

# Transformada Unilateral de Laplace

---

Ing. José Miguel Barboza Retana  
Escuela de Ingeniería Electrónica  
Instituto Tecnológico de Costa Rica

Verano 2019-2020

# Transformada Unilateral de Laplace

---

# Transformada unilateral de Laplace

La causalidad de sistemas reales ha conducido a una modificación de la **transformada de Laplace** donde se ignora lo ocurrido antes de  $t = 0$ , y que se conoce como la **transformada unilateral de Laplace**:

$$\mathcal{L}_u\{x(t)\} = \int_0^{\infty} x(t)e^{-st} dt = \mathcal{L}\{x(t)u(t)\}$$

que es idéntica a la transformada bilateral de la función  $x(t)u(t)$ , o en otras palabras, si  $x(t)$  es causal sus transformadas unilateral y bilateral son idénticas.

# ROC en la transformada unilateral de Laplace

Puesto que  $x(t)u(t)$  es una señal derecha, su **ROC** es siempre un semiplano derecho.

El instante  $t = 0$  puede o no ser incluido, lo que se indica en la integral con  $0^-$  ó  $0^+$  respectivamente. Si solo se indica en la integral  $0$ , se asume que se trata de  $0^-$ .

# Transformadas Unilaterales de Laplace

Señal	Transformada	ROC
$\delta(t)$	1	todo $s$
1	$\frac{1}{s}$	$\sigma > 0$
$\frac{t^{n-1}}{(n-1)!}$	$\frac{1}{s^n}$	$\sigma > 0$
$e^{-at}$	$\frac{1}{s+a}$	$\sigma > -a$
$\frac{t^{n-1}}{(n-1)!}e^{-at}$	$\frac{1}{(s+a)^n}$	$\sigma > -a$
$\delta(t-\tau), \tau > 0$	$e^{-s\tau}$	todo $s$
$\cos(\omega_0 t)$	$\frac{s}{s^2 + \omega_0^2}$	$\sigma > 0$
$\text{sen}(\omega_0 t)$	$\frac{\omega_0}{s^2 + \omega_0^2}$	$\sigma > 0$
$e^{-at} \cos(\omega_0 t)$	$\frac{s+a}{(s+a)^2 + \omega_0^2}$	$\sigma > -a$
$e^{-at} \text{sen}(\omega_0 t)$	$\frac{\omega_0}{(s+a)^2 + \omega_0^2}$	$\sigma > -a$
$\frac{d^n}{dt^n} \delta(t)$	$s^n$	todo $s$

# Propiedades de la Transformada Unilateral de Laplace

---

# Propiedades

- Algunas propiedades son idénticas a las de la **transformada bilateral**.
- Aquellas que conducen a un semiplano izquierdo como **ROC** no tienen equivalente en la **transformada unilateral**.

# Propiedades de la Transformada Unilateral de Laplace

Propiedad	Señal en el tiempo	Transformada	ROC
	$x(t) = x(t)u(t)$	$X(s)$	$R$
	$x_1(t) = x_1(t)u(t)$	$X_1(s)$	$R_1$
	$x_2(t) = x_2(t)u(t)$	$X_2(s)$	$R_2$
Linealidad	$\alpha_1 x_1(t) + \alpha_2 x_2(t)$	$\alpha_1 X_1(s) + \alpha_2 X_2(s)$	$\geq R_1 \cap R_2$
Función real	$x(t) \in \mathbb{R}$	$X(s) = X^*(s^*)$	$R$
Desplazamiento temporal	$x(t - \tau), \tau > 0$	$e^{-s\tau} X(s)$	$R$
Desplazamiento en $s$	$e^{s_0 t} x(t)$	$X(s - s_0)$	$R + s_0$
Conjugación	$x^*(t)$	$X^*(s^*)$	$R$
Escalamiento en el tiempo	$x(at), a > 0$	$\frac{1}{a} X\left(\frac{s}{a}\right)$	$R/a$
Convolución	$x_1(t) * x_2(t)$	$X_1(s)X_2(s)$	$\geq R_1 \cap R_2$
Diferenciación	$\frac{dx(t)}{dt}$	$sX(s) - x(0^-)$	$\geq R$
Diferenciación múltiple	$\frac{d^n}{dt^n} x(t)$	$s^n X(s) - \sum_{i=1}^n s^{n-i} x^{(i-1)}(0^-)$	
Diferenciación en $s$	$-tx(t)$	$\frac{d}{ds} X(s)$	$R$
Integración	$\int_{0^-}^t x(\tau) d\tau$	$\frac{1}{s} X(s)$	$\geq R \cap \{\sigma > 0\}$
Teorema de valor inicial	$x(0^+)$	$\lim_{s \rightarrow \infty} sX(s)$	
Teorema de valor final	$\lim_{t \rightarrow \infty} x(t)$	$\lim_{s \rightarrow 0} sX(s)$	



