

Guía de estudio semana 11

Transformada de Fourier

1. Matemáticamente, ¿qué es una transformada?

Una transformada es toda función que mapea un conjunto X en otro conjunto o sobre sí mismo.

Para la transformada de Fourier, es una integral que se utiliza para transformar una función del dominio del tiempo a una función en el dominio de la frecuencia.

2. Considere una función aperiódica $f(t)$, y una función periódica $f_T(t)$ en la cual se repite $f(t)$ cada T segundos y la serie de Fourier de $f_T(t)$ cuando $T \rightarrow \infty$, para deducir la Integral de Fourier.

$$f_T(t) = \sum_{n=-\infty}^{\infty} F_n e^{jn\omega_0 t} ; \text{ con } \omega_0 = \frac{2\pi}{T}$$

$$F_n = \frac{1}{T} \int_{-\frac{T}{2}}^{\frac{T}{2}} f_T(t) e^{-jn\omega_0 t} dt$$

$$\omega_n = n\omega_0$$

$$F(\omega_n) = TF_n \Rightarrow F_n = \frac{1}{T} F(j\omega)|_{\omega=\omega_0 n}$$

$$f_T(t) = \sum_{n=-\infty}^{\infty} \frac{1}{T} F(\omega_n) e^{jn\omega_0 t}$$

$$F(\omega_n) = \int_{-T/2}^{T/2} f_T(t) e^{-jn\omega_0 t} dt$$

$$\Delta\omega = \frac{2\pi}{T}$$

$$T = \frac{2\pi}{\Delta\omega}$$

$$F_T(t) = \sum_{n=-\infty}^{\infty} F(\omega_n) e^{jn\omega t} \frac{\Delta\omega}{2\pi}$$

Por definición de una integral ordinaria de Riemann:

$$\lim_{T \rightarrow \infty} f_T(t) = \lim_{T \rightarrow \infty} \frac{1}{2\pi} \sum_{n=-\infty}^{\infty} F(\omega_n) e^{jn\omega t} \Delta\omega$$

La integral de la transformada de Fourier es:

$$F(\omega) = \int_{-\infty}^{\infty} f(t) e^{-j\omega t} dt$$

3. Defina la transformada de Fourier y la transformada inversa de Fourier.

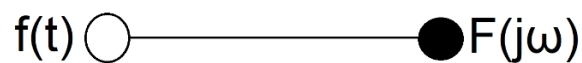
La transformada de Fourier es un cambio de variable de tiempo a frecuencia

Se calcula como:

$$F(\omega) = \int_{-\infty}^{\infty} f(t) e^{-j\omega t} dt$$

Se puede expresar como:

$$\mathcal{F}\{f(t)\}$$



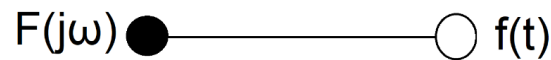
La transformada inversa de Fourier es un cambio de variable en la frecuencia al tiempo.

Se calcula como:

$$f(t) = \frac{1}{2\pi} \int_{-\infty}^{\infty} F(\omega) e^{j\omega t} d\omega$$

Se expresa como:

$$\mathcal{F}^{-1}\{F(j\omega)\}$$



4. ¿Cómo se pueden expresar los coeficientes de la serie de Fourier en términos de la Transformada de Fourier?

$$x(t) = \sum_{k=-\infty}^{\infty} C_k e^{j\omega_0 k t}$$

$$\Delta\omega = \omega_0 = 2\pi/T_p$$

$$C_k = \frac{1}{T_p} \int_{-T_p/2}^{T_p/2} x(t) e^{-j\omega_0 k t} dt = \frac{1}{T_p} \int_{-\infty}^{\infty} x(t) e^{-j\omega_0 k t} dt$$

Si se define $X(j\omega)$ como una función envolvente de los coeficientes $T_p C_k$, que se expresa por

$$X(j\omega) = \int_{-\infty}^{\infty} x(t) e^{-j\omega t} dt$$

Entonces los puntos c_k pueden verse como muestras cada $\omega_0 k$ de dicha función:

$$c_k = \frac{1}{T_p} \cdot X(jk\omega_0)$$

5. Compare los espectros de frecuencia de una señal periódica y una señal aperiódica.

En las series de Fourier, definidas para señales periódicas, las componentes espectrales existen solo para frecuencias discretas relacionadas armónicamente $k\omega_0$. Ahora con la Transformada de Fourier se obtiene un espectro continuo para una señal aperiódica en el dominio de la frecuencia. La relación

$$c_k = \frac{1}{T_p} \cdot X(jk\omega_0)$$

indica entonces que si la función no periódica $x(t)$ es finita y se utiliza para construir una señal periódica $\tilde{x}(t)$ de periodo T_p , donde no hay traslapes, entonces los coeficientes de la serie de Fourier para $\tilde{x}(t)$ son proporcionales a muestras tomadas de la transformada de Fourier $\mathcal{F}\{x(t)\}$ a las frecuencias $k\omega_0$.

