Tema 07: Análisis espectral de señales: Transformada de Fourier Análisis de señales



Marco Teran

Escuela de Ciencias exactas e Ingeniería Universidad Sergio Arboleda

2018II

OUTLINE

- 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

- \blacksquare Si una señal x(t) de tiempo continuo es periódica con periodo T se puede representar de forma analítica mediante la **serie de Fourier**
- Representar mediante la composición de una suma de funciones armónicamente relacionadas

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

Donde,

$$c_k = \frac{1}{T} \int_{\langle T \rangle} x(t) e^{-j\omega_k t} \, \mathrm{d}t$$

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

En este caso tenemos a x(t) una señal no periódica de duración finita, es decir x(t) = 0 para $|t| > T_1$, tal cual como se puede observar en la siguiente gráfica:

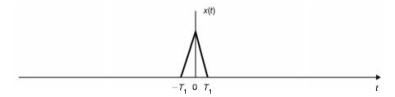


Figura 1: Señal continua de duración finita

- Definimos la secuencia $x_{T_0}(t)$ representación periódica de x(t)
- Se obtiene mediante la periodización, es decir repetición
- T₀ el periodo fundamental de la señal.

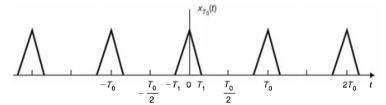


Figura 2: Señal continua periódica obtenida de la periodización de x(t)

La secuencia $x_{T_0}(t)$ puede ser representada mediante la serie de Fourier

$$x_{T_0}(t) = \sum_{k=-\infty}^{\infty} c_k e^{j\omega_0 kt} \tag{1}$$

donde.

$$\omega_0 = \frac{2\pi}{T_0}$$

con coeficientes de la serie de Fourier

$$c_k = \frac{1}{T_0} \int_{\langle T_0 \rangle} x_{T_0}(t) e^{-jk\omega_k t} \, dt = \frac{1}{T_0} \int_{-\frac{T_0}{2}}^{\frac{T_0}{2}} x_{T_0}(t) e^{-jk\omega_k t} \, dt$$
 (2)

Podemos afirmar que

$$x_{T_0}(t) = x(t), \text{ para } |t| \le T_1$$
 (3)

y x(t) = 0 fuera de los limites de $[-T_1, T_1]$.

Podemos rescribir la ecuación 2 de la siguiente forma:

$$c_k = \frac{1}{T_0} \int_{-T_t}^{T_1} x(t)e^{-jk\omega_0 t} dt = \frac{1}{T_0} \int_{-\infty}^{\infty} x(t)e^{-jk\omega_0 t} dt$$
 (4)

Definamos de acuerdo la ecuación 4 una nueva función de una variable independiente ω de la siguiente manera:

$$X(\omega) = \int_{-\infty}^{\infty} x(t)e^{-j\omega t} dt$$
 (5)

Reescribamos la ecuación 4 implementando la nueva función definida por la ecuación 5, donde para este caso $\omega = k\omega_0$:

$$c_k = \frac{1}{T_0} X(k\omega_0) \tag{6}$$

Podemos representar el periodo T_0 de la siguiente forma:

$$\frac{1}{T_0} = \frac{\omega_0}{2\pi} \tag{7}$$

$$x_{T_0}(t) = \sum_{k=-\infty}^{\infty} \frac{\omega_0}{2\pi} X(k\omega_0) e^{j\omega_0 kt}$$
(8)

Si
$$T_0 \rightarrow \infty$$
 entonces

$$\lim_{T_0 \to \infty} x_{T_0}(t) = x(t) \tag{9}$$

Podemos representar el periodo T_0 de la siguiente forma: Podemos afirmar que

si
$$T_0
ightarrow \infty$$
 entonces $\pmb{\omega}_0 = rac{2\pi}{N_0}
ightarrow 0$ entonces $\pmb{\omega}_0
ightarrow \Delta \pmb{\omega}$