# Linealidad

Si

$$\begin{array}{ll} x_1(t) \text{ --- } X_1(s), & ROC: R_1 \\ x_2(t) \text{ --- } X_2(s), & ROC: R_2 \end{array}$$

entonces

$$\alpha_1 x_1(t) + \alpha_2 x_2(t) \text{ --- } \alpha_1 X_1(s) + \alpha_2 X_2(s), \quad ROC: R_1 \cap R_2$$

# Desplazamiento temporal

(1)

Si  $x(t)$  es causal, es decir  $x(t) = x(t)u(t)$ , entonces un **atraso** en el tiempo de  $x(t)$  puede expresarse utilizando la propiedad

$$x(t - \tau) \longleftrightarrow e^{-s\tau} X(s)$$

donde  $\tau$  debe ser mayor a cero.

Si  $x(t)$  **NO** es causal, el retraso en el tiempo hace que aparezca un nuevo segmento de  $x(t)$  en el intervalo  $[0, \tau]$ , no considerado en la transformación unilateral de  $x(t)$ .

$$x(t - \tau) \xrightarrow{\text{unilateral}} e^{-s\tau} X(s) + \mathcal{L}_u\{x(t - \tau)u(\tau - t)u(t)\}$$

Un adelanto en el tiempo puede causar que parte de  $x(t)$  sea desplazado antes del instante  $t = 0$ , lo que no sería considerado por la transformada unilateral.

$$\mathcal{L}_u\{x(t + \tau)\} = e^{s\tau}[X(s) - \mathcal{L}_u\{x(t)u(t)u(\tau - t)\}]$$

# Desplazamiento en el dominio $s$

Un desplazamiento en el dominio  $s$  tiene un efecto idéntico al caso de la transformada bilateral, puesto que no causa ninguna alteración en la causalidad de la señal  $x(t)$ :

$$e^{s_0 t} x(t) \longleftrightarrow X(s - s_0)$$

## Ejemplo: Transformada unilateral de Laplace de una función periódica (1)

Calcule la transformada unilateral de Laplace de una función periódica  $x(t)$

## Ejemplo: Transformada unilateral de Laplace de una función periódica (2)

**Solución:** Asúmase que

$$\hat{x}(t) = \begin{cases} x(t) & \text{para } 0 \leq t \leq T \\ 0 & \text{en el resto} \end{cases}$$

es una función finita causal igual al primer periodo  $T$  de la función  $x(t)$ . Se cumple entonces que

$$x(t)u(t) = \sum_{n=0}^{\infty} \hat{x}(t - nT)$$

## Ejemplo: Transformada unilateral de Laplace de una función periódica (3)

y la **transformada unilateral de Laplace** es, utilizando la propiedad de desplazamiento y de linealidad

$$\begin{aligned}\mathcal{L}_u\{x(t)\} &= \sum_{n=0}^{\infty} \mathcal{L}_u\{\hat{x}(t - nT)\} \\ &= \sum_{n=0}^{\infty} e^{-snT} \mathcal{L}_u\{\hat{x}(t)\} \\ &= \sum_{n=0}^{\infty} e^{-snT} \hat{X}(s) = \hat{X}(s) \sum_{n=0}^{\infty} e^{-snT}\end{aligned}$$



## Ejemplo: Transformada unilateral de Laplace de una función periódica (4)

Utilizando el resultado de series de potencias con  $z = e^{-sT}$  se tiene que

$$\begin{aligned}\lim_{N \rightarrow \infty} \sum_{n=0}^{N-1} e^{-snT} &= \lim_{N \rightarrow \infty} \frac{1 - e^{-sNT}}{1 - e^{-sT}} \\ &= \frac{1}{1 - e^{-sT}}\end{aligned}$$

para  $\operatorname{Re}\{s\} = \sigma > 0$ , con lo que finalmente se obtiene

$$\mathcal{L}_u\{x(t)\} = \frac{\hat{X}(s)}{1 - e^{-sT}}$$

# Conjugación

Al igual que con la transformada bilateral se cumple

$$x^*(t) \longleftrightarrow X^*(s^*)$$

y por tanto para funciones  $x(t)$  reales se cumple que si  $p$  es un polo complejo con parte imaginaria diferente de cero, entonces  $p^*$  también lo es.

