

TRANSFORMADA DE LAPLACE: PARTE 1

→ Esta transformada es **MAS ÁPTICA Y OPERATIVA** que la **TFTC** → **SEÑALES QUE NO DISPONEN DE TFTC**

→ Tiene una **ESTRENA APLICABILIDAD** en el **ANÁLISIS DE SIST. LTI** (aná. como las TFTC posibilita un análisis **espectral** de señ. temp.) → **SEÑALES QUE SEñALAN FUELTAS** → **UNÍTATE FORTAL DE LA TF**

→ **CARACTERÍSTICAS** → **EEDS CON FORMA ALGEBRAICA** (INDEP. COND. INIC) → **SEÑALES QUE NO DISPONEN DE TFTC** → **RELACIÓN DIRECTA** con las TFTC → podemos evaluar **COND. INIC.** → **de Func. nominales en TFTC**

→ Una de las **CONDIC. DE E** de la TFTC es que la señal sea de **E L 00** (**CUADRADO INTEGRABLE**) → **LA RESOLUCIÓN DE EEDS NO DEJA COMPROBAR COND. INIC.** → **POBLIC** establecen **CRITERIOS DE ESTABILIDAD** de los sistemas

→ Esta condición puede ser cumplida agregando un término de convergencia $e^{-\sigma t}$ → **ASEGURAR UNA SOL. CONVERGENTE** → $E = \int_{-\infty}^{+\infty} |x(t)| e^{-\sigma t} dt < \infty$

→ **EXIGIENDO VALORES ADECUADOS DE σ** (tal que $x(t)e^{-\sigma t}$ DE E FINITA) → **POSIBLE** el calc. de TFTC

$x(w) = \int_{-\infty}^{+\infty} x(t) e^{-\sigma t} e^{-j\omega t} dt = \int_{-\infty}^{+\infty} x(t) e^{-(\sigma+j\omega)t} dt$ → **EL CONG. DE σ DEBE SER DEFINIDO** → **POSIBLE** la TF

ej: $u(t)$ es de $E \infty$ pero $u(t) \cdot e^{-\sigma t}$ → **SE DICE** de $E L 00$ si $\sigma > 0$ → **TL**

→ **SE DEFINE** entonces: $[S = \sigma + j\omega]$ → **FRECUENCIA** → se obtiene así la **TRANSF. DE LAPLACE**

$[x(s) = \int_{-\infty}^{+\infty} x(t) e^{-st} dt] \leftrightarrow [x(t) = \frac{1}{j2\pi} \int_{-\infty}^{+\infty} x(s) e^{st} ds]$ → **SÓLO SI** $x(t|0) = 0$ → **TRANSF. DE LAPLACE (TL)** → **ANTITRANSF. DE LAPLACE**

→ En los TL NO SE AJUSTA FORMALMENTE con el **CONTENIDO ESPECTRAL** de la **SEÑAL** (w está incluido en s)

a. p. ello se hace $S = j\omega$ ($\sigma = 0 \rightarrow$ VUELTA a dom. FOURIER) → **SI EL CONG. DE σ LO PERMITE**

APLICANDO TL

- ① **FUNCIÓN DELTA DE DIRAC** $x(t) = \delta(t) \rightarrow S(t)$ → $L\{\delta(t)\} = X(s) = \int_{-\infty}^{+\infty} \delta(t) e^{-st} dt$
- ② **FUNCIÓN ESCALÓN** $x(t) = u(t) \rightarrow$ $L\{u(t)\} = X(s) = \int_{-\infty}^{+\infty} u(t) e^{-st} dt = -\frac{1}{s} e^{-st} \Big|_{-\infty}^{\infty} = \lim_{t \rightarrow \infty} (-\frac{1}{s} e^{-st}) + \frac{1}{s}$
- ③ **EXP. DECreciente** $x(t) = e^{-at} u(t), a > 0$ → $x(s) = \int_{-\infty}^{+\infty} e^{-at} e^{-st} dt = \frac{-1}{s+a} e^{-(s+a)t} \Big|_{-\infty}^{\infty} = \lim_{t \rightarrow \infty} (-\frac{1}{s+a} e^{-(s+a)t}) + \frac{1}{s+a}$
- ④ **EXP. Creciente IZQ.** $x(t) = -e^{at} u(-t), a > 0$ → trabajando como en ③ → $[-e^{-at} u(-t)] \rightarrow \frac{1}{s-a}, \sigma < a$ → **MISMA TL QUE ③** pero **✓ VALORES DE σ**

