### Tema 06: Análisis espectral de señales: Serie 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:

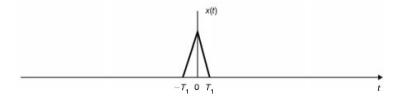


Figura 1: Señal continua de duración finita

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

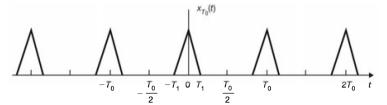


Figura 2: Señal continua periódica obtenida de la periodización de x(t)

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:

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

Definamos de acuerdo la ecuación 4 una nueva función de una variable independiente  $\omega$  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)

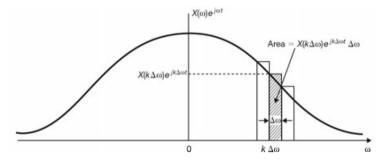


Figura 3: Interpretación de la ecuación analítica de Fourier como suma de integral

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

- lacksquare 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:

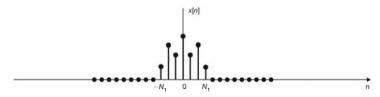


Figura 4: Señal discreta de duración finita

- 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.

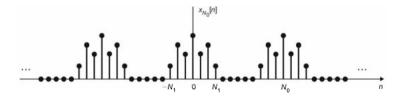


Figura 5: Señal discreta periódica obtenida de la periodización de x[n]

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  $\Omega$  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  $\Omega = k\Omega_0$ :

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

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

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)

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

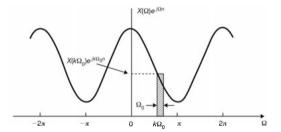


Figura 6: Interpretación de la ecuación analítica de Fourier como suma de integral

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

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

Podemos afirmar que

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

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

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

Marco Teran

2018]]

#### 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

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

 $\Omega$  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:

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

2018II

# 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:

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

## 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

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

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

## Ejemplo

Encuentre la DTFT de la siguiente señal:

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

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

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

## 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

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

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

### Ejercicio

Encuentre la iDTFT de la siguientes señales:

(a

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

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

## TAREA

## Ejercicio

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

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

Marco Teran