# Escalamiento en el tiempo

Únicamente válido con valores positivos, para evitar inversiones temporales (que cambian las **ROC**). Con  $a > 0$ :

$$x(at) \longleftrightarrow \frac{1}{a} X\left(\frac{s}{a}\right)$$

# Convolución

Propiedad válida únicamente si las dos funciones involucradas son causales:

$$x_1(t) * x_2(t) \quad \circ \text{---} \bullet \quad X_1(s)X_2(s)$$

Si  $x(t)$  tiene como transformada unilateral  $X(s)$ , y  $x(t)$  es continua en  $x(0)$  y su derivada es de orden exponencial entonces

$$\mathcal{L}_u \left\{ \frac{d}{dt} x(t) \right\} = \int_{0^-}^{\infty} \frac{d}{dt} x(t) e^{-st} dt$$

e integrando por partes

$$\begin{aligned} &= x(t) e^{-st} \Big|_{0^-}^{\infty} + s \int_{0^-}^{\infty} x(t) e^{-st} dt \\ &= sX(s) - x(0^-) \end{aligned}$$

Para la segunda derivada se cumple

$$\mathcal{L}_u \left\{ \frac{d^2}{dt^2} x(t) \right\} = \int_{0^-}^{\infty} \frac{d^2}{dt^2} x(t) e^{-st} dt$$

e integrando por partes

$$= e^{-st} \frac{d}{dt} x(t) \Big|_{0^-}^{\infty} + s \int_{0^-}^{\infty} e^{-st} \frac{d}{dt} x(t) dt$$

$$= - \frac{d}{dt} x(t) \Big|_{t=0^-} + s \mathcal{L}_u \left\{ \frac{d}{dt} x(t) \right\}$$

$$= s^2 X(s) - s x(0^-) - \frac{d}{dt} x(t) \Big|_{t=0^-}$$

Para ordenes superiores esto se generaliza en

$$\begin{aligned}\mathcal{L}_u \left\{ \frac{d^n}{dt^n} x(t) \right\} &= s^n X(s) - s^{n-1} x(0^-) - s^{n-2} x^{(1)}(0^-) - \dots - x^{(n-1)}(0^-) \\ &= s^n X(s) - \sum_{i=1}^n s^{n-i} x^{(i-1)}(0^-)\end{aligned}$$

Donde

$$x^{(n)}(0^-) = \left. \frac{d^n}{dt^n} x(t) \right|_{t=0^-}$$

# Integración

Para  $x(t)$  causal se cumple

$$\int_{0^-}^{\infty} x(\tau) d\tau = x(t) * u(t) \quad \longleftrightarrow \quad X(s)U(s) = \frac{1}{s} X(s)$$



# Teorema de valor inicial

Sea  $x(t)$  una función causal, es decir,  $x(t) = x(t)u(t)$ , y sin valores singulares en el origen, como el impulso o su derivada. **El teorema del valor inicial** establece que<sup>1</sup>

$$x(0^+) = \lim_{s \rightarrow \infty} sX(s)$$

Mientras que el teorema del valor final indica

$$\lim_{t \rightarrow \infty} x(t) = \lim_{s \rightarrow 0} sX(s)$$

<sup>1</sup>Ver demostración en [1] pág. 234.

# **Ecuaciones Diferenciales**

---

# Condiciones Iniciales

Con la **transformada unilateral** es posible incorporar **condiciones iniciales** en problemas de ecuaciones diferenciales con coeficientes constantes.

