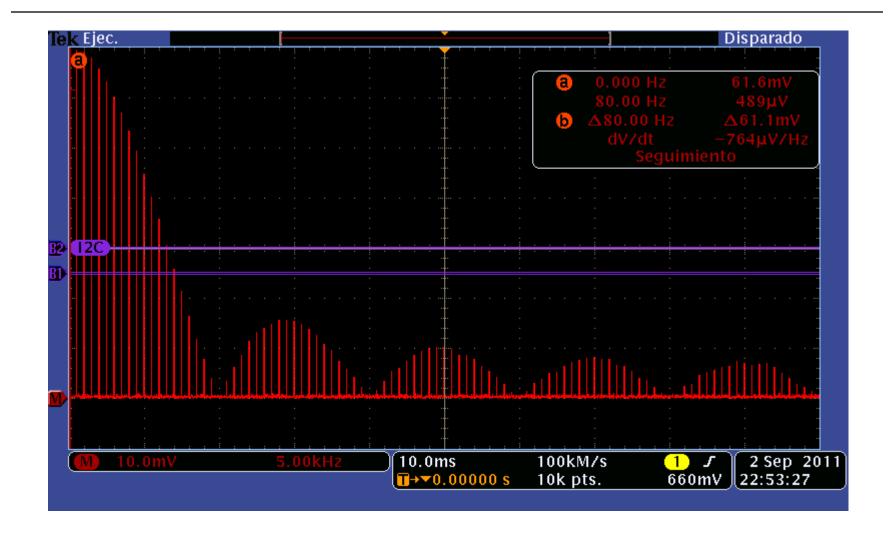


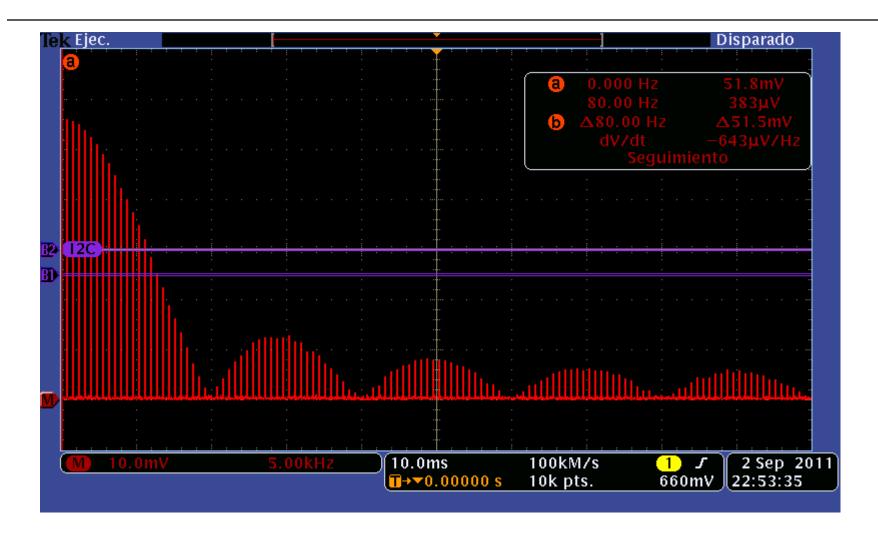
Es decir a medida que T \rightarrow + ∞ el espectro se hace más continuo y Fn tiende a cero.