6. Indique las condiciones de convergencia de la Transformada de Fourier.

Condiciones de Dirichlet:

- $f(t)$ tiene un número finito de máximos y mínimos en cualquier intervalo de tiempo finito.
- $f(t)$ tiene solo un número finito de discontinuidades finitas en cualquier intervalo de tiempo finito.
- $f(t)$ es absolutamente integrable, es decir, $\int_{-\infty}^{\infty} f(t)dt < \infty$

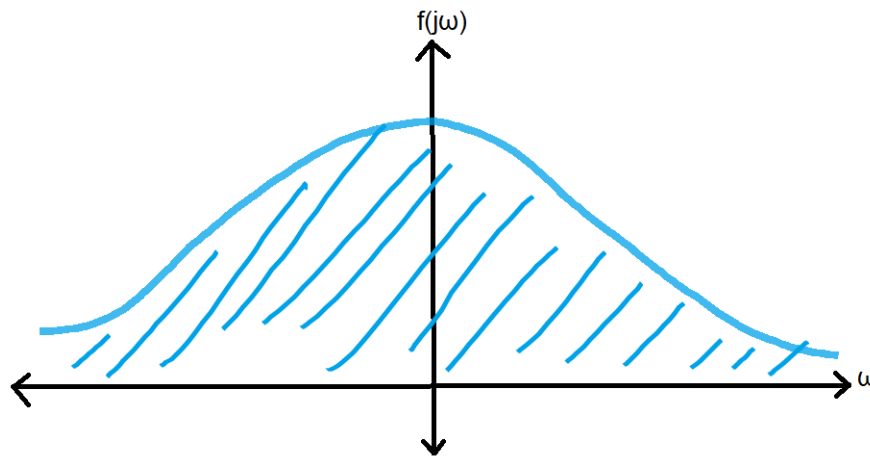
Estas condiciones son suficientes, pero no necesarias; es decir, si se cumplen, la transformada de Fourier converge; si no se cumplen, la transformada de Fourier puede que converge o puede que no.

7. ¿A qué se le denomina función de densidad espectral?

$$f(t) = \frac{1}{2\pi} \int_{-\infty}^{\infty} F(\omega) e^{j\omega t} d\omega$$

Función de densidad espectral

Representa $f(t)$ como una sumatoria continua de funciones exponenciales cuyas frecuencias están en el intervalo de $-\infty$ hasta ∞ .



La curva representa la función en el dominio del tiempo. Cada punto de $j\omega$ indica el peso relativo de cada componente de frecuencia. Si se integra en un intervalo, se obtiene el impacto de la onda de frecuencias en un intervalo en específico.

Una función de energía finita puede ser descrita por una función de densidad espectral continua que se obtiene tomando la transformada de Fourier de dicha señal.

8. Defina la propiedad de escala de una función impulso unitario.

$$\delta(at) = \frac{1}{a} \delta(t)$$

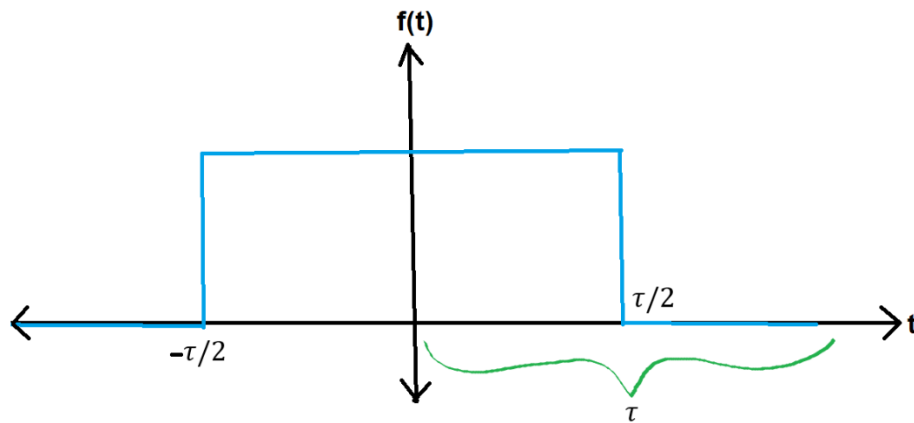
Para $\delta(f)$ donde $\omega = 2\pi f \Rightarrow f = \frac{\omega}{2\pi}$

$$\delta\left(\frac{\omega}{2\pi}\right) = 2\pi\delta(\omega)$$

Esto es un escalamiento de 2π utilizando un delta Dirac.

9. Encontrar la función de densidad espectral de un pulso cuadrado de amplitud V , ancho τ y centrada en el origen, es decir:

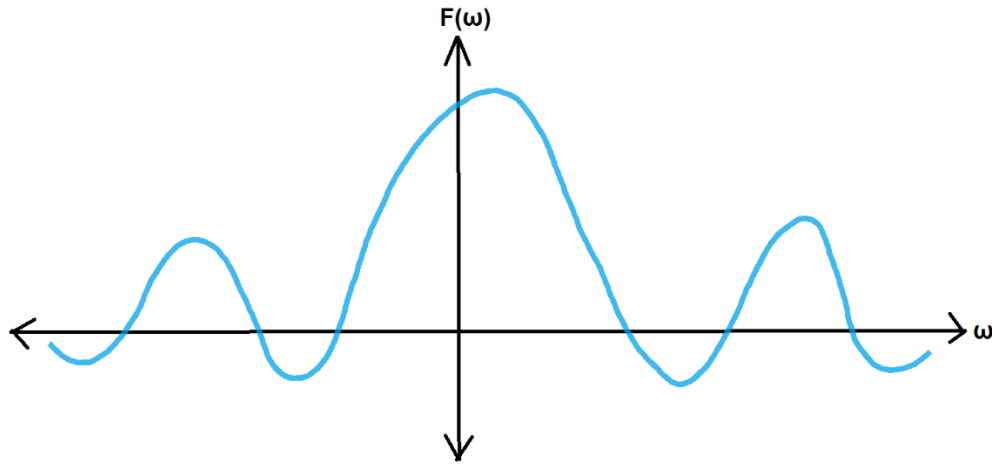
$$f(t) = V \operatorname{rec}\left(\frac{t}{\tau}\right) = \begin{cases} V & |t| < \frac{\tau}{2} \\ 0 & |t| > \frac{\tau}{2} \end{cases}$$