Reemplacemos el inverso del periodo (ecuación 7) en la ecuación de síntesis de la serie de Fourier (ecuación 1)

$$x(t) = \lim_{T_0 \to \infty} x_{T_0}(t) = \lim_{\omega_0 \to 0} \frac{1}{2\pi} \sum_{k=-\infty}^{\infty} \underbrace{\frac{X(k\omega_0)e^{jk\omega_0 t}}{altura}}_{rectangulo} \underbrace{\omega_0}_{ancho}.$$
 (10)

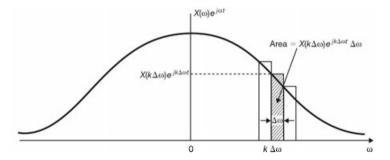


Figura 3: Interpretación de la ecuación analítica de Fourier como suma de integral

Por tanto la ecuación 10 se transforma en una integral,

$$x(t) = \lim_{T_0 \to \infty} x_{T_0}(t) = \lim_{\Delta \omega \to 0} \frac{1}{2\pi} \sum_{k = -\infty}^{\infty} X(k\Delta \omega) e^{jk\Delta \omega t} \Delta \omega$$
 (11)

área bajo la función.

$$X(\omega)e^{j\omega t}$$

entonces.

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

De la Serie de Fourier de tiempo discreto a la transformada de Fourier

- 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

$$x[n] = \sum_{k=0}^{N-1} c_k e^{j2\pi \frac{kn}{N}}.$$

Donde,

$$c_k = \frac{1}{N} \sum_{n=0}^{N-1} x[n] e^{-j2\pi \frac{kn}{N}}$$

¿Pero que 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:

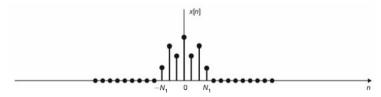


Figura 4: Señal discreta de duración finita

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

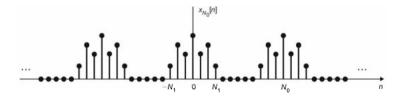


Figura 5: Señal discreta periódica obtenida de la periodización de x[n]

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

$$x_{N_0}[n] = \sum_{k=\langle N_0 \rangle} c_k e^{jk\Omega_0 n}.$$
 (12)

donde.

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

con coeficientes de la serie de Fourier

$$c_k = \frac{1}{N_0} \sum_{n = \langle N_0 \rangle} x_{N_0}[n] e^{-jk\Omega_0 n}.$$
 (13)

Podemos afirmar que

$$x_{N_0} = x[n], \text{ para } |n| \le N_1 \tag{14}$$

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

Podemos rescribir la ecuación 13 de la siguiente forma:

$$c_k = \frac{1}{N_0} \sum_{n = -N_1}^{N_1} x[n] e^{-jk\Omega_0 n} = \frac{1}{N_0} \sum_{n = -\infty}^{\infty} x[n] e^{-jk\Omega_0 n}$$
(15)

Definamos de acuerdo la ecuación 15 una nueva función de una variable independiente Ω de la siguiente manera:

$$X(\Omega) = \sum_{n=-\infty}^{\infty} x[n]e^{-j\Omega n}$$
(16)

Reescribamos la ecuación 15 implementando la nueva función definida por la ecuación 16, donde para este caso $\Omega = k\Omega_0$:

$$c_k = \frac{1}{N_0} X(k\Omega_0) \tag{17}$$

Podemos representar el periodo N_0 de la siguiente forma:

$$\frac{1}{N_0} = \frac{\Omega_0}{2\pi} \tag{18}$$

Reemplacemos el inverso del periodo (ecuación 18) en la ecuación de síntesis de la serie de Fourier (ecuación 12)

$$x_{N_0}[n] = \frac{1}{2\pi} \sum_{k = \langle N_0 \rangle} \underbrace{\frac{X(k\Omega_0)e^{jk\Omega_0 n}}{altura} \underbrace{\frac{\Omega_0}{ancho}}_{rectangulo}}.$$
(19)

