



# UNIDAD I

Transformada Z



# RELACIÓN CON LA TRANSFORMADA DE LAPLACE

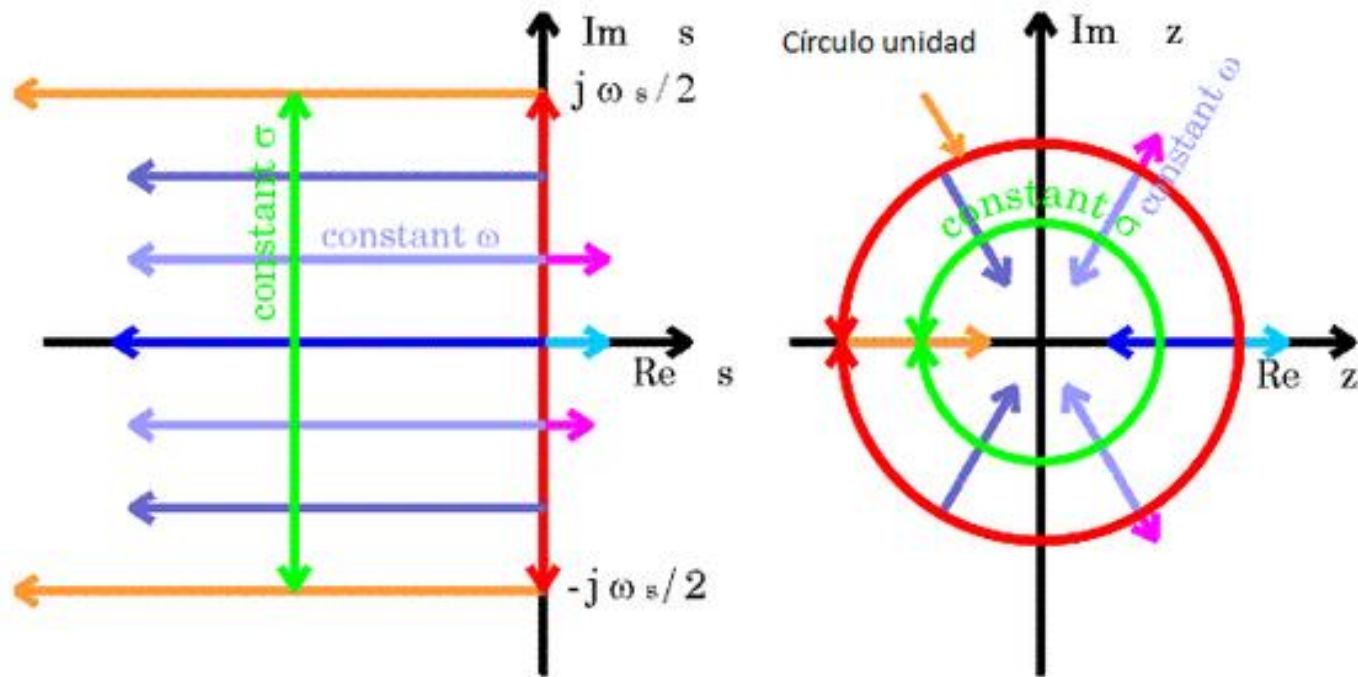
$$s = d + j\omega$$

$$z = e^{(d+j\omega)T} = e^{dT} e^{j\omega T}$$

$$|z| = e^{dT}$$

$$\angle z = \omega T = \frac{2\pi f}{F_s} = \frac{2\pi\omega}{\omega_s}$$

# MAPEO – PLANO S AL PLANO Z



Los polos y los ceros cuyas frecuencias difieren  $2\pi/T$  son mapeados en las mismas posiciones en  $z$ , es decir, la correspondencia  $z \rightarrow s$  no es única.



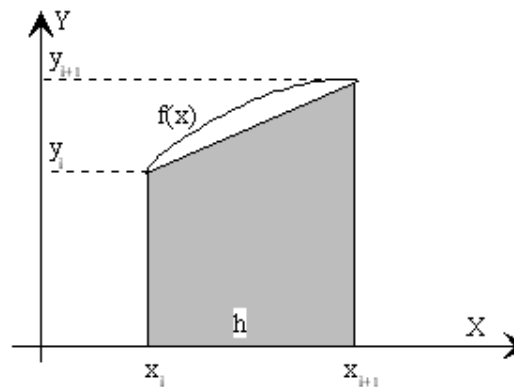
# RELACIÓN CON LA TRANSFORMADA DE LAPLACE

<i>Plano s</i>	<i>Plano z</i>
$\omega \left( \frac{\text{rad}}{s} \right)$	$\omega T(\text{rad})$
0	0
$\frac{\omega_s}{4}$	$\frac{\pi}{2}$
$\frac{\omega_s}{2}$	$\pi$
$\frac{3\omega_s}{4}$	$\frac{3\pi}{2}$
$\omega_s$	$2\pi$