$$F(\omega) = \int_{-\tau/2}^{\tau/2} V \cdot e^{-j\omega t} dt = \frac{V e^{-j\omega t}}{-j\omega} \Big|_{-\tau/2}^{\tau/2} = V \left(\frac{e^{-j\omega \tau/2} - e^{j\omega \tau/2}}{-j\omega} \right)$$

$$F(\omega) = V \left(\frac{e^{-j\omega \tau/2} - e^{j\omega \tau/2}}{2j} \right) \cdot \frac{2}{\omega} \cdot \frac{\tau/2}{\tau/2} = \frac{V \operatorname{sen}\left(\frac{\omega \tau}{2}\right)}{\omega \tau/2} \cdot \tau$$

$$F(\omega) = V \tau \operatorname{sinc}\left(\frac{\omega \tau}{2}\right)$$



- 10.** Determine los coeficientes de la serie de Fourier exponencial si la función dada en el inciso (9) se repite cada 4 segundos.

$$c_k = \frac{1}{T_p} \cdot X(jk\omega_0)$$

$$T_p = 4s$$

$$F(\omega) = V\tau sa\left(\frac{\omega\tau}{2}\right)$$

$$F(k\omega_0) = V\tau sa\left(\frac{k\omega_0\tau}{2}\right)$$

$$\omega_0 = 2\pi T_p = 2\pi(4) = 8\pi$$

$$F(k\omega_0) = V\tau sa\left(\frac{8\pi k\tau}{2}\right) = V\tau sa(4\pi k\tau)$$

$$\Rightarrow c_k = \frac{1}{4} \cdot V\tau sa(4\pi k\tau)$$

$$c_k = \frac{1}{4} \cdot V_{tsa}(4\pi k\tau)$$

11. Determine el Teorema de Parseval para señales de energía.

$$E = \int_{-\infty}^{\infty} |f(t)|^2 dt = \int_{-\infty}^{\infty} f(t) f^*(t) dt$$

$$E = \int_{-\infty}^{\infty} f(t) \left[\frac{1}{2\pi} \int_{-\infty}^{\infty} F^*(j\omega) e^{-j\omega t} d\omega \right] dt$$

$$E = \frac{1}{2\pi} \int_{-\infty}^{\infty} F^*(j\omega) \left[\int_{-\infty}^{\infty} f(t) e^{-j\omega t} dt \right] d\omega$$

$$E = \frac{1}{2\pi} \int_{-\infty}^{\infty} F^*(j\omega) F(j\omega) d\omega$$

$$E = \frac{1}{2\pi} \int_{-\infty}^{\infty} |f(\omega)|^2 d\omega$$

$$\int_{-\infty}^{\infty} |f(t)|^2 dt = \frac{1}{2\pi} \int_{-\infty}^{\infty} |f(\omega)|^2 d\omega$$

12. Encuentre la Transformada de Fourier de una señal de tensión eléctrica dada por $f(t) = e^{-at}u(t) \forall a > 0$. A partir de la respuesta encontrada determine la energía suministrada por esa señal a una resistencia de 1Ω .

$$F(j\omega) = \int_0^{\infty} e^{-at} e^{-j\omega t} dt$$

$$F(j\omega) = \int_0^{\infty} e^{-at-j\omega t} dt = \int_0^{\infty} e^{-t(a+j\omega)} dt$$

$$F(j\omega) = \frac{a - j\omega}{a^2 + \omega^2}$$

$$E = \frac{1}{2\pi} \int_{-\infty}^{\infty} |F(j\omega)|^2 d\omega$$

$$|F(j\omega)| = \frac{1}{a^2 + \omega^2} \left[\sqrt{a^2 + \omega^2} \right] = \frac{1}{\sqrt{a^2 + \omega^2}}$$

$$E = \frac{1}{2\pi} \int_{-\infty}^{\infty} \left(\frac{1}{\sqrt{a^2 + \omega^2}} \right)^2 d\omega = \frac{1}{2\pi} \int_{-\infty}^{\infty} \frac{1}{a^2 + \omega^2} d\omega$$

$$E = \frac{1}{2\pi a} \tan^{-1} \left(\frac{\omega}{a} \right) \Big|_0^{\infty} = \frac{1}{2\pi a} [\tan^{-1}(\infty) - \tan^{-1}(-\infty)]$$

$$E = \frac{1}{2\pi a} \left[\frac{\pi}{2} - \frac{-\pi}{2} \right] = \frac{\pi}{2\pi a}$$