→ **FUNCIONES** (que no poseen TL) → $x(t) = Ce^{-t}$ → $x(t) = e^{j\omega t}$ → $\int_{-\infty}^{+\infty} |x(t)| e^{-\sigma t} dt \rightarrow \infty \forall \sigma$

PIANO COMPLEJO DE LAPLACE (PLANO S) → para $S = \sigma + j\omega$ VAR. COMPLEJA

→ **SE DEFINEN "REGIONES DE CONVERG"** (RDCs), al considerar que la parte Re " σ " debe cumplir una condición μ que la **TL** de la **SEÑAL** converja

RDC IZQ. $(\sigma < a)$ → **TL** UNICA y ESTA REGION → ej: $-e^{-2t} u(t)$ (SEñ. IZQ.)

RDC CIMA: $\sigma_1 < \sigma < \sigma_2$ → **TL** UNICA → ej: $e^{-2t} u(t)$

RDC DERECHA: $\sigma > a$ → **TL** UNICA → ej: $e^{-2t} u(t)$ SEñ. DER. → $F(s) = A(s)/B(s)$

→ **NO TIENEN TL** obtendremos **FUNC. DE VAR. COMPL. "F(s)"** → si las partidas son **RACIONALES** podrán ser identificadas en el **PLANO S** → **PODER DE SUS POLOS Y CEROS**

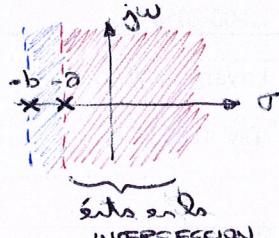
ej: $F(s) = \frac{1}{s-a}; \sigma > a$ → **POLO SIMPLE** en $s=a$ → **DICHO VALOR** **UMERA LA RDC** (en $s=a$ DIVERGE)

→ $\Rightarrow -a$ *

Dada la F.T. de una señal $x(t) = e^{-at} u(t) + e^{-bt} u(t)$ con $a > 0, b > 0$

$$\therefore X(s) = \frac{1}{s-a} + \frac{1}{s-b}$$

Para que la función compuesta sea válida (ambas se deben conv.), debe DETERMINARSE UNA REGIÓN DE CONV. COMÚN (INTERSECCION entre ambas)