<i>Plano s</i>	<i>Plano z</i>
$\omega \left( \frac{\text{rad}}{s} \right)$	$\omega T(\text{rad})$
$\frac{5\omega_s}{4}$	$\frac{\pi}{2}$
$\frac{3\omega_s}{2}$	$\pi$
$\frac{7\omega_s}{4}$	$\frac{3\pi}{2}$
$2\omega_s$	$2\pi$

# MAPEO ENTRE PLANOS ALGORITMOS DE INTEGRACIÓN NUMÉRICA

Regla	Algoritmo numérico	Proyección para s
Rectangular	$y[n] = y[n - 1] + tsx[n]$	$s = \frac{1}{t_s} \left( \frac{z - 1}{z} \right)$
Trapezoidal	$y[n] = y[n - 1] + \frac{2}{t_s} (x[n] + x[n - 1])$	$s = \frac{2}{t_s} \left( \frac{z - 1}{z + 1} \right)$





# TRANSFORMADA Z

- Representa señales discretas en tiempo en su equivalente en frecuencia compleja (Plano Z)

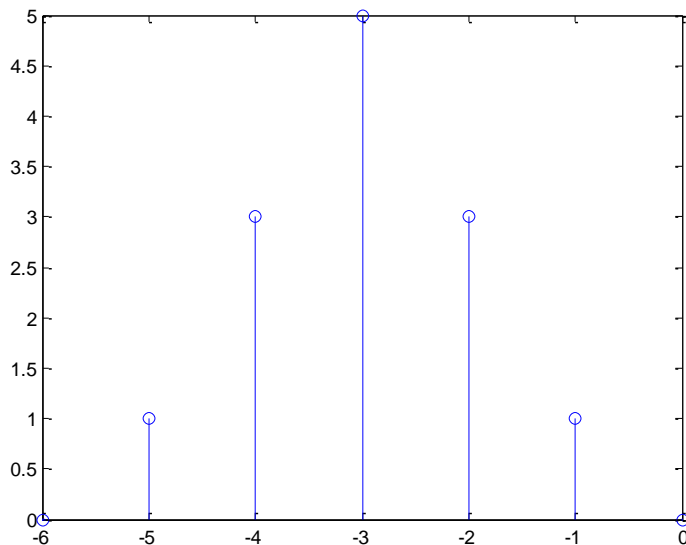
$$X[z] = \sum_{n=-\infty}^{\infty} x[n]z^{-n}$$

- **Unilateral**
  - Sistemas causales

$$X[z] = \sum_{n=0}^{\infty} x[n]z^{-n}$$

# REGIÓN DE CONVERGENCIA

- Región donde la transformada  $z$  converge.
- Ejemplo:



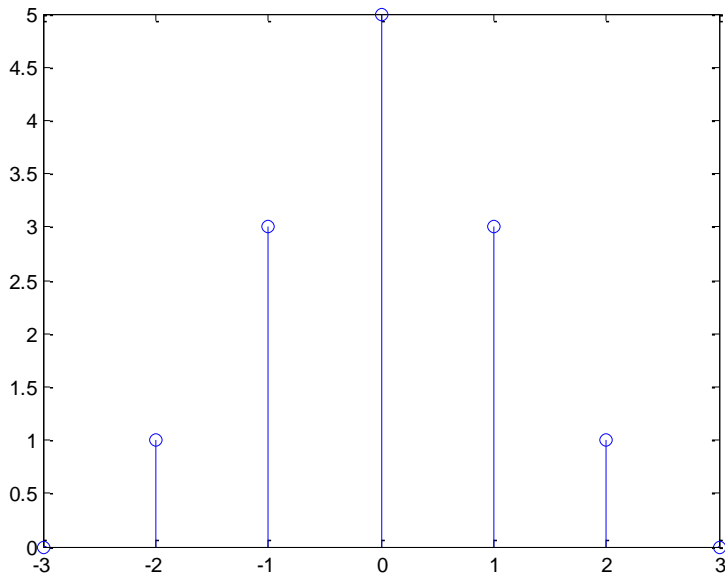
$$x = \begin{bmatrix} 0 & 1 & 3 & 5 & 3 & 1 & \downarrow \\ & & & & & & 0 \end{bmatrix}$$

$$X_1[z] = z^5 + 3z^4 + 5z^3 + 3z^2 + z$$

$$z = \infty \Rightarrow X_1[z] = \infty$$

# REGIÓN DE CONVERGENCIA

- Ejemplo:



$$x = \begin{bmatrix} 0 & 1 & 3 & \downarrow 5 & 3 & 1 & 0 \end{bmatrix}$$

$$X_1[z] = z^2 + 3z^1 + 5z^0 + 3z^{-1} + z^{-2}$$

$$\left. \begin{array}{l} z = 0 \\ z = \infty \end{array} \right\} \Rightarrow X_1[z] = \infty$$