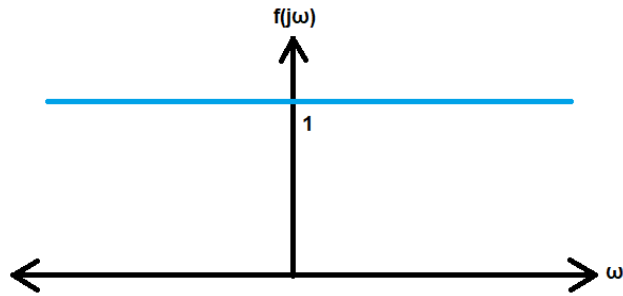
$$E = \frac{1}{2a}$$

13. Encuentre la transformada de Fourier de las siguientes funciones:

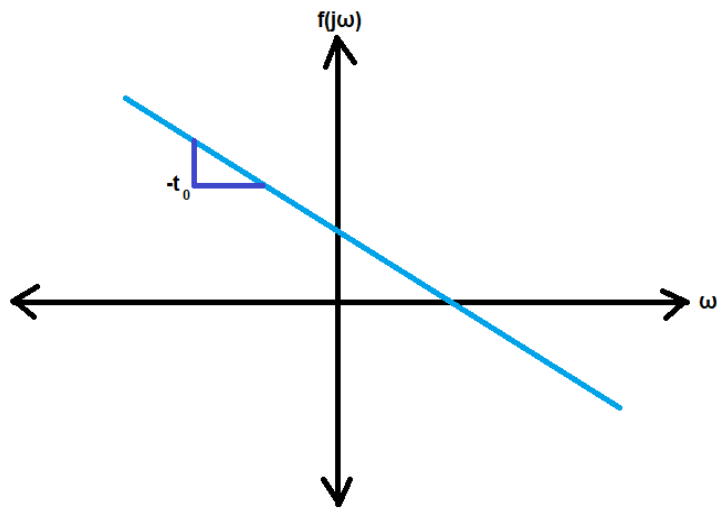
a. Función impulso unitario

$$\int_{-\infty}^t f(\tau) \delta(\tau) d\tau = \begin{cases} 0 & \text{si } t < 0 \\ f(0) & \text{si } t \geq 0 \end{cases}$$

$$\mathcal{F}\{\delta(t)\} = \int_{-\infty}^{\infty} \delta(t) e^{-j\omega t} dt = e^{j0} = 1$$



$$\mathcal{F}\{\delta(t - t_0)\} = \int_{-\infty}^{\infty} \delta(t - t_0) e^{-j\omega t} dt = e^{-j\omega_0 t_0}$$



$$F(j\omega) = \delta(\omega - \omega_0)$$

$$\omega = \omega_0$$

$$f(t) = \mathcal{F}^{-1}\{F(j\omega)\} = \frac{1}{2\pi} \int_{-\infty}^{\infty} \delta(\omega - \omega_0) e^{j\omega t} d\omega = \frac{1}{2\pi} e^{j\omega_0 t}$$

$$\mathcal{F}^{-1}\{F(j\omega)\} = \frac{1}{2\pi} e^{j\omega_0 t}$$

b. Función exponencial compleja

$$x(t) = e^{-at}u(t)$$

$$X(j\omega) = \int_{-\infty}^{\infty} e^{-at}u(t)e^{-j\omega t} dt = \int_0^{\infty} e^{-(a+j\omega)t} dt = \frac{e^{-(a+j\omega)t}}{-(a+j\omega)} \Big|_0^{\infty}$$

$$X(j\omega) = \frac{1}{a+j\omega}$$

$$\mathcal{F}^{-1}\left\{\frac{1}{j\omega}\right\} = \begin{cases} \frac{1}{2} & \text{para } t > 0 \\ 0 & \text{para } t = 0 \\ -\frac{1}{2} & \text{para } t < 0 \end{cases}$$

c. Funciones senoidales

$$\text{sen}(\omega_0 t) = \frac{1}{2j}e^{j\omega_0 t} - \frac{1}{2j}e^{-j\omega_0 t}$$

$$\mathcal{F}\{\text{sen}(\omega_0 t)\} = \mathcal{F}\left\{\frac{1}{2j}e^{j\omega_0 t} - \frac{1}{2j}e^{-j\omega_0 t}\right\}$$

$$\mathcal{F}\{\text{sen}(\omega_0 t)\} = \mathcal{F}\left\{\frac{1}{2j}e^{j\omega_0 t}\right\} - \mathcal{F}\left\{\frac{1}{2j}e^{-j\omega_0 t}\right\} = \frac{1}{2j}\mathcal{F}\{e^{j\omega_0 t}\} - \frac{1}{2j}\mathcal{F}\{e^{-j\omega_0 t}\}$$

$$\mathcal{F}\{\text{sen}(\omega_0 t)\} = \frac{1}{2j}[2\pi \delta(\omega - \omega_0)] - \frac{1}{2j}[2\pi \delta(\omega + \omega_0)]$$

$$\mathcal{F}\{\sin(\omega_0 t)\} = -j\pi \delta(\omega - \omega_0) + j\pi \delta(\omega + \omega_0)$$

d. Función signo

$$\text{sgn} = \begin{cases} -1 & t < 0 \\ 1 & t > 0 \end{cases}$$

$$\text{sgn} = u(t) - u(-t)$$

$$\mathcal{F}\{\text{sgn}(t)\} = \frac{2}{j\omega}$$

e. Función escalón unitario

$$u(t) = \int_{-\infty}^t \delta(\tau) d\tau = \begin{cases} 0 & \text{si } t < 0 \\ 1 & \text{si } t \geq 0 \end{cases}$$

En la ecuación:

$$\mathcal{F}^{-1}\left\{\frac{1}{j\omega}\right\} = \begin{cases} \frac{1}{2} & \text{para } t > 0 \\ 0 & \text{para } t = 0 \\ -\frac{1}{2} & \text{para } t < 0 \end{cases}$$

se obtuvo el escalón excepto por un nivel CD, que ahora puede introducirse:

$$\mathcal{F}\{u(t)\} = \frac{1}{j\omega} + \pi\delta(\omega)$$

f. Funciones periódicas

$$X(j\omega) = \sum_{K=-\infty}^{\infty} 2\pi C_k \delta(\omega - k\omega_0)$$

14. Deduzca las siguientes propiedades de la Transformada de Fourier:

a. Linealidad

$$\mathcal{F}\{a_1 f_1(t) + a_2 f_2(t)\} = a_1 F_1(j\omega) + a_2 F_2(j\omega)$$

b. Conjugadas complejas

$$\mathcal{F}\{f^*(t)\} = F^*(j\omega)$$

$$f(t) = f_e(t) + f_o(t)$$

$$\mathcal{F}\{f_e(t)\} = F_e(j\omega) \quad \text{Real}$$

$$\mathcal{F}\{f_o(t)\} = F_o(j\omega) \quad \text{Imaginario}$$

c. Simetría

$$\begin{aligned} X(j\omega) &= \int_{-\infty}^{\infty} x(t) e^{-j\omega t} dt = \int_{-\infty}^0 x(t) e^{-j\omega t} dt + \int_0^{\infty} x(t) e^{-j\omega t} dt \\ &= \int_0^{\infty} x(-t) e^{j\omega t} dt + \int_0^{\infty} x(t) e^{-j\omega t} dt = \int_0^{\infty} x(-t) e^{j\omega t} + x(t) e^{-j\omega t} dt \end{aligned}$$