$$\Rightarrow [X(s) = \frac{1}{s-a} + \frac{1}{s-b}, \sigma > 0]$$

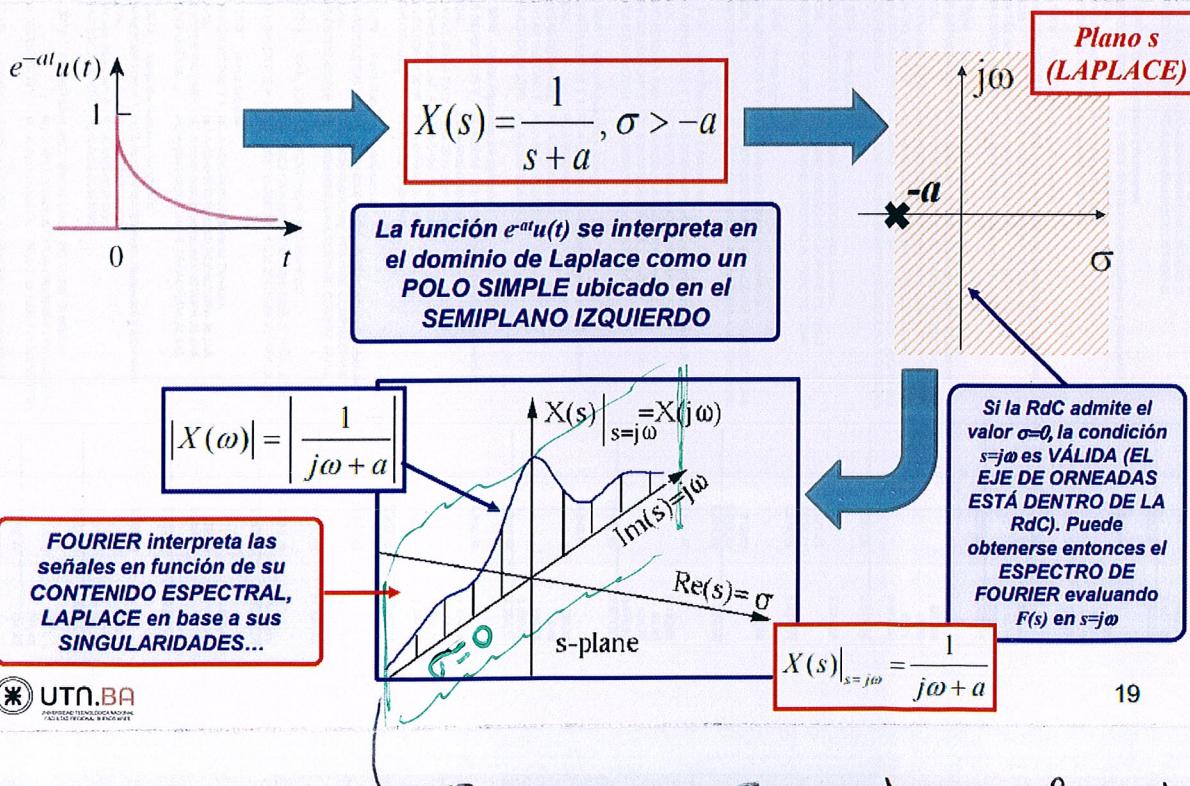
RdC correspondiente a la del POLO + a la DERECHA

PROPIEDADES GENERALES DE LA RdC

- NO CONTIENE POLOS → non el lím. de la región (en ellos la transf. diverge)
- SI $x(t) = 0$ en $t < t_0$ (SEGU. DERECHO) → La RdC es de la forma $\sigma > \sigma_0$, con $\sigma_0 = \text{PARTIE IRE DEL POLO}$ que MAS a la DERECHA \exists
- SI $x(t) = 0$ en $t > t_0$ (SEGU. IZQ.) → La RdC es de la forma $\sigma < \sigma_0$, con $\sigma_0 = \text{PARTIE IRE DEL POLO}$ que MAS a la IZQUIERDA \exists
- SI $x(t)$ es DE DURACIÓN ∞ (SEGÚN. BIDIMENSIONAL) → La RdC es de la forma $\sigma_1 < \sigma < \sigma_2$ (CINTA VERTICAL en PLANO S)
- SI $x(t)$ es DE DURAC. FINITA (INICIA en t_0 y CONCLUYE en t_1) → La RdC resulta TODO EL PLANO "S" (exceptuando quizás $\sigma = 0$ o $\sigma \rightarrow \infty$)

¿COMO SE CONECTAN FINALMENTE LA TL y LA TFTC?

