



Facultad de Ingeniería

Carrera de Ingeniería Electrónica
Carrera de Telecomunicaciones y Redes
Carrera de Ingeniería Mecatrónica

CURSO

Señales y Sistemas

TEMA

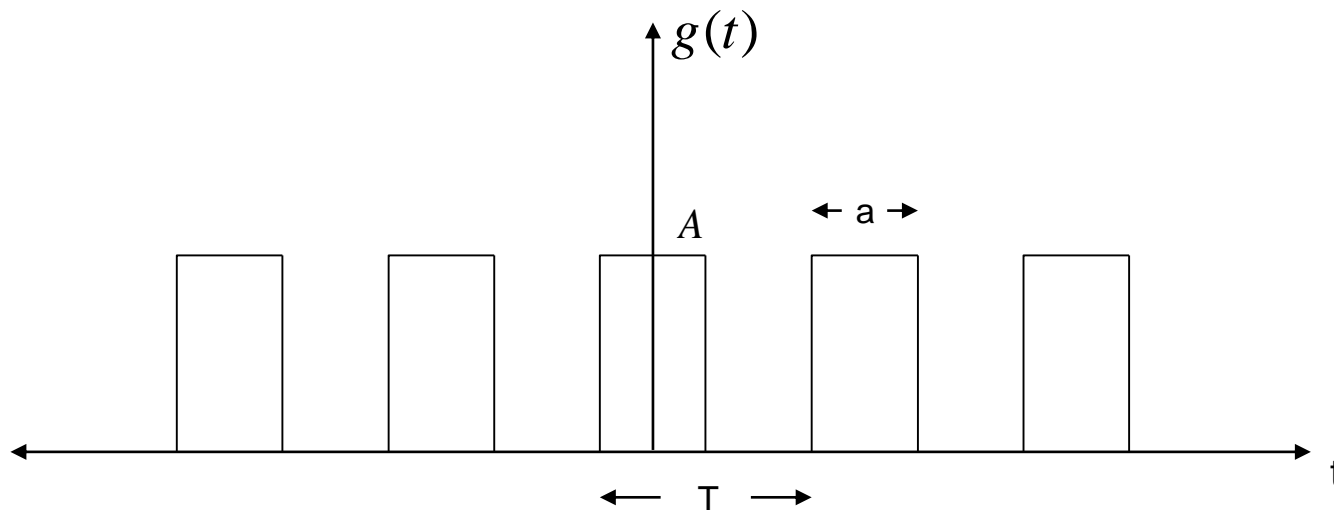
Transformada de Fourier

PROFESOR

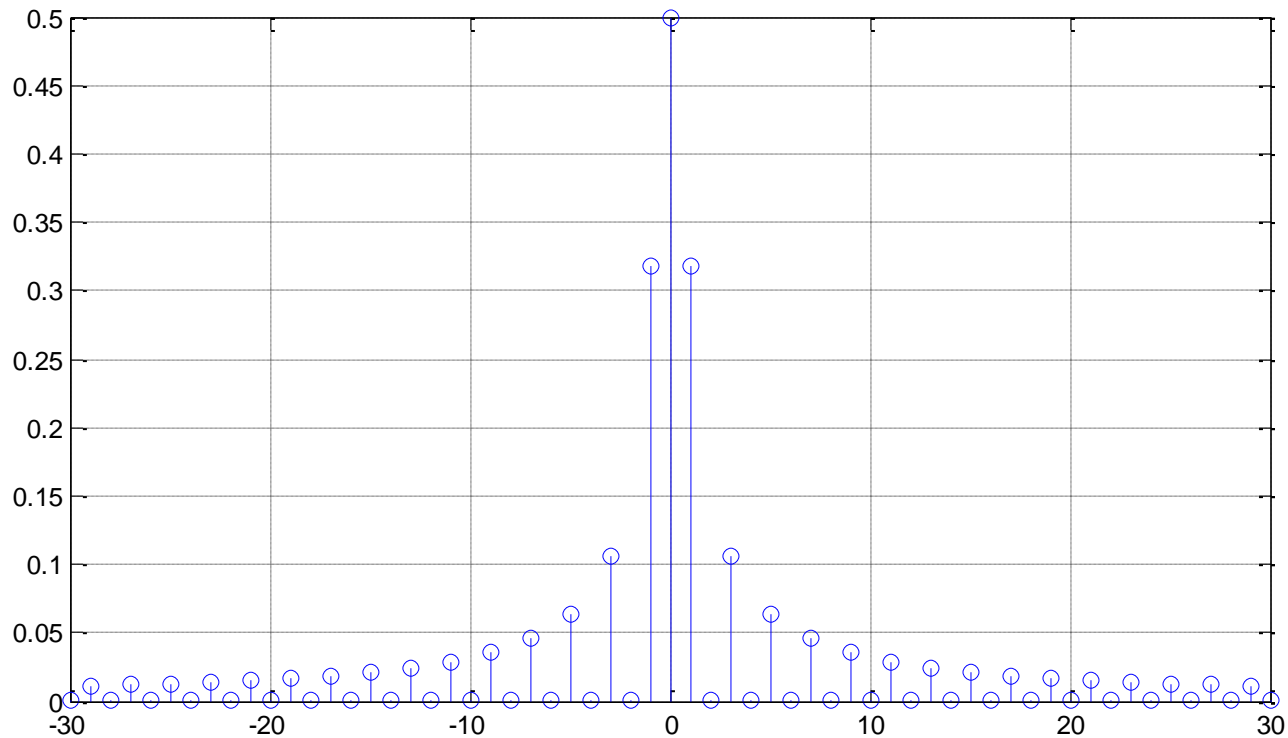
Ing. Christian del Carpio Damián