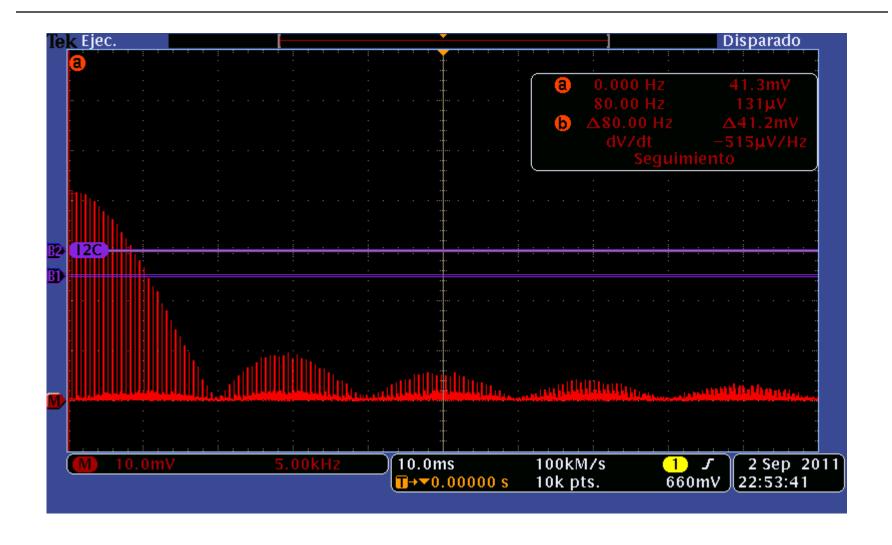


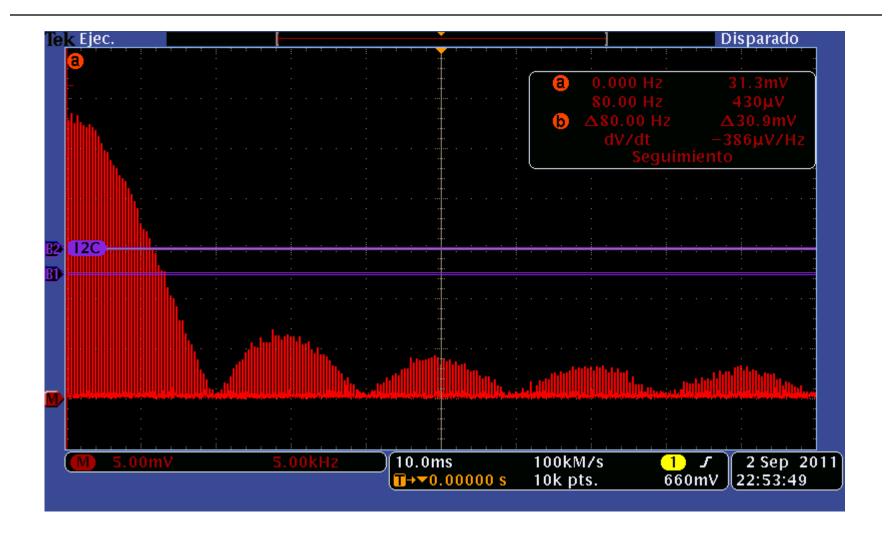


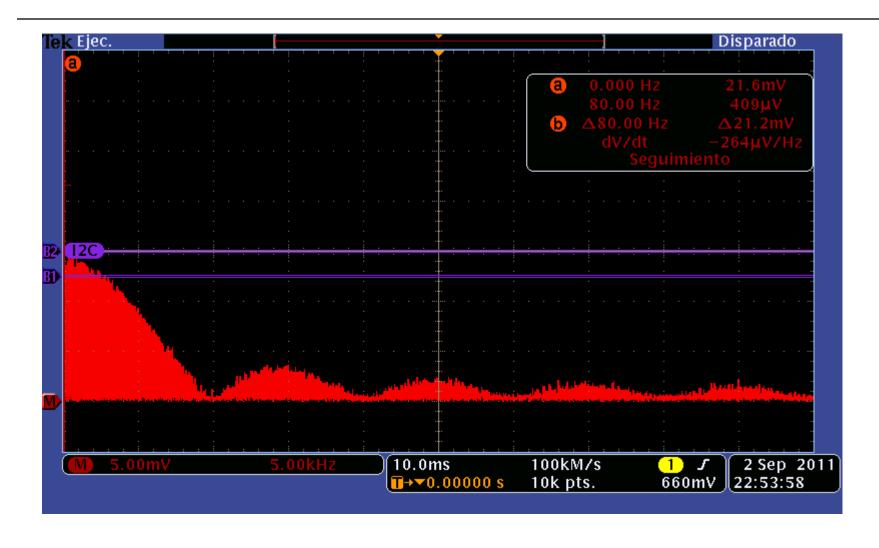












En el límite cuando T $\rightarrow +\infty$ el tren de pulsos deja de ser periódica y se convierte en un solo 'pulso'.