Si se tiene simetría par, $x(t) = x(-t)$

$$X(j\omega) = \int_0^{\infty} x(-t) e^{j\omega t} + x(t) e^{-j\omega t} dt = \int_0^{\infty} x(t) (e^{j\omega t} + e^{-j\omega t}) dt$$

$$X(j\omega) = \int_0^{\infty} x(t) \cos(\omega t) dt$$

Si se tiene simetría impar, $x(-t) = -x(t)$

$$X(j\omega) = \int_0^{\infty} x(-t) e^{j\omega t} + x(t) e^{-j\omega t} dt = \int_0^{\infty} x(t) (-e^{j\omega t} + e^{-j\omega t}) dt$$

$$X(j\omega) = -2j \int_0^{\infty} x(t) \cos(\omega t) dt$$

d. Dualidad

Existe dualidad si se cumple que:

$$\mathcal{F}\{f(t)\} = F(j\omega)$$

Si esto se cumple, entonces:

$$\mathcal{F}\{F(jt)\} = 2\pi f(-\omega)$$

e. Escala de coordenadas

$$\mathcal{F}\{f(\alpha t)\} = \frac{1}{|\alpha|} f\left(\frac{j\omega}{\alpha}\right)$$

- Si $\alpha < 0$: Se expande o se comprime dependiendo del valor de α . Se invierte en el tiempo respecto a $f(t)$
- Si $\alpha > 0$: No hay inversión en tiempo. Su densidad espectral se expande si $\alpha > 1$ y se comprime si $\alpha < 1$.

f. Desplazamiento en el tiempo

$$\mathcal{F}\{f(t - t_0)\} = F(j\omega)e^{-j\omega t_0}$$

g. Desplazamiento de frecuencia (modulación)

$$\mathcal{F}\{f(t)e^{j\omega_0 t}\} = f(j\omega - j\omega_0)$$

$$\mathcal{F}\{f(t) \cos(\omega_0 t)\} = \frac{1}{2} [F(j\omega - j\omega_0) + F(j\omega + j\omega_0)]$$

h. Derivación e integración

Derivada:

$$f(t) = \frac{1}{2\pi} \int_{-\infty}^{\infty} F(j\omega) e^{j\omega t} dt$$

$$\frac{\partial f(t)}{\partial t} = \frac{1}{2\pi} \frac{d}{dt} \int_{-\infty}^{\infty} F(j\omega) e^{j\omega t} dt$$

$$\frac{\partial f(t)}{\partial t} = \frac{1}{2\pi} \int_{-\infty}^{\infty} j\omega F(j\omega) e^{j\omega t} dt$$

$$\mathcal{F}\left\{\frac{\partial f(t)}{\partial t}\right\} = j\omega F(j\omega)$$

$$\mathcal{F}\left\{\frac{\partial^n f(t)}{\partial t^n}\right\} = (j\omega)^n F(j\omega)$$

Integración:

$$\mathcal{F}\left\{\int_{-\infty}^t f(\tau) d\tau\right\} = \frac{1}{j\omega} F(j\omega) + \pi F(0)\delta(\omega)$$

$$F(0) = \int_{-\infty}^{\infty} f(t) dt$$

15. Si $\mathcal{F}\{rect(t)\} = Sa(\omega/2)$, entonces determine $\mathcal{F}\{Sa(t/2)\}$.

$$\mathcal{F}(\omega) = Sa(\omega/2) \Rightarrow f(t) = Sa\left(\frac{t}{2}\right)$$

Por Dualidad: $\mathcal{F}\{F(t)\} = 2\pi f(-\omega)$

$$\mathcal{F}\{F(t)\} = 2\pi rect(-\omega) = 2\pi rect(\omega)$$

$$\mathcal{F}\{Sa(t/2)\} = 2\pi rect(\omega)$$

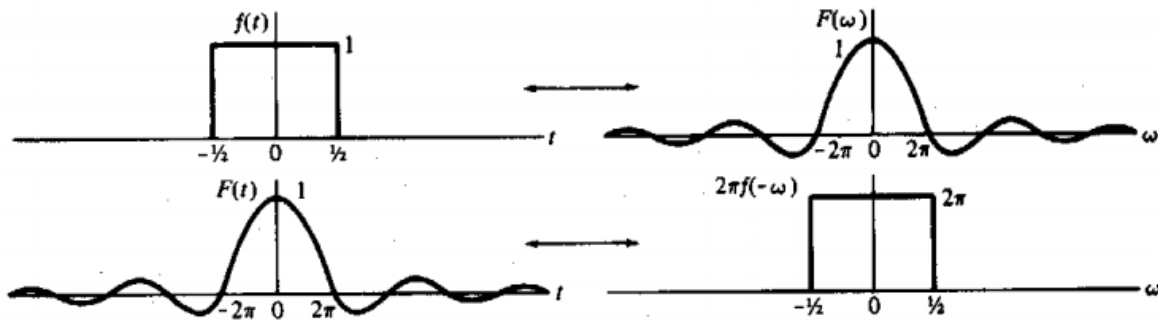


Figura 3.5 Dualidad de la transformada de Fourier.