REPRESENTACIÓN DE SEÑALES APERIODICAS DE LA TRANSFORMADA CONTINUA DE FOURIER

Se tiene la señal $g(t)$

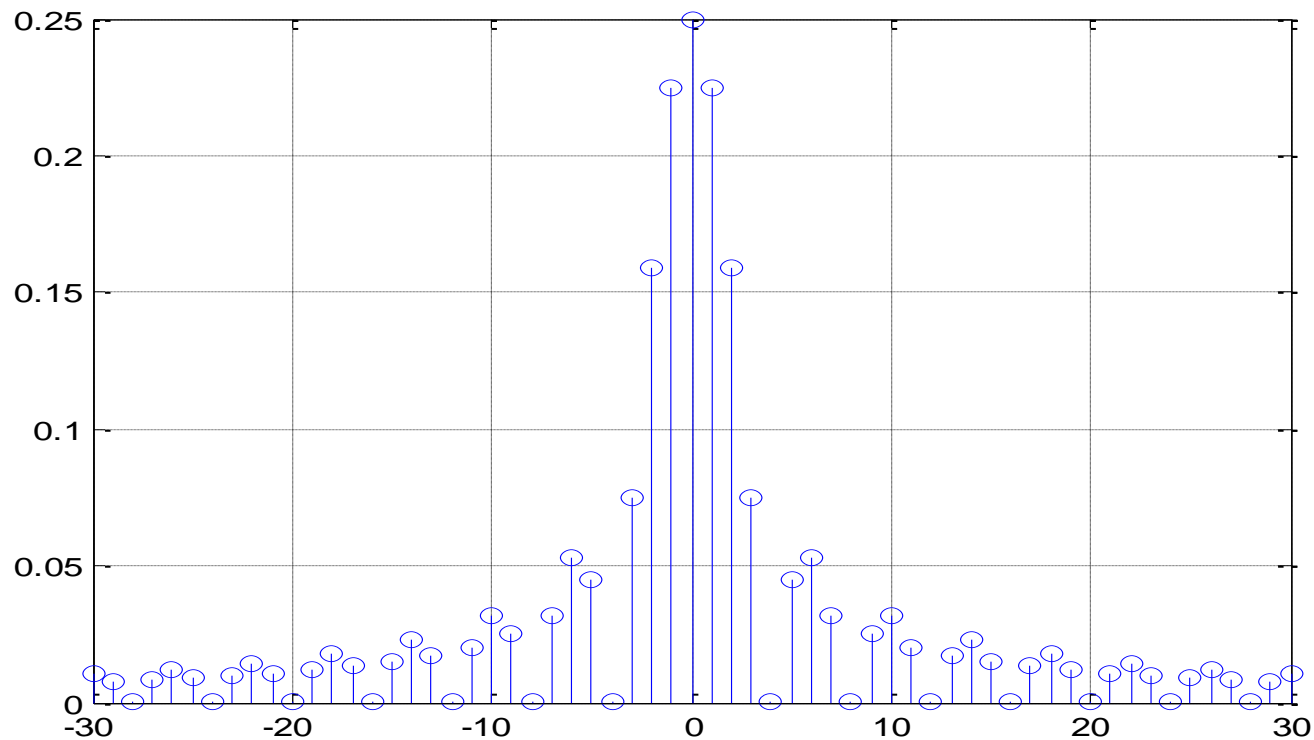


REPRESENTACIÓN DE SEÑALES APERIÓDICAS DE LA TRANSFORMADA CONTINUA DE FOURIER



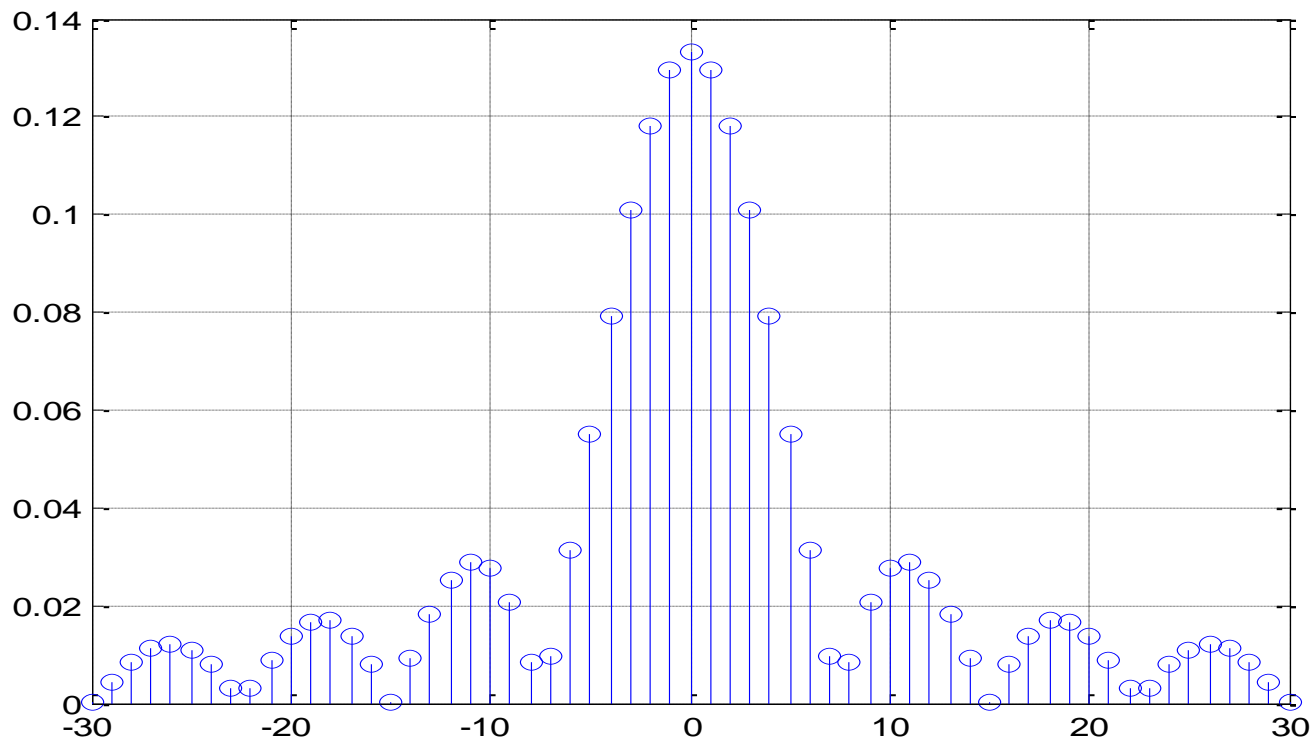
$$a = 2 \quad y \quad T = 4$$

