# Introducción al Procesamiento de Señales Curso 2013

Clase 16

Javier G. García

3 de diciembre de 2013

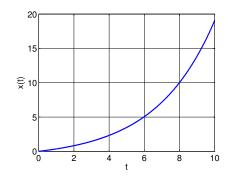
## Contenido

Transformada de Laplace

Definición y Propiedades Ecuaciones Diferenciales y en diferencias (SLIT)

## Señales y Transformadas

- Señales de energía finita → Transformada de Fourier.
- Señales de potencia finita → TF + Deltas de Dirac Ejemplo:



Respuesta de sistemas inestables.

 $\rightarrow$  Transformada de Laplace

## Transformada de Laplace

Señales ⇔ Funciones de variable compleja

#### Utilidad:

- Análisis de señales y sistemas que no tienen TF.
- Determinación de estabilidad de sistemas.
- Descomposición de sistemas en bloques simples.
- Manipulación de diagramas en bloques.
- Diseño de sistemas lineales.

Filtrado!

### Definición

### Transformada de Laplace (señales continuas)

$$X^L(s) = \mathcal{L}\{x\}(s) \triangleq \int_{-\infty}^{\infty} x(t)e^{-st}dt, \quad s \in RDC \subset \mathbb{C}$$

- ► RDC es la región de convergencia de la transformada en el plano complejo.
- ➤ X<sup>L</sup>(s) es una función de variable compleja analítica en su región de convergencia.

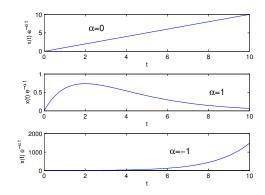
## Relación con Transformadas de Fourier

Escribiendo  $s = \alpha + j2\pi f$  vemos que

$$X^L(s) = \int_{-\infty}^{\infty} x(t)e^{-\alpha t}e^{-j2\pi t}dt = \mathcal{F}\{x(t)e^{-\alpha t}\}(t).$$

Si 
$$\{\alpha = 0\} \in RDC$$
:  $X^{L}(j2\pi f) = X^{F}(f)$  Coincide con la TF

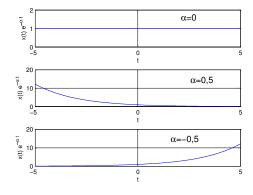
# Región de Convergencia (TL)



Según el valor de  $\alpha$  la transformada converge o no La región de convergencia es siempre del tipo {  $a < \mathcal{R}\{s\} < b$ }

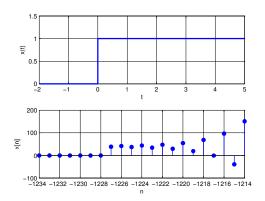
# Señales sin Transformada de Laplace

¡No todas las señales tienen Transformada de Laplace!



### Señales Unilaterales

Las señales unilaterales "generalmente" tienen TL (busque algún ejemplo de señal unilateral que no tenga transformada)



Útil para analizar sistemas causales.

# Algunos pares transformados

Transformada de Laplace:

x(t)	$X^{L}(s)$	RDC
$\delta(t)$	1	$\mathbb{C}$
u(t)	1 <i>ş</i>	$\mathcal{R}\{s\}>0$
e <sup>at</sup> u(t)	$\frac{1}{s-a}$	$\mathcal{R}\{s\} > a$
$-e^{at}u(-t)$	$\frac{1}{s-a}$	$\mathcal{R}\{s\} < a$
te <sup>at</sup> u(t)	$\frac{1}{(s-a)^2}$	$\mathcal{R}\{s\} > a$
$e^{at}\cos(\omega_0 t)u(t)$	$\frac{s-a}{(s-a)^2+\omega_0^2}$	$\mathcal{R}\{s\} > a$

## Principales propiedades

#### Linealidad

$$w(t) = ax(t) + by(t) \Leftrightarrow W^{L}(s) = aX^{L}(s) + bY^{L}(s)$$

#### Diferenciación

$$y(t) = \frac{dx(t)}{dt} \Leftrightarrow Y^{L}(s) = sX^{L}(s)$$

#### Convolución

$$w(t) = \{x * y\}(t) \Leftrightarrow W^{L}(s) = X^{L}(s)Y^{L}(s)$$

## Propiedades y región de convergencia

- ▶ x(t) es absolutamente integrable  $\Leftrightarrow \{\mathcal{R}\{s\} = 0\} \subset RDC$  (Sistemas estables)
- ▶ x(t) es unilateral derecha  $\Leftrightarrow \{\mathcal{R}\{s\} = \infty\} \subset RDC$  (Sistemas causales)
- ▶ x(t) es unilateral izquierda  $\Leftrightarrow \{\mathcal{R}\{s\} = -\infty\} \subset RDC$  (Sistemas anticausales)

#### Transformadas Inversas

Pueden deducirse a partir de la antitransformada de Fourier Antitransformada de Laplace (señales continuas)

$$x(t) = \mathcal{L}^{-1}\{X^L\}(t) \triangleq \frac{1}{j2\pi} \int_{\alpha-i\infty}^{\alpha+j\infty} X^L(s)e^{st}ds, \quad \alpha \in \mathcal{R}\{RDC\}$$

#### Alternativas:

- ▶ Descomposición en fracciones parciales para transformadas racionales  $(H(s) = \sum_k r_k/(s p_k))$ .
- Comparación con pares transformados conocidos.
- Expansión en series.

#### Ecuaciones diferenciales

#### Ecuaciones diferenciales lineales

$$y(t) = -a_1\dot{y}(t) - a_2\ddot{y}(t) + b_0x(t) + b_1\dot{x}(t) + b_2\ddot{x}(t)$$

Pueden resolverse con la transformada de Laplace

$$Y^{L}(s) = -a_1 s Y^{L}(s) - a_2 s^2 Y^{L}(s) + b_0 X^{L}(s) + b_1 s X^{L}(s) + b_2 s^2 X^{L}(s)$$

$$Y^{L}(s) = \frac{b_0 + b_1 s + b_2 s^2}{1 + a_1 s + a_2 s^2} X^{L}(s) = \frac{b(s)}{a(s)} X^{L}(s)$$

► La transferencia del sistema  $H^L(s) = \frac{Y^L(s)}{X^L(s)}$  es racional (cociente de polinomios)

## Polos y Ceros

En una función de transferencia racional H:

- ▶ Raíces del numerador: Ceros  $(H(c_k) = 0)$
- ▶ Raíces del denominador: Polos  $(H(p_k) \to \infty)$
- ► Ejemplo:

$$H(s) = \frac{s(s+1,2)}{(s-0,4)(s-2)}$$

 Un sistema causal estable tiene sus polos en el semiplano izquierdo (Laplace)

Diagrama de polos y ceros

### Transformadas unilaterales

Permiten coniderar condiciones iniciales

Transformada de Laplace unilateral

$$X_{+}^{L}(s) = \int_{0}^{\infty} x(t)e^{-st}dt, \quad \mathcal{R}\{s\} > a$$

Diferenciación

$$y(t) = \frac{dx(t)}{dt} \Leftrightarrow Y_+^L(s) = sX_+^L(s) - x(0)$$

### Resumen

#### Transformada de Laplace

- ► Definición, propiedades y ejemplos
- Señales de potencia infinita y Sistemas
- Regiones de convergencia
- ► Transformadas inversas
- ► Ecs. Diferenciales
- ► Polos y Ceros
- ► Unilaterales (cond. inciales)