16. Hallar el espectro de frecuencia de una señal pulso $f(t) = A rect(t/\tau) \cos \omega_0 t$.

De la tabla 3.1 del libro: Introducción a los sistemas de comunicación de Ferrel G. Stremler:

$$\mathcal{F}\left\{A rect\left(\frac{t}{\tau}\right)\right\} = A\tau Sa\left(\frac{\omega\tau}{2}\right)$$

Utilizando la propiedad de modulación:

$$\mathcal{F}\left\{A rect\left(\frac{t}{\tau}\right) \cos \omega_0 t\right\} = \frac{1}{2} A\tau \{Sa[(\omega + \omega_0)\tau/2] + Sa[(\omega/\omega_0)\tau/2]\}$$

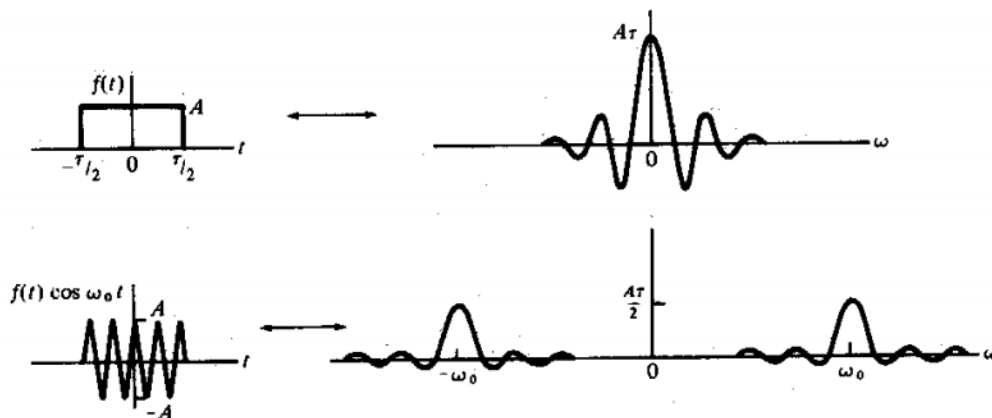
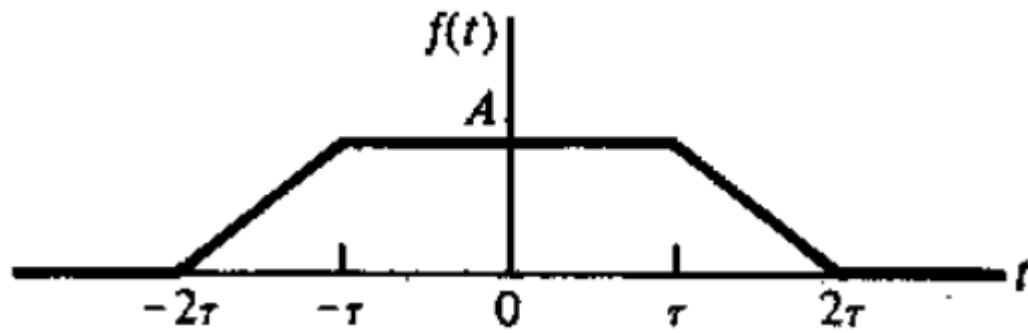


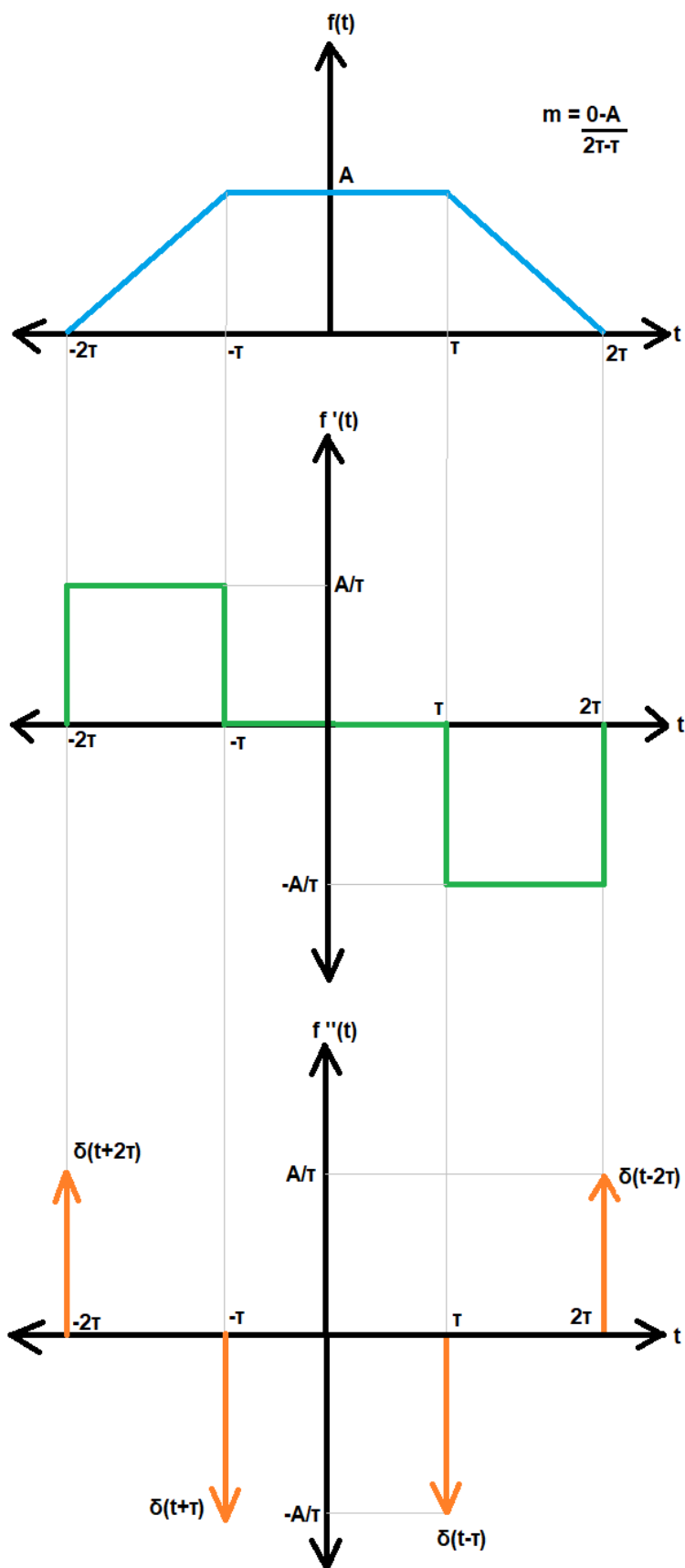
Figura 3.8 Efectos de la modulación en la densidad espectral de la señal.