REPRESENTACIÓN DE SEÑALES APERIODICAS DE LA TRANSFORMADA CONTINUA DE FOURIER



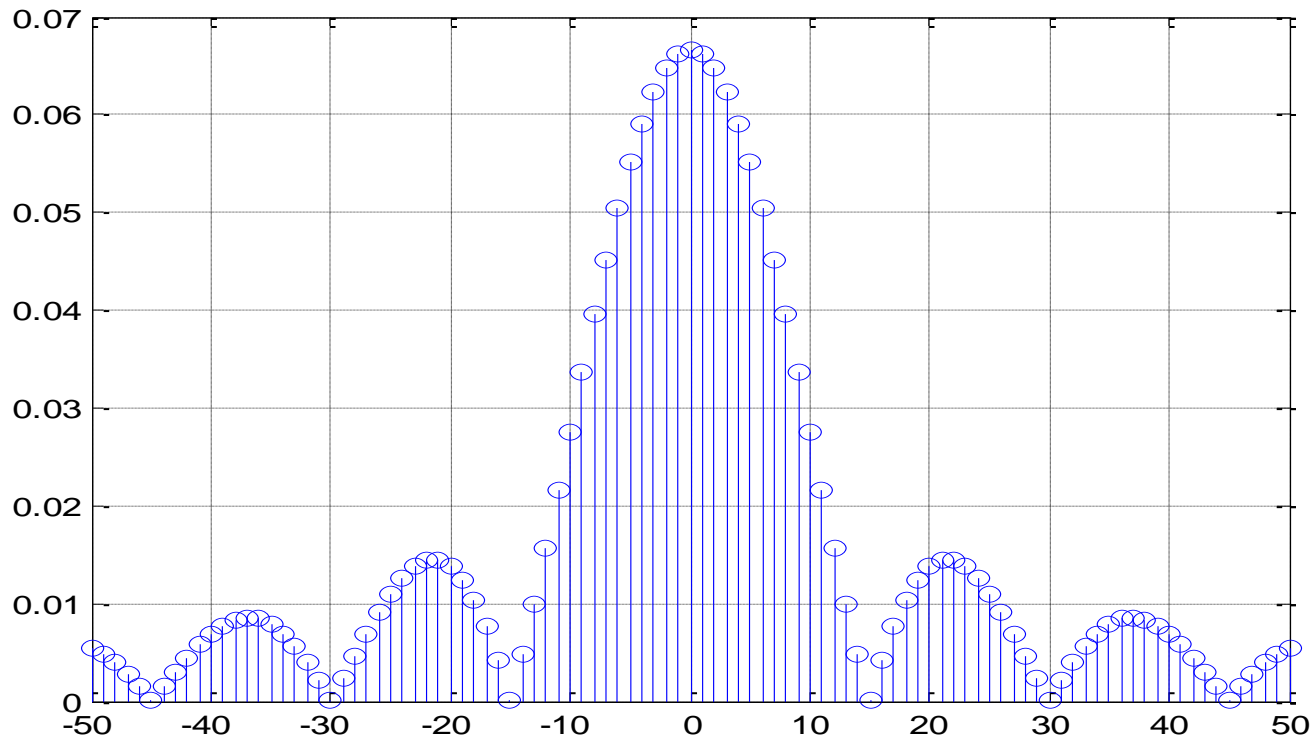
$$a=2 \quad y \quad T=8$$

REPRESENTACIÓN DE SEÑALES APERIODICAS DE LA TRANSFORMADA CONTINUA DE FOURIER



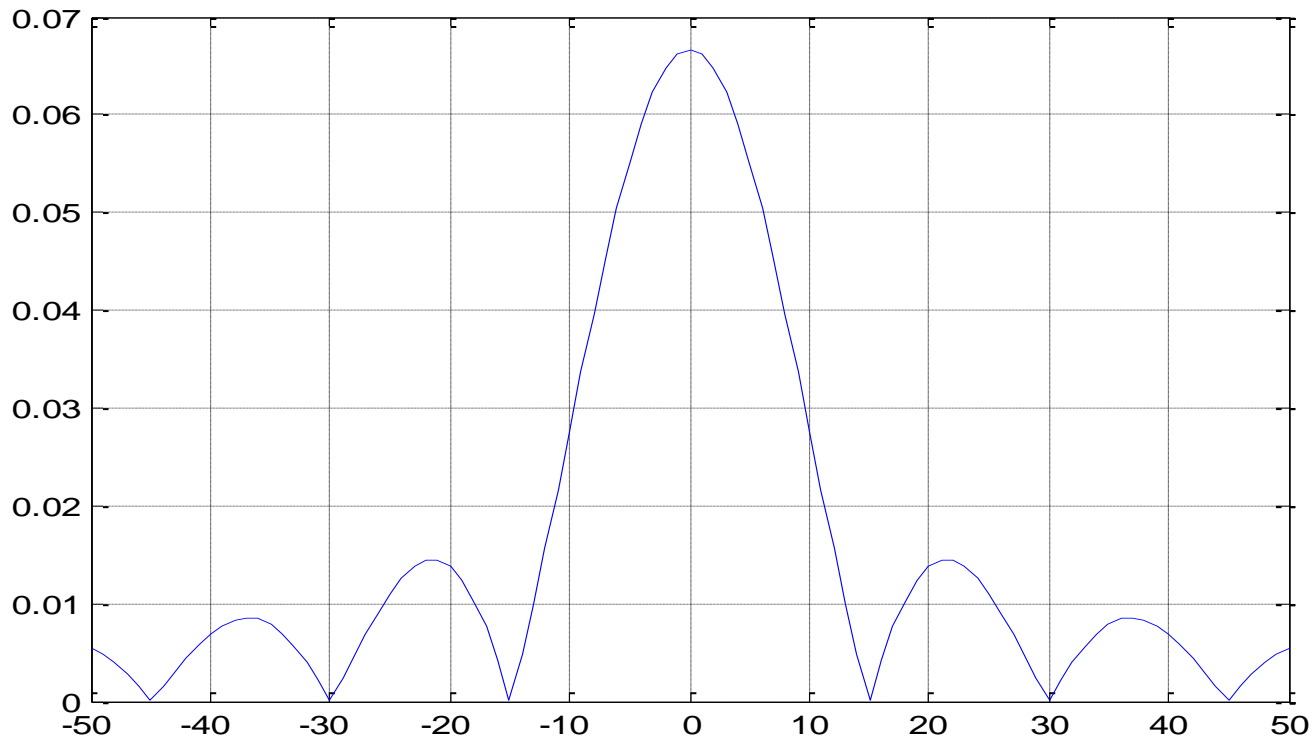
$$a=2 \quad y \quad T=15$$

REPRESENTACIÓN DE SEÑALES APERIODICAS DE LA TRANSFORMADA CONTINUA DE FOURIER



$$a = 2 \quad y \quad T = 30$$

REPRESENTACIÓN DE SEÑALES APERIÓDICAS DE LA TRANSFORMADA CONTINUA DE FOURIER



$$a=2 \quad y \quad T=\infty$$

REPRESENTACIÓN DE SEÑALES APERIODICAS DE LA TRANSFORMADA CONTINUA DE FOURIER

La transformada de Fourier o integral de Fourier es

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

La transformada inversa de Fourier es

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

REPRESENTACIÓN DE SEÑALES APERIÓDICAS DE LA TRANSFORMADA CONTINUA DE FOURIER

Convergencia de las transformadas de Fourier

Si $x(t)$ tiene energía finita, es decir, si es integrable al cuadrado, de manera que

