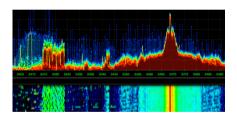
Análisis espectral de señales: Transformada de Fourier

Procesamiento Digital de Señales



Marco Teran

Contenido

- 1 De la Serie de Fourier de tiempo continuo a la transformada de Fourier
- 2 De la Serie de Fourier de tiempo discreto a la transformada de Fourier
- 3 Par de la transformada de Fourier, FT
 - Espectro de Fourier
- 4 Propiedades de la transformada de Fourier
- **5** Ejemplos y ejercicios
- 6 Tarea

- Si una señal x[n] de tiempo discreto es periódica con periodo N se puede representar de forma analítica mediante la **serie de Fourier**
- Representar mediante la composición de una suma de funciones armónicamente relacionadas

$$x[n] = \sum_{k = \langle N \rangle} c_k e^{j\Omega k n} = \sum_{k = \langle N \rangle} c_k e^{j\frac{2\pi}{N}kn}.$$

Donde,

$$c_k = \frac{1}{N} \sum_{n = \langle N \rangle} x[n] e^{-j\frac{2\pi}{N}kn}$$

¿Pero qué ocurre cuando la señal de análisis no es periódica?

En este caso tenemos a x[n] una secuencia no periódica de duración finita, es decir x[n]=0 para $|n|>N_1$, tal cual como se puede observar en la siguiente gráfica:

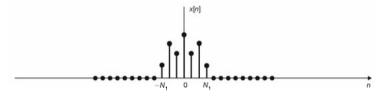


Figure 1: Señal discreta de duración finita

- \blacksquare Definimos la secuencia $x_{N_0}[n]$ representación periódica de x[n]
- Se obtiene mediante la periodización, es decir repetición
- N_0 el periodo fundamental de la señal.

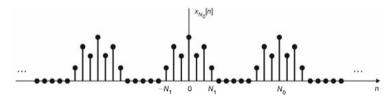


Figure 2: Señal discreta periódica obtenida de la periodización de x[n]

La secuencia $x_{N_0}[n]$ puede ser representada mediante la serie de Fourier

$$x_{N_0}[n] = \sum_{k=\langle N_0 \rangle} c_k e^{jk\Omega_0 n}. \tag{1}$$

donde,

$$\Omega_0 = \frac{2\pi}{N_0}$$

con coeficientes de la serie de Fourier

$$c_k = \frac{1}{N_0} \sum_{n = \langle N_0 \rangle} x_{N_0}[n] e^{-jk\Omega_0 n}.$$
 (2)

Podemos afirmar que

$$x_{N_0} = x[n], \text{ para } |n| \le N_1$$
 (3)

y x[n] = 0 fuera de los limites de $[-N_1, N_1]$.

Podemos rescribir la ecuación 15 de la siguiente forma:

$$c_k = \frac{1}{N_0} \sum_{n=-N_1}^{N_1} x[n] e^{-jk\Omega_0 n} = \frac{1}{N_0} \sum_{n=-\infty}^{\infty} x[n] e^{-jk\Omega_0 n}$$
(4)

Definamos de acuerdo la ecuación 17 una nueva función de una variable independiente Ω de la siguiente manera:

$$X(\Omega) = \sum_{n = -\infty}^{\infty} x[n]e^{-j\Omega n}$$
 (5)

Reescribamos la ecuación 17 implementando la nueva función definida por la ecuación 18, donde para este caso $\Omega=k\Omega_0$:

$$c_k = \frac{1}{N_0} X(k\Omega_0) \tag{6}$$

Podemos representar el periodo N_0 de la siguiente forma:

$$\frac{1}{N_0} = \frac{\Omega_0}{2\pi} \tag{7}$$

Reemplacemos el inverso del periodo (ecuación 20) en la ecuación de síntesis de la serie de Fourier (ecuación 14)

$$x_{N_0}[n] = \sum_{k=\langle N_0 \rangle} c_k e^{jk\Omega_0 n} = \sum_{k=\langle N_0 \rangle} \frac{\Omega_0}{2\pi} X(k\Omega_0) e^{jk\Omega_0 n}$$
(8)

reescribimos.