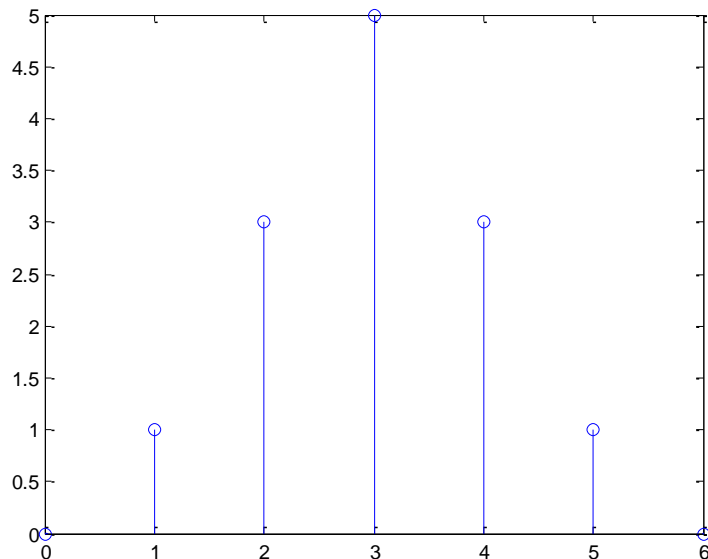




# REGIÓN DE CONVERGENCIA

- Ejemplo:

$$x = \begin{bmatrix} \Downarrow \\ 0 & 1 & 3 & 5 & 3 & 1 & 0 \end{bmatrix}$$

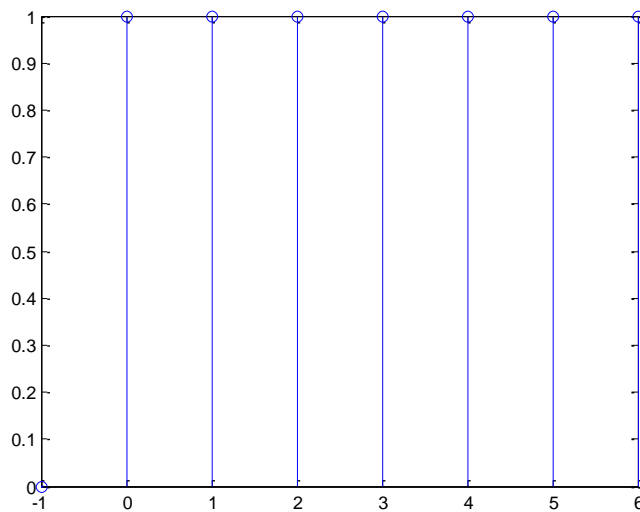


$$X_1[z] = z^{-1} + 3z^{-2} + 5z^{-3} + 3z^{-4} + z^{-5}$$

$$z = 0 \Rightarrow X_1[z] = \infty$$

# REGIÓN DE CONVERGENCIA

- Ejemplo:

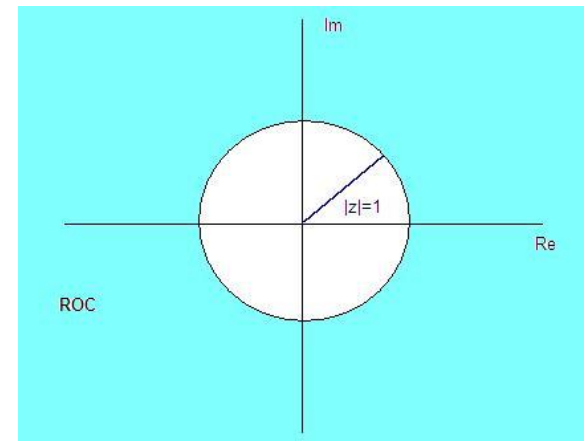


$$x[n] = \begin{cases} 1 & 0 \leq n \leq \infty \\ 0 & n < 0 \end{cases}$$

$$X_1[z] = 1 + z^{-1} + z^{-2} + z^{-3} + \dots$$

$$X_1[z] = \frac{1}{(1 - z^{-1})} = \frac{z}{(z - 1)}$$

$$|z| > 1 \quad ROC$$





# TRANSFORMADA Z

- Secuencias finitas:

	Señal, $x(n)$	Transformada Z, $X(z)$	ROC
1	$\delta(n)$	1	todo $z$
2	$u(n) - u(-n - N)$	$\frac{1 - z^{-N}}{1 - z^{-1}}$	$z \neq 0$



# TRANSFORMADA Z

- Señales causales:

	Señal, $x(n)$	Transformada Z, $X(z)$	ROC
3	$u(n)$	$\frac{1}{1 - z^{-1}}$	$ z  > 1$
4	$a^n u(n)$	$\frac{1}{1 - az^{-1}}$	$ z  >  a $
5	$(-a)^n u(n)$	$\frac{1}{1 + az^{-1}}$	$ z  >  a $
6	$nu(n)$	$\frac{1}{(1 - z^{-1})^2}$	$ z  > 1$



# TRANSFORMADA Z

7	$na^n u(n)$	$\frac{az^{-1}}{(1 - az^{-1})^2}$	$ z  >  a $
8	$\cos(\omega_0 n) u(n)$	$\frac{1 - z^{-1} \cos(\omega_0)}{1 - 2z^{-1} \cos(\omega_0) + z^{-2}}$	$ z  > 1$
9	$\sin(\omega_0 n) u(n)$	$\frac{z^{-1} \sin(\omega_0)}{1 - 2z^{-1} \cos(\omega_0) + z^{-2}}$	$ z  > 1$
10	$a^n \cos(\omega_0 n) u(n)$	$\frac{1 - az^{-1} \cos(\omega_0)}{1 - 2az^{-1} \cos(\omega_0) + a^2 z^{-2}}$	$ z  >  a $
11	$a^n \sin(\omega_0 n) u(n)$	$\frac{az^{-1} \sin(\omega_0)}{1 - 2az^{-1} \cos(\omega_0) + a^2 z^{-2}}$	$ z  >  a $



# TRANSFORMADA Z

- Señales anticausales:

	Señal, $x(n)$	Transformada Z, $X(z)$	ROC
12	$-u(-n-1)$	$\frac{1}{1-z^{-1}}$	$ z  < 1$
13	$-nu(-n-1)$	$\frac{1}{(1-z^{-1})^2}$	$ z  < 1$
14	$-a^n u(-n-1)$	$\frac{1}{1-az^{-1}}$	$ z  <  a $
15	$-na^n u(-n-1)$	$\frac{az^{-1}}{(1-az^{-1})^2}$	$ z  <  a $



# TRANSFORMADA Z INVERSA

$$x[n] = Z^{-1}[X[z]]$$

$$X[z] = \sum_{n=0}^{\infty} x[n]z^{-n}$$

$$X[z] = x[0] + x[1]z^{-1} + x[2]z^{-2} + x[3]z^{-3} + \dots$$

$$X[z] = \frac{b_0 + b_1z^{-1} + b_2z^{-2} + \dots + b_Nz^{-n}}{a_0 + a_1z^{-1} + a_2z^{-2} + \dots + a_Mz^{-M}}$$



# PROPIEDADES DE LA TRANSFORMADA Z

- Linealidad

$$ax_1[n] + bx_2[n] \rightarrow aX_1[z] + bX_2[z]$$

- Desplazamientos

$$\begin{aligned}x[n] &\rightarrow X[z] \\ x[n - m] &\rightarrow z^{-m}X[z]\end{aligned}$$



# PROPIEDADES DE LA TRANSFORMADA Z

- Convolución

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

$$Y[z] = H[z]X[z]$$

- Diferenciación

$$x[n] \rightarrow X[z]$$

$$nx[n] \rightarrow -z \frac{dX[z]}{dz}$$



# TRANSFORMADA Z INVERSA

- **Se obtiene mediante:**
  - Método de expansión series de potencias.
  - Método de expansión de fracciones parciales.
  - Método de residuo.



# EXPANSIÓN DE SERIES DE POTENCIAS

- **Ecuaciones**

$$x[0] = b_0/a_0$$

$$x[1] = (b_1 - x[0]a_1)/a_0$$

$$x[2] = (b_2 - x[1]a_1 - x[0]a_2)/a_0$$

...

$$x[n] = (b_n - \sum x[n-i]a_i)/a_0$$



# EXPANSIÓN POR FRACCIONES PARCIALES

$$X[z] = \frac{1}{(z - 0.25)(z - 0.5)}$$