$$\int_{-\infty}^{+\infty} |x(t)|^2 dt < \infty$$

Entonces se tiene la garantía de que $X(j\omega)$ es finita

REPRESENTACIÓN DE SEÑALES APERIÓDICAS DE LA TRANSFORMADA CONTINUA DE FOURIER

Ejemplo 1

Obtener la transformada de Fourier de

$$x(t) = e^{-at}u(t), \quad a > 0$$

Ejemplo 2

Obtener la transformada de Fourier de

$$x(t) = e^{-a|t|}, \quad a > 0$$

REPRESENTACIÓN DE SEÑALES APERIÓDICAS DE LA TRANSFORMADA CONTINUA DE FOURIER

Ejemplo 3

Obtener la transformada de Fourier de

$$x(t) = \delta(t)$$

Ejemplo 4

Obtener la transformada de Fourier de

$$x(t) = u(t + T_1) - u(t - T_1)$$

REPRESENTACIÓN DE SEÑALES APERIÓDICAS DE LA TRANSFORMADA CONTINUA DE FOURIER

Ejemplo 5

Obtener la transformada inversa de Fourier de

$$X(j\omega) = u(\omega + W) - u(\omega - W)$$

LA TRANSFORMADA CONTINUA DE FOURIER PARA SEÑALES PERIÓDICAS

Es posible obtener la serie de Fourier de una señal periódica, a través de su transformada de Fourier de dicha señal.

Si se tiene

$$g(t) \xrightarrow{\text{TF}} G(j\omega)$$

Entonces se reemplaza

$$\omega \rightarrow \omega_0 n$$

LA TRANSFORMADA CONTINUA DE FOURIER PARA SEÑALES PERIÓDICAS

Siendo

ω_0 *la frecuencia fundamental*

T_0 *el periodo fundamental*

Se obtiene

$$G_n = \frac{G(j\omega_0 n)}{T_0}$$

LA TRANSFORMADA DE FOURIER PARA SEÑALES PERIODICAS

La transformada de Fourier de una señal periódica con coeficientes de la serie de Fourier $\{a_k\}$ se puede interpretar como un tren de impulsos que ocurren a las frecuencias relacionadas armónicamente