Si
$$N_0 \rightarrow \infty$$
 entonces

$$\lim_{N_0 \to \infty} x_{N_0}[n] = x[n] \tag{20}$$

De la Serie de Fourier de tiempo discreto a la transformada de Fourier

Reemplacemos el inverso del periodo (ecuación 18) en la ecuación de síntesis de la serie de Fourier (ecuación 12)

$$x[n] = \lim_{N_0 \to \infty} x_{N_0}[n] = \frac{1}{2\pi} \sum_{k = \langle N_0 \rangle} \underbrace{X(k\Omega_0) e^{jk\Omega_0 n}}_{altura} \underbrace{\Omega_0}_{ancho}. \tag{21}$$

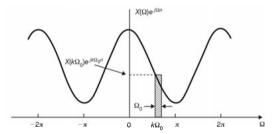


Figura 6: Interpretación de la ecuación analítica de Fourier como suma de integral

 $X(\Omega)$ 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 $N=2\pi$.

Podemos afirmar que

si
$$N_0 o \infty$$
 entonces $\Omega_0 = \frac{2\pi}{N_0} o 0$. (22)

Por tanto la ecuación 19 se transforma en una integral, donde la suma $\sum_{k=\langle N_0 \rangle}$ se realiza sobre

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

$$x[n] = \frac{1}{2\pi} \int_{2\pi} X(\Omega)e^{j\Omega n} d\omega$$
 (23)

PAR DE LA TRANSFORMADA DE FOURIER DE TIEMPO CONTINUO, CTFT

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

$$x(t) \xrightarrow{\mathscr{F}} X(\omega)$$
 (24)

Donde la transformada de Fourier de tiempo continuo se expresa mediante

$$X(\omega) = \mathfrak{F}\{x(t)\} = \int_{-\infty}^{\infty} x(t)e^{-j\omega t} dt$$
 (25)

v la transformada inversa de Fourier de tiempo continuo se obtiene

$$x(t) = \mathfrak{F}^{-1}\{X(\omega)\} = \frac{1}{2\pi} \int_{-\infty}^{\infty} X(\omega)e^{j\omega t} d\omega$$
 (26)

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

$$x[n] \xrightarrow{\mathscr{F}} X(\Omega) \tag{27}$$

Donde la transformada de Fourier de tiempo discreto se expresa mediante

$$X(\Omega) = \mathfrak{F}\{x[n]\} = \sum_{n=-\infty}^{\infty} x[n]e^{-j\Omega n}$$
(28)

v la transformada inversa de Fourier de tiempo discreto se obtiene

$$x[n] = \mathfrak{F}^{-1}\{X(\Omega)\} = \frac{1}{2\pi} \int_{2\pi} X(\Omega) e^{j\Omega n} d\Omega$$
 (29)

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

$$X(\Omega) = X(\Omega + k2\pi) \tag{30}$$

ESPECTRO DE FOURIER.

Espectro de Fourier

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

Tiempo continuo:

La transformada de Fourier de la secuencia x(t) es de carácter complejo.

Forma polar

$$X(\omega) = |X(\omega)|e^{j\Phi(\omega)} \tag{31}$$

donde $|X(\omega)|$ — espectro de magnitud: $\Phi(\omega)$ — espectro de fase.

Si $x(t) \in \Re$ entonces el espectro de magnitud es par y el espectro de fase impar.

Tiempo discreto:

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

Forma polar:

$$X(\Omega) = |X(\Omega)|e^{j\Phi(\Omega)} \tag{32}$$

Propiedades de la transformada de Fourier: Linealidad

Tiempo continuo:

$$\alpha x(t) + \beta y(t) \xrightarrow{\mathscr{F}} \alpha X(\omega) + \beta Y(\omega)$$
 (33)

Tiempo discreto:

$$\alpha x[n] + \beta y[n] \xrightarrow{\mathscr{F}} \alpha X(\Omega) + \beta Y(\Omega)$$
 (34)

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

$$X(\Omega + k2\pi) = X(\Omega) \tag{35}$$

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

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

Tiempo continuo:

$$x(t-t_0) \xrightarrow{\mathscr{F}} e^{-j\omega t_0} X(\omega) \tag{36}$$

$$x(t)e^{j\omega_0 t} \xrightarrow{\mathscr{F}} X(\omega - \omega_0) \tag{37}$$

A la ecuación 37 se le conoce como modulación compleja.