## Ejemplo: Ecuación diferencial con condiciones iniciales (1)

Encuentre la respuesta de un **sistema LTI** caracterizado por la ecuación diferencial de segundo orden con coeficientes constantes

$$\frac{d^2}{dt^2}y(t) + 2\alpha \frac{d}{dt}y(t) + \beta y(t) = x(t)$$

bajo las condiciones iniciales

$$y(0^-) = \eta \qquad \left. \frac{d}{dt}y(t) \right|_{t=0^-} = \gamma$$

a la entrada  $x(t) = \zeta u(t)$

## Ejemplo: Ecuación diferencial con condiciones iniciales (2)

**Solución:** Aplicando la transformada unilateral de Laplace a ambos lados se obtiene:

$$s^2Y(s) - sy(0^-) - \left. \frac{d}{dt}y(t) \right|_{t=0^-} + 2\alpha[sY(s) - y(0^-)] + \beta Y(s) = X(s)$$

y reagrupando

$$Y(s)[s^2 + 2\alpha s + \beta] = X(s) + sy(0^-) + \left. \frac{d}{dt}y(t) \right|_{t=0^-} + 2\alpha y(0^-)$$

de donde se obtiene

$$Y(s) = \frac{X(s)}{s^2 + 2\alpha s + \beta} + \frac{(s + 2\alpha)y(0^-) + \left. \frac{d}{dt}y(t) \right|_{t=0^-}}{s^2 + 2\alpha s + \beta}$$

## Ejemplo: Ecuación diferencial con condiciones iniciales (3)

La salida tiene dos componentes:

- La primera depende de la entrada  $X(s)$  y se conoce como **respuesta forzada**.
- La segunda está determinada por las condiciones iniciales y se conoce como **respuesta natural** del sistema.
- Si el sistema está en reposo, es decir, todas sus condiciones iniciales son cero, entonces solo presentará respuesta forzada ante la entrada.
- Por otro lado, si no se aplica ninguna entrada, entonces el sistema reaccionará dependiendo de las condiciones iniciales.

## Ejemplo: Ecuación diferencial con condiciones iniciales (4)

Para los valores iniciales dados y la entrada indicada

$$x(t) = \zeta u(t) \quad \text{---} \quad X(s) = \frac{\zeta}{s}$$

se obtiene

$$Y(s) = \frac{\zeta}{s(s^2 + 2\alpha s + \beta)} + \frac{(s + 2\alpha)\eta + \gamma}{s^2 + 2\alpha s + \beta}$$

El término cuadrático fue analizado en ejemplos anteriores. Aquí deben considerarse los tres casos aplicados a un sistema causal.

## Ejemplo: Ecuación diferencial con condiciones iniciales (5)

Si  $\Delta = 0$  entonces

$$Y(s) = \eta \frac{s^2 + 2\alpha s + \frac{\gamma}{\eta}s + \frac{\zeta}{\eta}}{s(s + \alpha)^2} = \frac{A_1}{s} + \frac{A_2}{s + \alpha} + \frac{A_3}{(s + \alpha)^2}$$

con

$$A_1 = \frac{\zeta}{\alpha^2} \quad A_2 = \eta - \frac{\zeta}{\alpha^2} \quad A_3 = \gamma + \alpha\eta - \frac{\zeta}{\alpha}$$

con lo que

$$y(t) = A_1 u(t) + A_2 e^{-\alpha t} u(t) + A_3 t e^{-\alpha t} u(t)$$



## Ejemplo: Ecuación diferencial con condiciones iniciales (6)

Si  $\Delta > 0$  entonces

$$Y(s) = \frac{A_1}{s} + \frac{A_2}{s - a_1} + \frac{A_3}{s - a_2}$$

por lo que

$$y(t) = A_1 u(t) + A_2 e^{a_1 t} u(t) + A_3 e^{a_2 t} u(t)$$

con

$$A_1 = \frac{\zeta}{\beta}$$

$$A_2 = \frac{a_1^2 \eta - 2a_1 \alpha \eta - a_1 \gamma + \zeta}{a_1(a_1 - a_2)}$$

$$A_3 = \frac{-a_2^2 \eta + 2a_2 \alpha \eta + a_2 \gamma - \zeta}{a_2(a_1 - a_2)}$$

## Ejemplo: Ecuación diferencial con condiciones iniciales (7)

Si  $\Delta < 0$  entonces  $a_2 = a_1^*$  y  $A_3 = A_2^*$  con lo que

$$y(t) = A_1 u(t) + 2|A_2|e^{-\alpha t} \cos\left(\sqrt{|\Delta|}t + \angle A_2\right) u(t)$$

# Bibliografía

- [1] P. Alvarado, Señales y Sistemas. Fundamentos Matemáticos. Instituto Tecnológico de Costa Rica: Centro de Desarrollo de Material Bibliográfico, 2008.