En general si en una función f(t) periódica se lleva su periodo T al infinito, se convierte en no periódica y se representa por:

$$F(\omega) = \Im[f(t)] = \int_{-\infty}^{+\infty} f(t)e^{-j\omega t}dt$$
 Transformada directa

$$f(t) = \mathfrak{I}^{-1}[F(\omega)] = \frac{1}{2\pi} \int_{-\infty}^{+\infty} F(\omega) e^{j\omega t} d\omega$$
 Transformada inversa

Condición suficiente de existencia de la Transformada de Fourier:

$$\int_{-\infty}^{+\infty} |f(t)| dt < \infty$$
, debe ser finita.

Las señales periódicas no cumplen con ésta condición de existencia de F(w).

$$F(\omega) = R(\omega) + jX(\omega) = |F(\omega)|e^{j\phi(\omega)}$$

$$R(\omega) = \int_{-\infty}^{+\infty} f(t) \cos(\omega t) dt$$

 $R(\omega)$ es par respecto a ω .

$$F(\omega) = R(\omega) + jX(\omega) = |F(\omega)|e^{j\phi(\omega)}$$

$$X(\omega) = -\int_{-\infty}^{+\infty} f(t)\sin(\omega t)dt$$

 $X(\omega)$ es impar respecto a ω

$$F(\omega) = R(\omega) + jX(\omega) = |F(\omega)|e^{j\phi(\omega)}$$

Si F(w) es real, entonces f(t) es par:

$$F(w) = R(w)$$

Si F(w) es imaginaria pura entonces f(t) es impar:

$$F(w) = jX(w)$$

$$F(\omega) = R(\omega) + jX(\omega) = |F(\omega)|e^{j\phi(\omega)}$$

 $|F(\omega)|$ es el <u>espectro de magnitud</u>

Es una función par de w

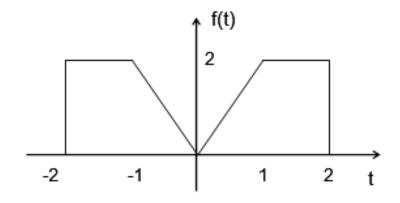
Linealidad:

$$af(t) \pm bg(t) \longleftrightarrow aF(w) \pm bG(w)$$

En general:
$$\sum_{i=1}^{n} a_i f_i(t) \longleftrightarrow \sum_{i=1}^{n} a_i F_i(w)$$

Ejemplo 1: Hallar F(w) de la siguiente función:

$$f(t) = \begin{cases} |t|, & t \in [-1,1] \\ 1, & t \in [-2,-1] \cup [1,2] \end{cases}$$



Solución:

Expresando f(t) en función de $G_{\tau}(t)$ y $\Delta_{\tau}(t)$: $f(t) = 2G_{4}(t) - 2\Delta_{1}(t)$

Usando luego la propiedad de linealidad tenemos:

$$F(w) = 2(4Sa(w.4/2)) - 2(1.Sa^{2}(w.1/2)) = 8Sa(2w) - 2Sa^{2}(w/2)$$

$$F(w) = 8Sa(2w) - 2Sa^{2}(w/2)$$

Dualidad o simetría:

$$F(t) \leftrightarrow 2\pi f(-w)$$

Escala:

$$f(at) \longleftrightarrow \frac{1}{|a|} F(\frac{w}{a})$$

Para a < 1 hay una expansión de f(t) en el tiempo y una compresión de F(w) en la frecuencia.

Para a > 1 hay una compresión de f(t) en el tiempo y una expansión de F(w) en la frecuencia.

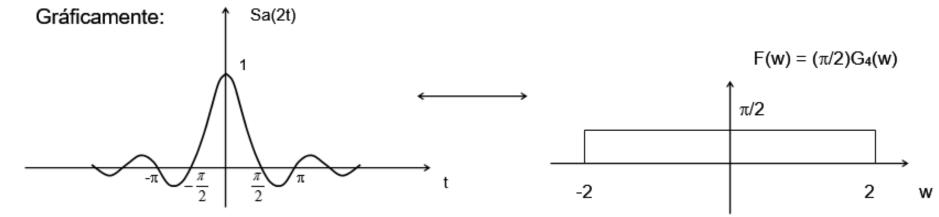
Ejemplo 2: Hallar F(w) de las funciones Sampling Sa(2t) y Sa(t/2), grafique y comente:

Solución:

Usando propiedad de Escala para Sa(2t): $Sa(2t) \leftrightarrow \frac{1}{2}\pi G_2(\frac{w}{2})$