17. Determine la transformada de Fourier del siguiente pulso trapezoidal:



- a. Demuestre que la respuesta puede ser descrita como:

$$F(j\omega) = A\tau \text{Sa}^2\left(\frac{\omega\tau}{2}\right) [1 + 2\cos \omega\tau]$$



$$f''(t) = \frac{A}{\tau} \delta(t + 2\tau) - \frac{A}{\tau} \delta(t + \tau) - \frac{A}{\tau} \delta(t - \tau) + \frac{A}{\tau} \delta(t - 2\tau)$$

$$\mathcal{F}\{f(t)\} = \frac{1}{(j\omega)^2} \cdot \frac{A}{\tau} [e^{2j\omega\tau} - e^{j\omega\tau} - e^{-j\omega\tau} + e^{2j\omega\tau}]$$

$$\mathcal{F}\{f(t)\} = \frac{1}{(j\omega)^2} \cdot \frac{A}{\tau} \left(e^{\frac{j\omega\tau}{2}} - e^{-\frac{j\omega\tau}{2}} \right)^2 (e^{j\omega\tau} + 1 + e^{-j\omega\tau})$$

$$F(\omega) = A\tau \text{Sa}^2\left(\frac{\omega\tau}{2}\right) [1 + 2\cos \omega\tau]$$

18. Considere una señal de $x(t)$ con transformada de Fourier $X(j\omega)$. Se dan las siguientes condiciones:

a. $x(t)$ es real y positiva.

b. $\mathcal{F}^{-1}\{(1 + j\omega)X(j\omega)\} = Ae^{-2t}u(t)$. Donde A es independiente de t .

c. $\int_{-\infty}^{\infty} |X(j\omega)|^2 d\omega = 2\pi$

Determine una expresión de forma cerrada para $x(t)$.

Función real:

$$x(t) \circ \bullet X(j\omega) = X^*(-j\omega)$$

Por la relación de Parseval:

$$\int_{-\infty}^{\infty} |x(t)|^2 dt = \frac{1}{2\pi} \int_{-\infty}^{\infty} |X(j\omega)|^2 d\omega$$

Como:

$$\int_{-\infty}^{\infty} |X(j\omega)|^2 d\omega = 2\pi$$

$$\int_{-\infty}^{\infty} |x(t)|^2 dt = 1$$

$$\mathcal{F}^{-1}\{(1 + j\omega)X(j\omega)\} = Ae^{-2t}u(t)$$

$$\mathcal{F}\{\mathcal{F}^{-1}\{(1 + j\omega)X(j\omega)\}\} = \mathcal{F}\{Ae^{-2t}u(t)\}$$

Por formulario:

$$e^{-at}u(t) \circ \bullet \frac{1}{a+j\omega}$$

$$Ae^{-at}u(t) \circ \bullet \frac{A}{2+j\omega} \quad (2)$$

Igualando (1) y (2)

$$(1 + j\omega)X(j\omega) = \frac{A}{2 + j\omega}$$

$$X(j\omega) = \frac{A}{(2 + j\omega)(1 + j\omega)}$$

$$X(j\omega) = A \left[\frac{B}{(2 + j\omega)} + \frac{C}{(1 + j\omega)} \right]$$

$$B = \lim_{j\omega \rightarrow -2} \frac{1}{1 + j\omega} = \frac{1}{1 - 2} = -1$$

$$C = \lim_{j\omega \rightarrow -1} \frac{1}{2 + j\omega} = \frac{1}{2 - 1} = 1$$

$$X(j\omega) = A \left[\frac{-1}{(2 + j\omega)} + \frac{1}{(1 + j\omega)} \right]$$

$$\mathcal{F}^{-1}\{X(j\omega)\} = A\mathcal{F}^{-1}\left\{\frac{-1}{(2 + j\omega)} + \frac{1}{(1 + j\omega)}\right\}$$

$$\mathcal{F}^{-1}\{X(j\omega)\} = A \left[\mathcal{F}^{-1}\left\{\frac{-1}{(2 + j\omega)}\right\} + \mathcal{F}^{-1}\left\{\frac{1}{(1 + j\omega)}\right\} \right]$$

$$x(t) = A[-e^{-2t}u(t) + e^{-t}u(t)]$$

$$x(t) = A[-e^{-2t} + e^{-t}]u(t)$$

19. ¿Qué son sistemas LTI?