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

PROPIEDADES DE LA TRANSFORMADA CONTINUA DE FOURIER

Linealidad

Sea

$$x(t) \xleftrightarrow{F} X(j\omega)$$

$$y(t) \xleftrightarrow{F} Y(j\omega)$$

entonces

$$ax(t) + by(t) \xleftrightarrow{F} aX(j\omega) + bY(j\omega)$$

Desplazamiento en el Tiempo

Sea

$$x(t) \xleftrightarrow{F} X(j\omega)$$

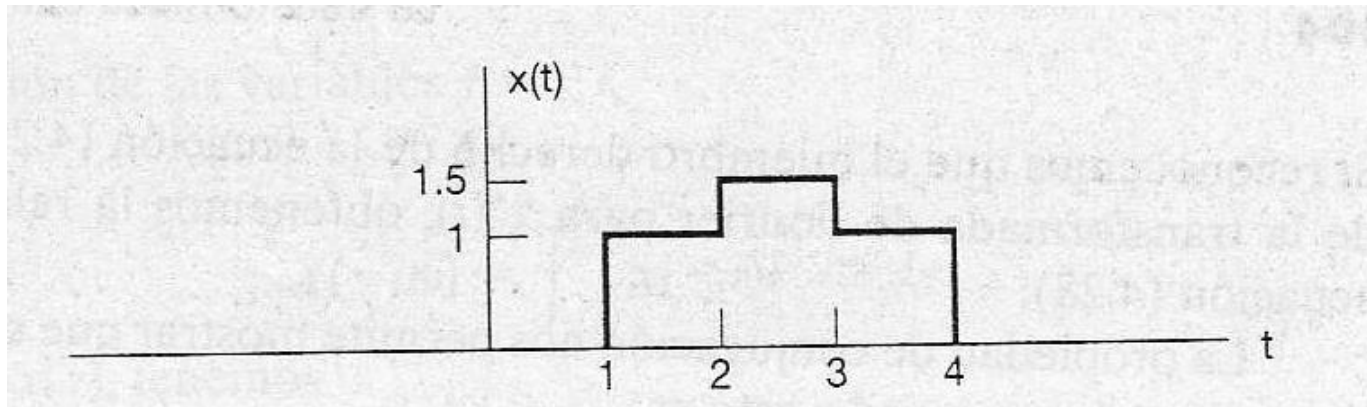
entonces

$$x(t - t_0) \xleftrightarrow{F} e^{-j\omega t_0} X(j\omega)$$

PROPIEDADES DE LA TRANSFORMADA CONTINUA DE FOURIER

Ejemplo 6

Obtener la transformada de Fourier de



PROPIEDADES DE LA TRANSFORMADA CONTINUA DE FOURIER

Conjugación y simetría conjugada

Sea

$$x(t) \xleftrightarrow{F} X(j\omega)$$

entonces

$$x^*(t) \xleftrightarrow{F} X^*(-j\omega)$$

Diferenciación e integración en el tiempo

Sea

$$x(t) \xleftrightarrow{F} X(j\omega)$$

PROPIEDADES DE LA TRANSFORMADA CONTINUA DE FOURIER

Diferenciación e integración en el tiempo
entonces

$$\frac{dx(t)}{dt} \xleftrightarrow{F} j\omega X(j\omega)$$

$$\int_{-\infty}^t x(\tau) d\tau \xleftrightarrow{F} \frac{1}{j\omega} X(j\omega) + \pi X(0) \delta(\omega)$$

PROPIEDADES DE LA TRANSFORMADA CONTINUA DE FOURIER

Diferenciación en la frecuencia

Sea

$$x(t) \overset{F}{\longleftrightarrow} X(j\omega)$$

entonces

$$tx(t) \overset{F}{\longleftrightarrow} j \frac{d}{d\omega} X(j\omega)$$

PROPIEDADES DE LA TRANSFORMADA CONTINUA DE FOURIER

Escalamiento de tiempo y de frecuencia

Sea

$$x(t) \overset{F}{\longleftrightarrow} X(j\omega)$$

entonces

$$x(at) \overset{F}{\longleftrightarrow} \frac{1}{|a|} X\left(\frac{j\omega}{a}\right)$$

Así mismo, se tiene que

$$x(-t) \overset{F}{\longleftrightarrow} X(-j\omega)$$

PROPIEDADES DE LA TRANSFORMADA CONTINUA DE FOURIER

Relación de Parseval

Sea

$$x(t) \overset{F}{\longleftrightarrow} X(j\omega)$$

entonces

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

Simetría o Dualidad

Sea

$$x(t) \overset{F}{\longleftrightarrow} X(j\omega)$$

entonces

$$X(t) \overset{F}{\longleftrightarrow} 2\pi x(-j\omega)$$

PROPIEDADES DE LA TRANSFORMADA CONTINUA DE FOURIER

La propiedad de convolución

$$y(t) = h(t) * x(t) \xleftrightarrow{F} Y(j\omega) = H(j\omega)X(j\omega)$$

La propiedad de multiplicación

$$r(t) = s(t)p(t) \xleftrightarrow{F} R(j\omega) = \frac{1}{2\pi} [S(j\omega) * P(j\omega)]$$

PARES BÁSICOS DE TRANSFORMADA DE FOURIER

SEÑAL	TRANSFORMADA DE FOURIER
$\delta(t)$	1
$u(t)$	$\frac{1}{j\omega} + \pi\delta(\omega)$
$e^{-at}u(t), \operatorname{Re}\{a\} > 0$	$\frac{1}{a + j\omega}$
$te^{-at}u(t), \operatorname{Re}\{a\} > 0$	$\frac{1}{(a + j\omega)^2}$
$\frac{\operatorname{sen}(Wt)}{\pi t}$	$X(j\omega) = \begin{cases} 1, & -W < \omega < W \\ 0, & \text{para el resto} \end{cases}$