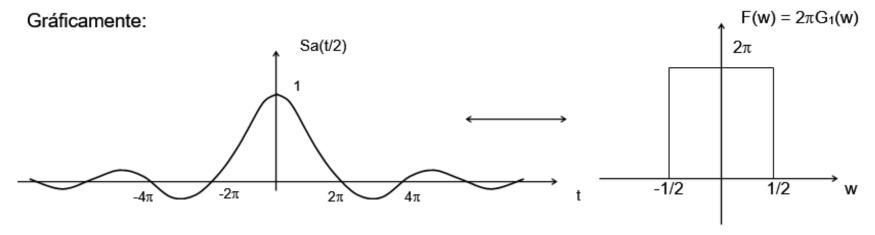
Entonces:

$$Sa(2t) \leftrightarrow \frac{\pi}{2}G_4(w)$$



Usando propiedad de Escala para Sa(t/2): $Sa(t/2) \leftrightarrow 2\pi G_2(2w)$

Entonces: $Sa(t/2) \leftrightarrow 2\pi G_1(w)$



Observación:

Para a < 1 se registra una expansión de f(t) en el tiempo y una compresión de F(w) en la frecuencia.

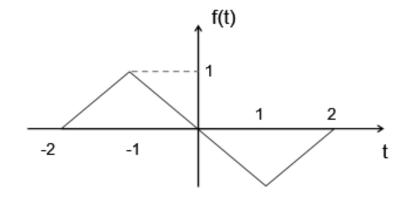
Para a > 1 se registra una compresión de f(t) en el tiempo y una expansión de F(w) en la frecuencia

Desplazamiento en tiempo:

$$f(t-t_o) \longleftrightarrow F(w)e^{-jwt_o}$$

Ejemplo 3: Hallar F(w) de la siguiente función:

$$f(t) = \Delta_1(t+1) - \Delta_1(t-1)$$



Solución:

Usando luego la propiedad de desplazamiento en el tiempo y linealidad tenemos:

$$F(w) = \left(ISa^{2}(w.1/2).e^{jw}\right) - \left(ISa^{2}(w.1/2).e^{-jw}\right) = Sa^{2}(w/2).e^{jw} - Sa^{2}(w/2).e^{-jw}$$

$$F(w) = Sa^{2}(w/2).\frac{(e^{jw} - e^{-jw})}{2j}.2j = 2Sa^{2}(w/2)(semw)j$$

$$F(w) = 2Sa^2(w/2)(senw)j$$

Desplazamiento en frecuencia:

$$f(t)e^{jw_o t} \leftrightarrow F(w-w_o)$$

Convolución en el tiempo TCT:

$$f_1(t) \otimes f_2(t) = \int_{-\infty}^{+\infty} f_1(\tau) f_2(t-\tau) d\tau \longleftrightarrow F_1(w) F_2(w)$$

Convolución en la frecuencia TCF:

$$f_1(t)f_2(t) \leftrightarrow \frac{1}{2\pi}F_1(w) \otimes F_2(w)$$

Derivación en el tiempo:

$$f(t) \leftrightarrow F(w) \text{ entonces } \frac{df(t)}{dt} \leftrightarrow jwF(w)$$

En general:
$$\frac{d^n f(t)}{dt^n} \leftrightarrow (jw)^n F(w)$$

Integración en el tiempo:

$$f(t) \leftrightarrow F(w) \text{ entonces } \int_{-\infty}^{t} f(t)dt \leftrightarrow \pi F(w)\delta(w) + \frac{F(w)}{jw}$$

Derivación en la frecuencia:

$$f(t) \leftrightarrow F(w) \text{ entonces } (-jt)^n f(t) \leftrightarrow \frac{d^n F(w)}{dw^n}$$

Se define la convolución de dos señales f(t) y g(t) como:

$$f(t) * g(t) = \int_{-\infty}^{+\infty} f(x)g(t-x)dx$$

Propiedades:

Si f(t) y g(t) comienzan desde t = 0 entonces:

$$f(t) * g(t) = \int_{0}^{t} f(x)g(t-x)dx$$

Propiedades:

$$f(t) * g(t) = g(t) * f(t)$$

$$[f(t) * g(t)] * h(t) = f(t) * [g(t) * h(t)]$$

Propiedades:

$$f(t) * \delta(t) = f(t)$$

$$f(t) * \delta(t-T) = f(t-T)$$

$$f(t-t_1) * \delta(t-t_2) = f(t-t_1-t_2)$$

Teorema de Convolución en el Tiempo TCT:

$$\Im[f(t) * g(t)] = F(\omega) \cdot G(\omega)$$

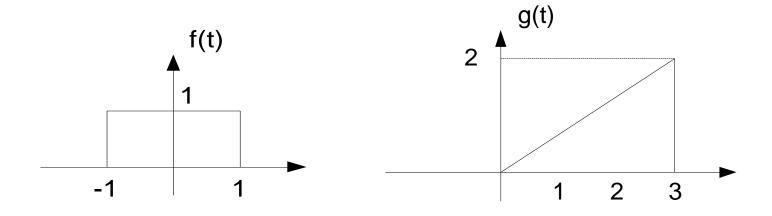
El producto en el tiempo es equivalente a la convolución en frecuencia

Teorema de Convolución en la frecuencia TCF:

$$\mathfrak{I}^{-1}[F(\omega) * G(\omega)] = 2\pi f(t) \cdot g(t)$$

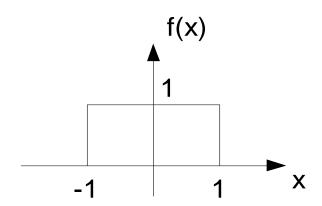
El producto en frecuencia es equivalente a la convolución en el tiempo.

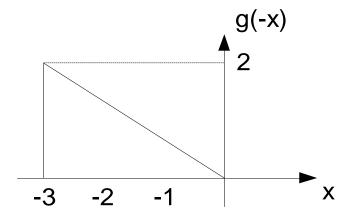
Hallar la convolución para las señales indicadas:



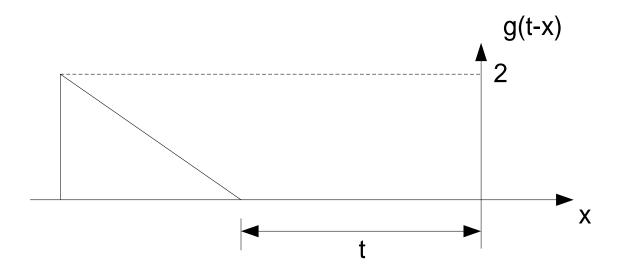
$$f(t) * g(t) = \int_{-\infty}^{+\infty} f(x)g(t-x)dx$$

Reflexión:



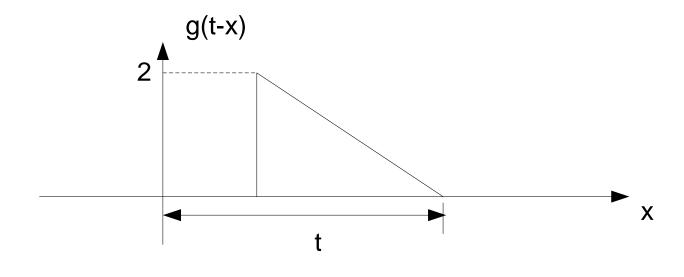


Desplazamiento: Gráfica de g(t-x)



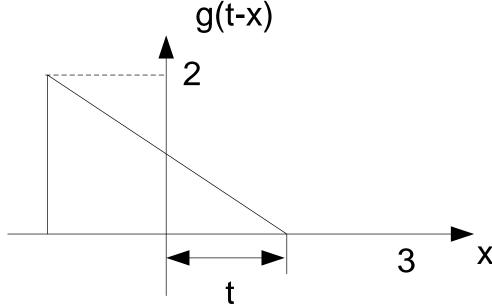
t muy negativo

Desplazamiento: Gráfica de g(t-x)



t muy positivo

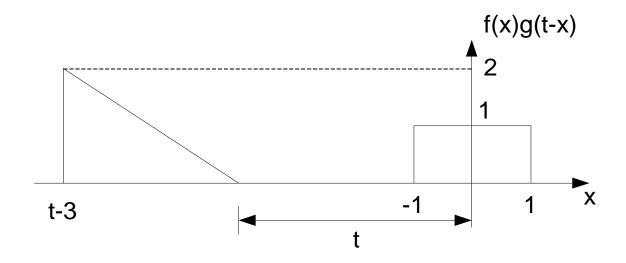
Multiplicación: p.e para t < 3, los valores de g(t-x) se multiplican con f(x) y se halla el área bajo la curva en cada caso.