Son sistemas lineales invariantes en el tiempo.

- El sistema se denomina lineal, si para dos valores escalares a_1 y a_2 cualesquiera, se cumple además que

$$\mathcal{F}\{a_1 f_1(t) + a_2 f_2(t)\} = a_1 F_1(j\omega) + a_2 F_2(j\omega)$$

- Un sistema se denomina invariante en el tiempo si la salida es siempre la misma ante una misma entrada, sin importar el instante de tiempo en el que se aplica dicha entrada.

20. ¿Cómo se define la función de respuesta de frecuencia de un sistema LTI?

$$\text{Función de transferencia} = \frac{\text{Función de respuesta}}{\text{Función de Fuerza}}$$

$$H(j\omega) = \frac{\sum_k b_k(j\omega)^k}{\sum_M A_M(j\omega)^M}$$

$$H(j\omega) = \frac{y(j\omega)}{x(j\omega)}$$

21. Defina la convolución en tiempo continuo.

$$f(t) * g(t) = \int_{-\infty}^{\infty} f(\tau)g(t - \tau)d\tau$$

22. ¿Cómo se relaciona la convolución con la transformada de Fourier?

$$\mathcal{F}\{h(t)\} = H(\omega) = \int_{-\infty}^{\infty} h(t)e^{-j\omega t} dt$$

$$\mathcal{F}\{f(t)\} = F(\omega) = \int_{-\infty}^{\infty} f(t)e^{-j\omega t} dt$$

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

$$\begin{aligned}\mathcal{F}\{y(t)\} = Y(\omega) &= \int_{-\infty}^{\infty} e^{-j\omega t} \left[\int_{-\infty}^{\infty} h(\tau)f(t - \tau) d\tau \right] dt \\ &= \int_{-\infty}^{\infty} h(\tau) \left[\int_{-\infty}^{\infty} e^{-j\omega t} f(t - \tau) dt \right] d\tau\end{aligned}$$

$$\begin{aligned}x &= t - \tau \\ t &= x + \tau \\ \partial x &= \partial t\end{aligned}$$

$$Y(\omega) = \int_{-\infty}^{\infty} h(\tau) \left[\int_{-\infty}^{\infty} f(x)e^{-j\omega(x+\tau)} dx \right] d\tau$$

$$Y(\omega) = \int_{-\infty}^{\infty} h(\tau)e^{-j\omega\tau} d\tau \int_{-\infty}^{\infty} f(x)e^{-j\omega x} dx$$

$$Y(\omega) = H(\omega)F(\omega)$$

23. Indique las propiedades fundamentales de la convolución.

- Ley conmutativa

$$f_1(t) * f_2(t) = f_2(t) * f_1(t)$$

- Ley distributiva

$$f_1(t) * [f_2(t) + f_3(t)] = f_1(t) * f_2(t) + f_1(t) * f_3(t)$$

- Ley asociativa

$$f_1(t) * [f_2(t) * f_3(t)] = [f_1(t) * f_2(t)] * f_3(t)$$

- 24.** Si $f(t) = A \operatorname{sen}(\pi t) u(t)$ y $h(t) = \delta(t) - \delta(t - 2)$. Encuentre la convolución entre $f(t)$ y $h(t)$.

$$\begin{aligned} g(t) &= f(t) * h(t) = \int_{-\infty}^{\infty} [A \operatorname{sen}(\pi \tau) u(\tau)] [\delta(t - \tau) - \delta(t - 2 - \tau)] d\tau \\ &= [A \operatorname{sen} \pi t] u(t) - [A \operatorname{sen} \pi(t - 2)] u(t - 2) \end{aligned}$$

$$g(t) = \begin{cases} 0 & t < 0 \\ A \operatorname{sen} \pi t & 0 < t < 2 \\ 0 & t > 2 \end{cases}$$

- 25.** Describa los pasos para la interpretación gráfica de la convolución.

$$f_1(t) * f_2(t) = \int_{-\infty}^{\infty} f_1(\tau) f_2(t - \tau) d\tau$$

- 1) Reemplazar t por τ en $f_1(t)$, lo que da $f_1(\tau)$.
- 2) Reemplazar t por $(-\tau)$ en $f_2(t)$. Esto hace girar la función $f_2(\tau)$ alrededor del eje vertical parando por el origen del eje τ .
- 3) Trasladar todo el sistema de referencia de $f_2(-\tau)$ por medio de una cantidad t . (Por lo que concierne a la integración, t no es más que un parámetro). Entonces, la cantidad de traslación t es la diferencia entre el sistema de referencia móvil y el fijo. El origen del sistema móvil está en $\tau = t$; el origen del fijo, en $\tau = 0$. La función en el sistema móvil representa $f_2(t - \tau)$; la función del sistema fijo, $f_1(\tau)$.
- 4) En cualquier desplazamiento relativo entre los ejes de referencia, por ejemplo t_0 , debe hallarse el área bajo el producto de las dos funciones, esto es,

$$\int_{-\infty}^{\infty} f_1(\tau) f_2(t_0 - \tau) d\tau = [f_1(t) * f_2(t)]_{t=t_0}$$

- 5) Este procedimiento debe repetirse para diferentes valores de $t = t_0$ desplazando en forma progresiva el sistema móvil y hallando los valores de la integral de convolución en esos valores de t . Para funciones continuas, esto puede hacerse por integración directa. Par funciones continuas por tramos, el producto será continuo por tramos y deberá integrarse sobre cada sección continua.
- 6) Si el desplazamiento del sistema móvil es a lo largo del eje negativo τ (es decir, hacia la izquierda), t es negativo. Si es sobre el eje positivo τ (hacia la derecha), t es positivo.