$$x_{N_0}[n] = \frac{1}{2\pi} \sum_{k=\langle N_- \rangle} X(k\Omega_0) e^{jk\Omega_0 n} \Omega_0 \tag{9}$$

Si
$$N_0 \to \infty$$
 entonces
$$\lim_{N_0 \to \infty} x_{N_0}[n] = x[n] \eqno(10)$$

Podemos representar el periodo T_0 de la siguiente forma:

si
$$N_0 \to \infty$$
 entonces $\Omega_0 = \frac{2\pi}{N_0} \to 0$ entonces $\Omega_0 \to \Delta \Omega$

Reemplacemos el inverso del periodo (ecuación 20) en la ecuación de síntesis de la serie de Fourier (ecuación 14)

$$x[n] = \lim_{\substack{N_0 \to \infty \\ \Delta\Omega \to 0}} x_{N_0}[n] = \lim_{\Delta\Omega \to 0} \frac{1}{2\pi} \sum_{k = \langle N_0 \rangle} \underbrace{\frac{X(k\Delta\Omega)e^{jk\Delta\Omega n}}{altura}}_{\substack{\text{ectangulo}}} \underbrace{\frac{\Delta\Omega}{ancho}}_{\substack{\text{rectangulo}}}$$
(11)

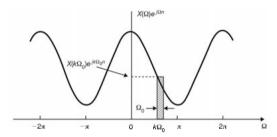


Figure 3: Interpretación de la ecuación analítica de Fourier como suma de integral

 $X(\Omega)$ es periódica con periodo 2π . La secuencia $e^{j\Omega n}$ también lo es. Por tanto el producto $X(\Omega)e^{j\Omega n}$ es periódico con periodo $N=2\pi$.

Por tanto la ecuación 22 se transforma en una integral, donde la suma $\sum_{k=\langle N_0 \rangle}$ se realiza sobre

 N_0 –intervalos de ancho cada uno $\Omega_0=\frac{2\pi}{N_0}$, para un intervalo total de ancho $2\pi.$

$$x[n] = \frac{1}{2\pi} \int_{2\pi} X(\Omega) e^{j\Omega n} d\Omega$$
 (12)

Es decir: $k\Omega_0$ va desde $\lim_{\substack{N_0\to\infty\\\Omega_0\to 0}} k\frac{2\pi}{N_0}\bigg|_{k=1} = 0$ a $\lim_{\substack{N_0\to\infty\\\Omega_0\to 0}} k\frac{2\pi}{N_0}\bigg|_{k=N_0} = 2\pi$ es decir desde $\Omega=0$ a $\Omega=2\pi$

Par de la transformada de Fourier de tiempo discreto, DTFT

Se entiende como al par de la transformada de Fourier de tiempo discreto la siguiente relación

$$x[n] \xrightarrow{\mathcal{F}} X(\Omega)$$
 (13)

Donde la transformada de Fourier de tiempo discreto se expresa mediante

$$X(\Omega) = \mathfrak{F}\{x[n]\} = \sum_{n=-\infty}^{\infty} x[n]e^{-j\Omega n}$$
(14)

v la transformada inversa de Fourier de tiempo discreto se obtiene

$$x[n] = \mathfrak{F}^{-1}\{X(\Omega)\} = \frac{1}{2\pi} \int_{2\pi} X(\Omega) e^{j\Omega n} d\Omega$$
 (15)

Recordemos que la DTFT $X(\Omega)$ es periódica con periodo 2π , es decir

$$X(\Omega) = X(\Omega + k2\pi) \tag{16}$$

Espectro de Fourier

Espectro de Fourie

A $X(\Omega)$ se le conoce también como la representación en la frecuencia o el espectro de x(t)/x[n].

La transformada de Fourier de la secuencia x[n] es de carácter complejo.