Integración:

t < -1:

En el gráfico el producto es cero: f(t) * g(t) = 0

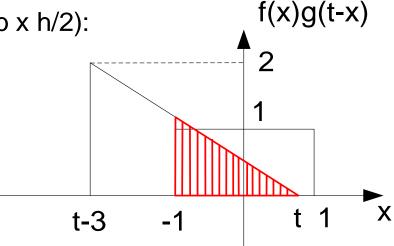


-1 < t < 1:

El producto es un triángulo de área (b x h/2):

$$b = t + 1$$

$$\frac{h}{2} = \frac{t+1}{3} \Longrightarrow h = \frac{2(t+1)}{3}$$



$$f(t) * g(t) = \frac{(t+1)x\frac{2(t+1)}{3}}{2} = \frac{(t+1)^2}{3}$$

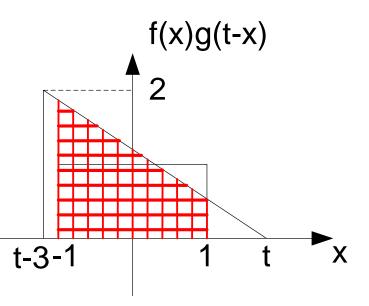
1 < t < 2:

El producto es un trapecio de área: (B+b)xh/2.

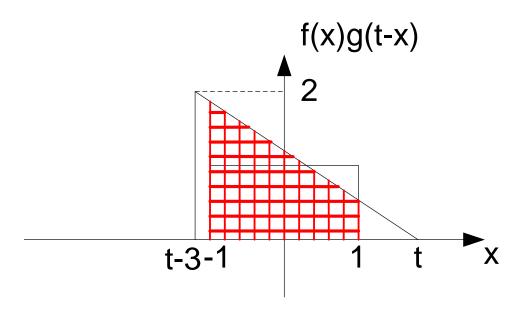
$$h = 2$$

$$\frac{B}{2} = \frac{t+1}{3} \Rightarrow B = \frac{2(t+1)}{3}$$

$$\frac{b}{2} = \frac{t-1}{3} \Rightarrow b = \frac{2(t-1)}{3}$$



$$f(t) * g(t) = \frac{2x \left[\frac{2(t+1)}{3} + \frac{2(t-1)}{3} \right]}{2} = \frac{2x \left[\frac{2t+2+2t-2}{3} \right]}{2} = \frac{4t}{3}$$



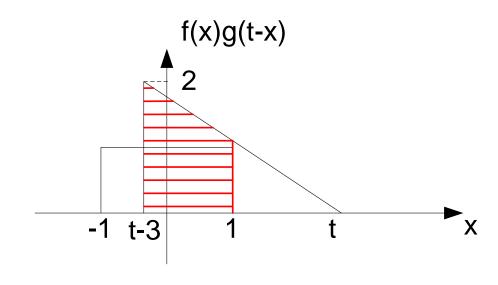
2 < t < 4:

En producto es otro trapecio de área: (B+b)xh/2.

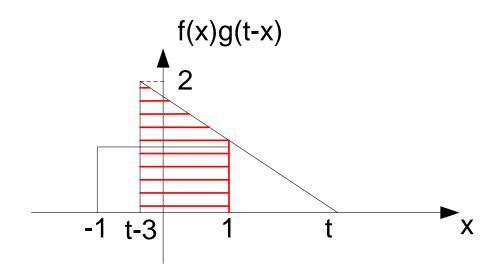
$$B=2$$

$$h = (3-t)+1=4-t$$

$$\frac{b}{2} = \frac{t-1}{3} \Rightarrow b = \frac{2(t-1)}{3}$$

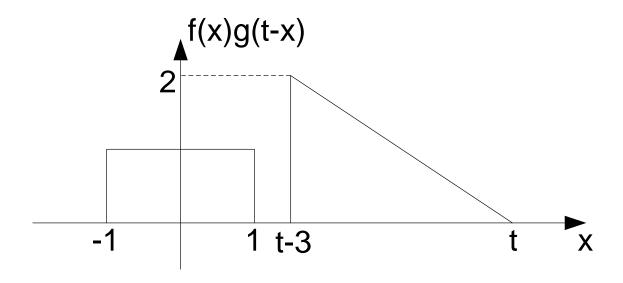


$$f(t) * g(t) = \frac{(4-t)x\left[2 + \frac{2(t-1)}{3}\right]}{2} = \frac{(4-t)x\left[\frac{6+2t-2}{3}\right]}{2} = \frac{(4-t)(t+2)}{3}$$