Tiempo discreto:

$$x[n-N] \xrightarrow{\mathscr{F}} X(\Omega)e^{-j\Omega N} \tag{38}$$

$$x[n]e^{j\Omega_0 n} \xrightarrow{\mathscr{F}} X(\Omega - \Omega_0)$$
 (39)

A la ecuación 39 se le conoce como modulación compleja.

Propiedades de la transformada de Fourier: Conjugación

Tiempo continuo:

$$x^*(t) \xrightarrow{\mathscr{F}} X^*(-\omega) \tag{40}$$

Tiempo discreto:

$$x^*[n] \xrightarrow{\mathscr{F}} X^*(-\Omega) \tag{41}$$

Propiedades de la transformada de Fourier: Inversión en el tiempo

Tiempo continuo:

$$x(-t) \xrightarrow{\mathscr{F}} X(-\omega) \tag{42}$$

Tiempo discreto:

$$x[-n] \xrightarrow{\mathscr{F}} X(-\Omega) \tag{43}$$

PROPIEDADES DE LA TRANSFORMADA DE FOURIER: ESCALAMIENTO EN EL TIEMPO

Tiempo continuo:

Para una versión escalada en el tiempo de $x_s(t) = x(at)$:

$$x(at) \xrightarrow{\mathscr{F}} \frac{1}{|a|} X(\frac{\omega}{a}) \tag{44}$$

si a > 1 la señal se comprime en el tiempo.

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

Tiempo continuo:

Para $x(t) \in \Re$

$$x(t) = x_{even}(t) + x_{odd}(t) \xrightarrow{\mathscr{F}} X(\omega) = A(\omega) + jB(\omega)$$
(45)

donde.

$$x_{even}(t) \xrightarrow{\mathscr{F}} \text{Re}\{X(\omega)\} = A(\omega)$$
 (46)

$$x_{odd}(t) \xrightarrow{\mathscr{F}} j\operatorname{Im}\{X(\omega)\} = jB(\omega) \tag{47}$$

Tiempo discreto:

Para $x[n] \in \Re$

$$x[n] = x_{even}[n] + x_{odd}[n] \xrightarrow{\mathscr{F}} X(\Omega) = A(\Omega) + jB(\Omega)$$
(48)

donde.

$$x_{even}[n] \xrightarrow{\mathscr{F}} \operatorname{Re}\{X(\Omega)\} = A(\Omega)$$
 (49)

$$x_{odd}[n] \xrightarrow{\mathscr{F}} j\operatorname{Im}\{X(\Omega)\} = jB(\Omega)$$
 (50)

Propiedades de la transformada de Fourier: Teorema de Parseval

Tiempo continuo:

$$\int_{-\infty}^{\infty} |x(t)|^2 dt = \int_{-\infty}^{\infty} |X(\omega)|^2 \omega$$
 (51)

Tiempo discreto:

$$E_{x} = \sum_{n = -\infty}^{\infty} |x[n]|^{2} = \frac{1}{2\pi} \int_{2\pi} |X(\Omega)|^{2} d\Omega$$
 (52)

$$P_{x} = \lim_{N \to \infty} \frac{1}{2N+1} \sum_{n=-N}^{N} |x[n]|^{2} = \frac{1}{2\pi} \int_{2\pi} S_{x}(\Omega) d\Omega$$
 (53)

donde $S_{\rm r}(\Omega)$ se conoce como densidad espectral de potencia y se calcula

$$S_{x}(\Omega) = \lim_{N \to \infty} \frac{|X_{N}(\Omega)|^{2}}{2N+1}.$$
 (54)

donde

$$X_N(\Omega) = \mathfrak{F}\{x[n] \{u[n+N] - u[n-N]\}\}.$$
(55)

Marco Teran

Propiedades de la transformada de Fourier: Diferenciación y diferencia

Tiempo continuo:

Diferenciación:

$$\frac{\mathrm{d}x(t)}{\mathrm{d}t} \xrightarrow{\mathscr{F}} j\omega X(\omega) \tag{56}$$

Tiempo discreto:

Diferencia:

$$\underbrace{x[n] - x[n-1]} \xrightarrow{\mathscr{F}} (1 - e^{-j\Omega})X(\Omega)$$
(57)

secuencia de primera diferencia

Propiedades de la transformada de Fourier: Diferenciación en la frecuencia

Tiempo continuo:

$$-jtx(t) \xrightarrow{\mathscr{F}} \frac{\mathrm{d}X(\omega)}{\mathrm{d}\omega} \tag{58}$$

Tiempo discreto:

$$nx[n] \xrightarrow{\mathscr{F}} j \frac{\mathrm{d}X(\Omega)}{\mathrm{d}\Omega}$$
 (59)

Propiedades de la transformada de Fourier: Integración y Acumulación

Tiempo continuo:

Integración

$$\int_{-\infty}^{t} x(\tau) d\tau \xrightarrow{\mathscr{F}} \pi X(0) \delta(\omega) + \frac{1}{j\omega} X(\omega)$$
(60)

Tiempo discreto:

Acumulación

$$\sum_{k=-\infty}^{n} x[n] \xrightarrow{\mathscr{F}} \pi X(0) \delta(\Omega) + \frac{1}{1 - e^{-j\Omega}} X(\Omega)$$
 (61)

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.

$$y(t) = x(t) * h(t) = \int_{-\infty}^{\infty} x(\tau)h(t-\tau) d\tau$$
(62)

Dominio de la frecuencia es el producto de ambas señales:

$$\underbrace{Y(\omega)}_{\text{espectro de salida } y(t)} = \underbrace{X(\omega)}_{\text{espectro de entrada } x(t) \text{ respuesta en frecuencia del sistema}}$$
(63)

Se cumple que

$$|Y(\omega)| = |X(\omega)||H(\omega)| \tag{64}$$

$$\angle Y(\omega) = \angle X(\omega) + \angle H(\omega)$$
 (65)

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.

$$y[n] = x[n] * h[n] = \sum_{k=-\infty}^{\infty} x[k]h[n-k]$$
 (66)

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

$$Y(\Omega) = X(\Omega)H(\Omega) \tag{67}$$

Se cumple que

$$|Y(\Omega)| = |X(\Omega)||H(\Omega)| \tag{68}$$

$$\angle Y(\Omega) = \angle X(\Omega) + \angle H(\Omega)$$
 (69)

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

Tiempo continuo:

$$x(t)y(t) \xrightarrow{\mathscr{F}} \frac{1}{2\pi} X(\omega) \circledast Y(\omega)$$
 (70)

Tiempo discreto:

$$x[n]y[n] \xrightarrow{\mathscr{F}} \frac{1}{2\pi}X(\Omega) \circledast Y(\Omega)$$
 (71)

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

$$X(\Omega) \circledast Y(\Omega) = \int_{2\pi} X(\Theta)Y(\Omega - \Theta)d\Theta$$
 (72)

Propiedades de la transformada de Fourier: Dualidad

Tiempo continuo:

si

$$x(t) \xrightarrow{\mathscr{F}} X(\omega) \tag{73}$$

entonces,

$$X(t) \xrightarrow{\mathscr{F}} 2\pi x(-\omega) \tag{74}$$

Tiempo discreto:

si

$$x[n] \xrightarrow{\mathscr{F}} X(\Omega) \tag{75}$$

entonces.

$$X[n] \xrightarrow{\mathscr{F}} 2\pi x(-\Omega)$$
 (76)

Ejemplo

Encuentre la DTFT de la siguiente señal:

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

Transformada inversa de Fourier de Tiempo Continuo: Ejemplo

Ejemplo

Encuentre la iCTFT de la siguiente señal:

$$X(\omega) = \cos(\omega) \left\{ u \left(\omega + \frac{\pi}{2} \right) - u \left(\omega - \frac{\pi}{2} \right) \right\}$$

Transformada de Fourier de tiempo continuo: Ejemplo

Ejemplo

Encuentre la CTFT de la siguiente señal:

$$s(t) = |3t| \{ u(t+2) - u(t-2) \}$$

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 $X(\Omega)$:

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

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:

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

6
$$s[n] = \sin(\frac{\pi n}{4}(u[n] - u[n-5]))$$

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

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]:

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