- Hay que tener en cuenta que SI LA CONDICIÓN $\sigma = 0$ PERTENECE a la RdC (pueden valores de σ que dan \exists a la TL) \Rightarrow "S" puede ser RESTE. por $j\omega$
 - $[TL[F(t)] = TF[F(t)e^{\sigma t}] \Rightarrow [TL = TF = \text{si } s = j\omega (\sigma = 0)]$
- ESTA COND. IMPLICA que la Func. $F(t)$, además de TL, posee TFTC ($E < \infty$)
BAJO ESTA PREMISA, LAS PROP. DE LA TL SON NECESARIAM. LAS MISMAS que en TFTC



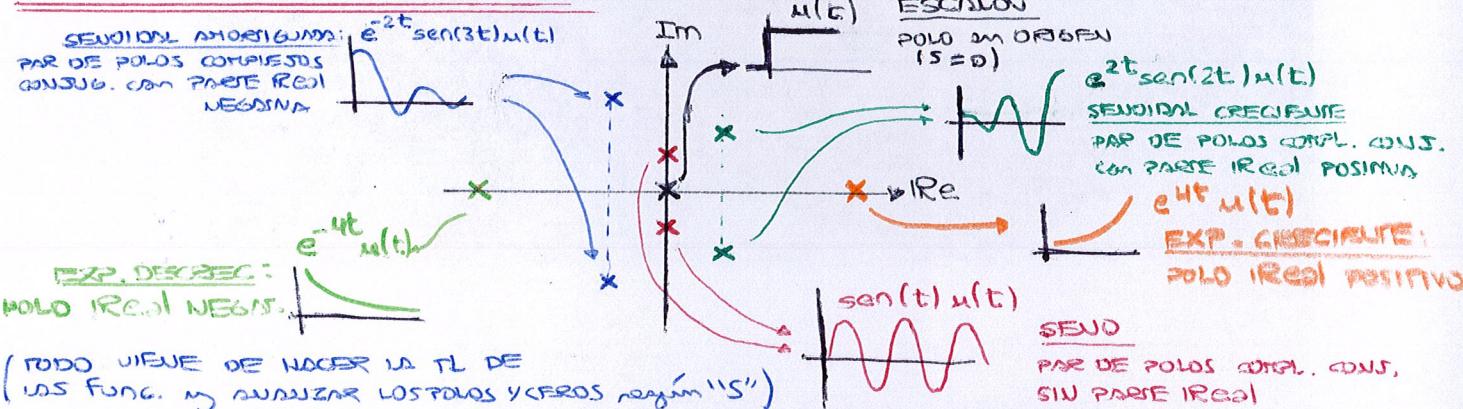
VER que como $\sigma = 0$ pertenece a la RdC, puedo robar al dom de la TF DE FOURIER y obtener el espectro, CONTINUO en el plano $\sigma = 0$

PROPIEDADES DE LA TL		→ evaluadas en "S"
① LINEALIDAD Y ESCALADO	SE MANTIENEN INTRAS	LINELA F(t) + g(t) \xrightarrow{TL} F(s) + G(s) $(\alpha + jb)f(t) \xrightarrow{TL} (\alpha + jb)F(s)$
② DESPLAZAMIENTO TEMPORAL	$f(t - t_0) \xrightarrow{TL} e^{-st_0} F(s)$	ESC. $TL \{ f(\alpha t) \} = \frac{1}{\alpha} F\left(\frac{s}{\alpha}\right)$
③ DESPLAZAMIENTO FRECUENCIAL	$e^{st_0 t} F(t) \xrightarrow{TL} F(s + s_0)$	con s_0 complejo
④ DERIVADA TEMPORAL	$F'(t) \xrightarrow{TL} sF(s)$	⑦ CONVOLUCIÓN
⑤ DERIVADA FRECUENCIAL	$-tf(t) \xrightarrow{TL} \frac{dF(s)}{ds}$	$[F(t) * g(t) \xrightarrow{TL} F(s)G(s)]$
⑥ INTEGRACIÓN TEMPORAL	$\int_{-\infty}^t f(\tau) d\tau \xrightarrow{TL} \frac{1}{s} F(s)$	$(-t)^n f(t) \xrightarrow{TL} \frac{d^n F(s)}{ds^n}, n \in \mathbb{N}$

LIMITACIONES DE LA TF (ADMITIDAS EN TL)