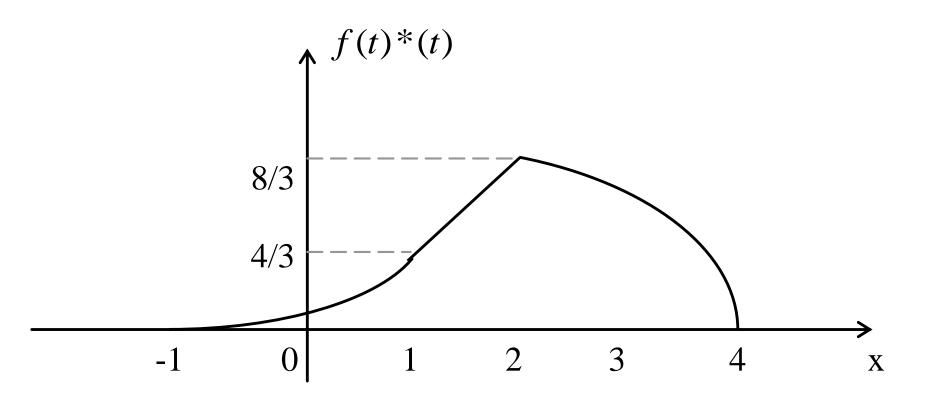


4 < t

El producto es cero. Por lo tanto: f(t) * g(t) = 0



$$f(t) * g(t) = \begin{cases} 0 & t < -1 \\ \frac{(t+1)^2}{3} & -1 < t < 1 \\ \frac{4t}{3} & 1 < t < 2 \\ \frac{(4-t)(t+2)}{3} & 2 < t < 4 \\ 0 & 4 < t \end{cases}$$



F(w) de señales periódicas:

$$f(t) = f(t+T) \iff 2\pi \sum_{n=-\infty}^{\infty} F_n \delta(w - nw_o)$$

Demostración:

Usando la serie exponencial:

$$f(t) = \sum_{n=-\infty}^{+\infty} F_n e^{jnw_0 t}, \quad w_o = \frac{2\pi}{T}$$
 $F_n = \frac{1}{T} \int_{t_0}^{t_0+T} f(t) e^{-jnw_0 t} dt$

De la tabla de F(w) se sabe:

 $1 \leftrightarrow 2\pi\delta(w)$

Por desplazamiento en w:

 $e^{jnw_{\sigma}t} \leftrightarrow 2\pi\delta(w-nw_{o})$

Por linealidad o superposición:

 $F_n e^{jnw_o t} \leftrightarrow 2\pi F_n \delta(w - nw_o)$

Por linealidad general:

$$\sum_{n=-\infty}^{+\infty} F_n e^{jmw_0 t} \quad \leftrightarrow \quad 2\pi \sum_{n=-\infty}^{+\infty} F_n \delta(w - mw_0)$$

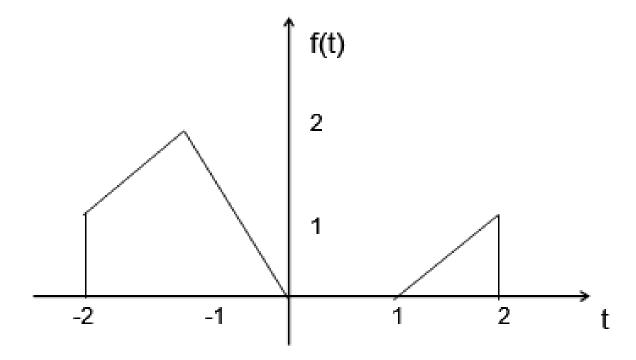
$$f(t) = f(t+T) \quad \leftrightarrow \quad 2\pi \sum_{n=-\infty}^{+\infty} F_n \delta(w - m w_o)$$