PARES BÁSICOS DE TRANSFORMADA DE FOURIER

SEÑAL	TRANSFORMADA DE FOURIER
1	$2\pi\delta(\omega)$
$x(t) = \begin{cases} 1, & -T < t < T \\ 0, & \text{para el resto} \end{cases}$	$\frac{2\text{sen}(\omega T)}{\omega}$
$\cos(\omega_0 t)$	$\pi[\delta(\omega - \omega_0) + \delta(\omega + \omega_0)]$
$\sin(\omega_0 t)$	$\frac{\pi}{j}[\delta(\omega - \omega_0) - \delta(\omega + \omega_0)]$

SISTEMAS CARACTERIZADOS POR ECUACIONES DIFERENCIALES CON COEFICIENTES CONSTANTES

En un sistema LTI continuo en que la entrada y la salida satisfacen una ecuación diferencial lineal con coeficientes constantes

$$\sum_{k=0}^N a_k \frac{d^k y(t)}{dt^k} = \sum_{k=0}^M b_k \frac{d^k x(t)}{dt^k}$$

SISTEMAS CARACTERIZADOS POR ECUACIONES DIFERENCIALES CON COEFICIENTES CONSTANTES

Considere un sistema LTI caracterizado por la ecuación anterior. Partiendo de la propiedad de convolución

$$Y(j\omega) = H(j\omega) X(j\omega)$$

o, de manera equivalente,

$$H(j\omega) = \frac{Y(j\omega)}{X(j\omega)}$$

SISTEMAS CARACTERIZADOS POR ECUACIONES DIFERENCIALES CON COEFICIENTES CONSTANTES

Aplicando la transformada de Fourier a ambos miembros de la ecuación anterior, se obtiene

$$F \left\{ \sum_{k=0}^N a_k \frac{d^k y(t)}{dt^k} \right\} = F \left\{ \sum_{k=0}^M b_k \frac{d^k x(t)}{dt^k} \right\}$$

De la propiedad de linealidad, se obtiene

$$\sum_{k=0}^N a_k F \left\{ \frac{d^k y(t)}{dt^k} \right\} = \sum_{k=0}^M b_k F \left\{ \frac{d^k x(t)}{dt^k} \right\}$$

SISTEMAS CARACTERIZADOS POR ECUACIONES DIFERENCIALES CON COEFICIENTES CONSTANTES

De la propiedad de diferenciación, se obtiene

$$Y(j\omega) \left[\sum_{k=0}^N a_k (j\omega)^k \right] = X(j\omega) \left[\sum_{k=0}^M b_k (j\omega)^k \right]$$

De esta manera, se obtiene:

$$H(j\omega) = \frac{Y(j\omega)}{X(j\omega)} = \frac{\sum_{k=0}^M b_k (j\omega)^k}{\sum_{k=0}^N a_k (j\omega)^k}$$

SISTEMAS CARACTERIZADOS POR ECUACIONES DIFERENCIALES LINEALES CON COEFICIENTES CONSTANTES

Ejemplo 7

Considere un sistema LTI caracterizado por la ec. Diferencial. Hallar su respuesta impulsiva

$$\frac{dy(t)}{dt} + ay(t) = x(t)$$

Ejemplo 8

Considere un sistema LTI caracterizado por la ec. Diferencial. Hallar su respuesta impulsiva

$$\frac{d^2 y(t)}{dt^2} + 4 \frac{dy(t)}{dt} + 3y(t) = \frac{dx(t)}{dt} + 2x(t)$$

DENSIDAD ESPECTRAL DE ENERGÍA (DEE)

Una señal $x(t)$ es definida en energía si su energía media es finita, es decir, $0 < E_x < \infty$ y por tanto, su potencia media es cero.

Otra forma de decir lo mismo es si la integral de su valor absoluto al cuadrado existe y es finita.

La DEE es

$$\psi_x(j\omega) = |X(j\omega)|^2 \text{ Joule/Hz}$$

DENSIDAD ESPECTRAL DE ENERGÍA (DEE)

Donde $X(j\omega)$ es la Transformada de Fourier de $x(t)$, la integral de esta función en todo el eje ω es el valor de la energía total de la señal $x(t)$

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

FUENTE:

OPPENHEIM, A.- WILLSKY, A. “Señales y Sistemas”
Pearson Education, 2ª ed., 1998