- TFTC NO ADMITE SEÑALES DE E = 00 (IMPULSE S)
- LA RESOL. DE EDOS con TFTC NO PERMITE INCORPORAR COND. INICIALES (SIEMPRE SE ASUMEN NULAS) MIENTRAS QUE LAS TL SI : (utilizan SIST. LTI)
- ¿CUANDO ES CONVENIENTE USAR TFTC?
 - ANÁLISIS DE SEÑALES PERIODICAS
 - ANÁLISIS ENERG. POR PARTEVAL
 - ANÁLISIS ESPECTRAL
 - ANÁLISIS DE SEÑALES ESTOCÁSTICAS (ej: SINUSOIDES)

VISION GENERAL DE LA TL



(TODO VIENE DE HACER LA TL DE LAS FUNC. Y ANALIZAR LOS POLOS Y CEROS régime "S")

CON LA TL PODEMOS LEER EL COMPORTAMIENTO TEMPORAL EN VIRTUD DE LA UBICACIÓN DE SUS POLOS Y CEROS (UTIL EN ANÁLISIS DE SIST. LTI)

ANTITRANSFORMADA: ¿CÓMO VOLVEMOS AL DOM. TEMP? (TIL)

→ LA TIL consiste en RESOLVER UNA INTEGRAL DE LINHA en el campo de LA VARIABLE COMPLEJA.

$$s = \sigma + j\omega \Rightarrow X(t) = \frac{1}{j2\pi} \int_{C - j\infty}^{C + j\infty} X(s) e^{st} ds$$

CONSISTE EN ANTEJUGAR REPARTO DE LA VERTICAL $s = \sigma + j\omega$ TAL QUE TODAS LAS SING. DE $X(s)$ QUEDEN A LO IZQ.

→ SE PROponen 3 Opciones p/ SU IMPLEMENTACIÓN:

① USAR TABLA DE TRANSF. DE MANERA DIRECTA

② si la transf. es UNA FUNCIÓN RACIONAL (SOC. DE POLOS Y CEROS) → REPARTIR EN FRACC. PARCIALES → USAR LA TABLA DE TRANSF (RECOMENDADO)

③ USAR EL TEOREMA DE LOS RESIDOS p/ RESOLVER LA INTEGRAL

APLICANDO EL TEOREMA DE LOS RESIDOS → $\oint_C F(s) ds = j2\pi \sum_i \operatorname{res} \{ F(s) \}$

→ NO SE CONTEMPLAN "LOS RESIDOS" DE LOS SING. EXTERIORDOS POR LA CURVA C.

→ COMO LAS FUNC. EN EL PLANO S ESTÁN COMUNICADAS CONST. POR POLOS Y CEROS, PUEDE EXAMINARSE ENTRESES UNA CURVA QUE CONTenga A LA ROTUNDAD DE LOS POLOS DE $X(s) e^{st}$ DE LA TL

→ $X(t) = \frac{1}{j2\pi} \int_{C - j\infty}^{C + j\infty} X(s) e^{st} ds \Rightarrow$ SI $\oint_C F(s) ds = j2\pi \sum_i \operatorname{res} \{ F(s) \} \Rightarrow F(s)$ PUEDE SER $X(s) e^{st}$

$$\therefore X(t) = \frac{1}{j2\pi} \oint_C X(s) e^{st} ds = \sum_i \operatorname{res} \{ X(s) e^{st} \}$$

ESTA TÉCNICA NO PUEDE USARSE CON FUNC. DIFERENTES ($t=0$ SI $t \neq 0$).
 SE DICE VERIF. EN LA FUNC. RACIONAL QUE EL ORDEN DEL NUM. SEA INF. AL ORDEN DENOM.

$$\operatorname{res} \{ X(s) e^{st} \}_{s=s_i} = \frac{1}{(P-1)!} \lim_{s \rightarrow s_i} \frac{d^{P-1} \{ X(s) e^{st} \}}{ds^{P-1}}$$