Función par e impar de f(t):

$$f(t) = f_{par}(t) + f_{impar}(t) \iff F(w) = F_{par}(w) + F_{impar}(w)$$

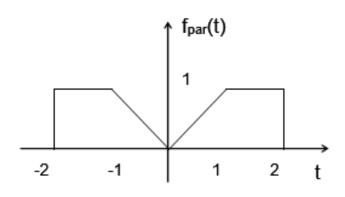
$$f_{par}(t) = \frac{f(t) + f(-t)}{2}$$
 $f_{impar}(t) = \frac{f(t) - f(-t)}{2}$

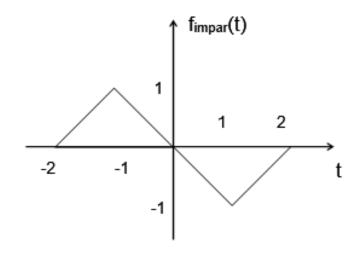
Hallar F(w) de la función:



Solución:

Las funciones par e impar asociadas a f(t) son:





Determinando las respectivas transformadas:

$$f_{par}(t) = G_4(t) - \Delta_1(t) \leftrightarrow F_{par}(w) = 4Sa(2w) - Sa^2(w/2)$$

$$f_{impar}(t) = \Delta_1(t+1) - \Delta_1(t-1) \leftrightarrow F_{impar}(w) = 2Sa^2(w/2)(semw)j$$

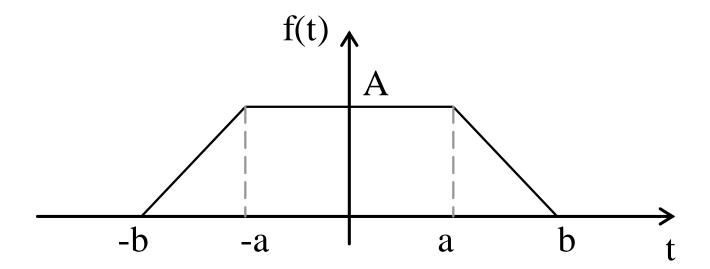
Aplicando propiedad de función par e impar de f(t):

$$f(t) = f_{par}(t) + f_{impar}(t)$$

$$F(w) = F_{par}(w) + F_{impar}(w)$$

$$f(t) \leftrightarrow 4Sa(2w) - Sa^2(w/2) + 2Sa^2(w/2)(semw)j$$

Hallar F(w) de la función:



Solución:

Si se deriva 2 veces la señal f(t) se obtiene una sucesión de impulsos, cuya transformada de encuentra rápidamente:

$$\begin{bmatrix} & & & & & & \\ & & & & & \\ & & & & & \\ & -b & & & \\ & & & & & \\ \end{bmatrix}$$

d2f/dt2

$$\frac{d^2 f(t)}{dt^2} = \frac{A}{b-a} \left[\delta(t+b) - \delta(t+a) - \delta(t-a) + \delta(t-b) \right]$$

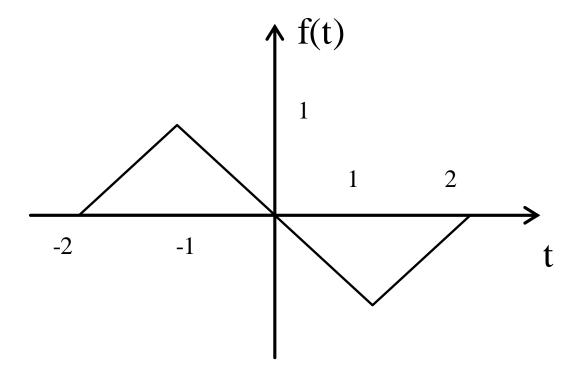
Usando derivación en el tiempo:

$$(jw)^2 F(w) = \frac{A}{b-a} \left(e^{jwb} - e^{jwa} - e^{-jwa} + e^{-jwb} \right)$$

Simplificando se obtiene:

$$F(w) = \frac{2A}{b-a} \left[\frac{\cos aw - \cos bw}{w^2} \right]$$

Hallar F(w) de la función:



Hallar F(w) para f(t) = Sa(t), Sa(2t), Sa(t/2), e^{-jwot}

Hallar F(w) para f(t) = f(t+T)