Forma polar:

$$X(\Omega) = |X(\Omega)|e^{j\Phi(\Omega)} \tag{17}$$

Propiedades de la transformada de Fourier: Linealidad

$$\alpha x[n] + \beta y[n] \xrightarrow{\mathcal{F}} \alpha X(\Omega) + \beta Y(\Omega)$$
 (18)

Propiedades de la transformada de Fourier: Periodicidad del espectro de una señal discreta

$$X(\Omega + k2\pi) = X(\Omega) \tag{19}$$

 Ω se da en radianes y es continua de $-\pi < \Omega < \pi$ o también $0 < \Omega < 2\pi$.

Propiedades de la transformada de Fourier: Corrimientos de frecuencia y tiempo

$$x[n-N] \xrightarrow{\mathcal{F}} X(\Omega)e^{-j\Omega N}$$
 (20)

$$x[n]e^{j\Omega_0 n} \xrightarrow{\mathcal{F}} X(\Omega - \Omega_0) \tag{21}$$

A la ecuación 38 se le conoce como modulación compleja.

Propiedades de la transformada de Fourier: Conjugación

$$x^*[n] \xrightarrow{\mathcal{F}} X^*(-\Omega)$$
 (22)

Propiedades de la transformada de Fourier: Inversión en el tiempo

$$x[-n] \xrightarrow{\mathcal{F}} X(-\Omega)$$
 (23)

Propiedades de la transformada de Fourier: Paridad de la transformada de Fourier

Para $x[n] \in \mathfrak{R}$

$$x[n] = x_{even}[n] + x_{odd}[n] \xrightarrow{\mathcal{F}} X(\Omega) = A(\Omega) + jB(\Omega)$$
 (24)

donde.

$$x_{even}[n] \xrightarrow{\mathcal{F}} \text{Re}\{X(\Omega)\} = A(\Omega)$$
 (25)

$$x_{odd}[n] \xrightarrow{\mathcal{F}} j\operatorname{Im}\{X(\Omega)\} = jB(\Omega)$$
 (26)

Propiedades de la transformada de Fourier: Teorema de Parseval

$$E_x = \sum_{n = -\infty}^{\infty} |x[n]|^2 = \frac{1}{2\pi} \int_{2\pi} |X(\Omega)|^2 d\Omega$$
 (27)

$$P_{x} = \lim_{N \to \infty} \frac{1}{2N+1} \sum_{n=-N}^{N} |x[n]|^{2} = \frac{1}{2\pi} \int_{2\pi} S_{x}(\Omega) d\Omega$$
 (28)

donde $S_x(\Omega)$ se conoce como densidad espectral de potencia y se calcula

$$S_x(\Omega) = \lim_{N \to \infty} \frac{|X_N(\Omega)|^2}{2N+1}.$$
 (29)

donde

$$X_N(\Omega) = \mathfrak{F}\{x[n]\{u[n+N] - u[n-N]\}\}. \tag{30}$$

Propiedades de la transformada de Fourier: Diferenciación y diferencia

Diferencia:

$$\underbrace{x[n]-x[n-1]} \qquad \qquad \stackrel{\mathcal{F}}{\longrightarrow} (1-e^{-j\Omega})X(\Omega) \tag{31}$$

secuencia de primera diferencia

Propiedades de la transformada de Fourier: Diferenciación en la frecuencia

$$nx[n] \xrightarrow{\mathcal{F}} j \frac{\mathrm{d}X(\Omega)}{\mathrm{d}\Omega}$$
 (32)

Propiedades de la transformada de Fourier: Integración y Acumulación

Acumulación

$$\sum_{k=-\infty}^{n} x[n] \xrightarrow{\mathcal{F}} \pi X(0)\delta(\Omega) + \frac{1}{1 - e^{-j\Omega}} X(\Omega)$$
(33)

Propiedades de la transformada de Fourier: Integral de convolución

Integral de convolución en el dominio del tiempo es multiplicación en el dominio de la frecuencia.

$$y(t) = x(t) * h(t) = \int_{-\infty}^{\infty} x(\tau)h(t-\tau) d\tau$$
(34)

Dominio de la frecuencia es el producto de ambas señales:

$$\underline{Y(\omega)} = \underline{X(\omega)} \qquad \underline{H(\omega)} \tag{35}$$

espectro de salida y(t) espectro de entrada x(t) respuesta en frecuencia del sistema

Se cumple que

$$|Y(\omega)| = |X(\omega)||H(\omega)| \tag{36}$$

$$\angle Y(\omega) = \angle X(\omega) + \angle H(\omega)$$
 (37)

Propiedades de la transformada de Fourier: Suma de convolución

Suma de convolución en el dominio del tiempo es multiplicación en el dominio de la frecuencia.

$$y[n] = x[n] * h[n] = \sum_{k=-\infty}^{\infty} x[k]h[n-k]$$
 (38)

en el dominio de la frecuencia se puede realizar mediante el calculo del producto de ambos argumentos de la suma de convolución

$$Y(\Omega) = X(\Omega)H(\Omega) \tag{39}$$

Se cumple que

$$|Y(\Omega)| = |X(\Omega)||H(\Omega)| \tag{40}$$

$$\angle Y(\Omega) = \angle X(\Omega) + \angle H(\Omega)$$
 (41)

Propiedades de la transformada de Fourier: Multiplicación en el dominio del tiempo

$$x[n]y[n] \xrightarrow{\mathcal{F}} \frac{1}{2\pi}X(\Omega) \circledast Y(\Omega)$$
 (42)

donde ® — implica convolución circular, que se calcula de la forma

$$X(\Omega) \circledast Y(\Omega) = \int_{\Omega} X(\Theta)Y(\Omega - \Theta) d\Theta$$
 (43)

Propiedades de la transformada de Fourier: Dualidad

si

$$x[n] \xrightarrow{\mathcal{F}} X(\Omega)$$
 (44)

entonces,

$$X[n] \xrightarrow{\mathcal{F}} 2\pi x(-\Omega)$$
 (45)

Ejemplo

Encuentre la DTFT de la siguiente señal:

$$x[n] = \begin{cases} A, & \text{para } -M \leq n \leq M; \\ 0, & \text{para otros casos.} \end{cases}$$

Ejemplo

Encuentre la DTFT de la siguiente señal:

$$x[n] = r^n u[n]$$
, donde $|r| < 1$.

Ejemplo

Encuentre la iDTFT del siguiente pulso rectangular $X(\Omega)$:

$$X(\Omega) \quad = \quad \begin{cases} 1, & \text{para } |\Omega| \leq W;; \\ 0, & \text{para } W < |\Omega| < \pi. \end{cases}$$

Ejercicio

Encuentre la DTFT de la siguiente señal:

$$x[n] = \begin{cases} 1, & \mathsf{para} \ |n| \leq N_1; \\ 0, & \mathsf{para} \ |n| > N_1. \end{cases}$$

Ejercicio

Encuentre la DTFT de la siguientes señales:

$$[a] x[n] = a^{|n|}, \text{ para } -1 < a < 1.$$

$$\text{ } s[n] = \sin(\frac{\pi n}{4} \left(u[n] - u[n-5] \right))$$

$$x[n] = -a^n u[-n-1]$$
, donde $a \in \mathbb{R}$.

Ejercicio

Encuentre la iDTFT de la siguientes señales:

(a

$$X(\Omega) \quad = \quad \begin{cases} 0, & \text{para } 0 \leq |\Omega| \leq \Omega_0; \\ 1, & \text{para } \Omega_0 < |\Omega| < \pi. \end{cases}$$

 $P(\Omega) = \cos^2(\Omega)$

Ejercicio

Encuentre la iDTFT de la siguientes señales:

(a

$$X(\Omega) \quad = \quad \begin{cases} 0, & \text{para } 0 \leq |\Omega| \leq \Omega_0; \\ 1, & \text{para } \Omega_0 < |\Omega| < \pi. \end{cases}$$

 $P(\Omega) = \cos^2(\Omega)$

Tarea

Ejercicio

Determine y dibuje la densidad espectral de potencia $S_x(\Omega)$ de la siguiente señal x[n]:

$$x[n] = a^n u[n]$$