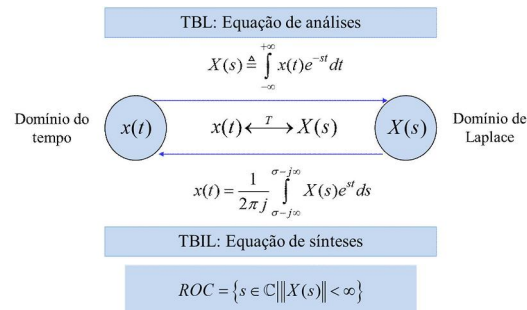


A Transformada de Laplace Bilateral (Parte II)

Professor

Jorge Leonid Aching Samatelo
jlasm001@gmail.com



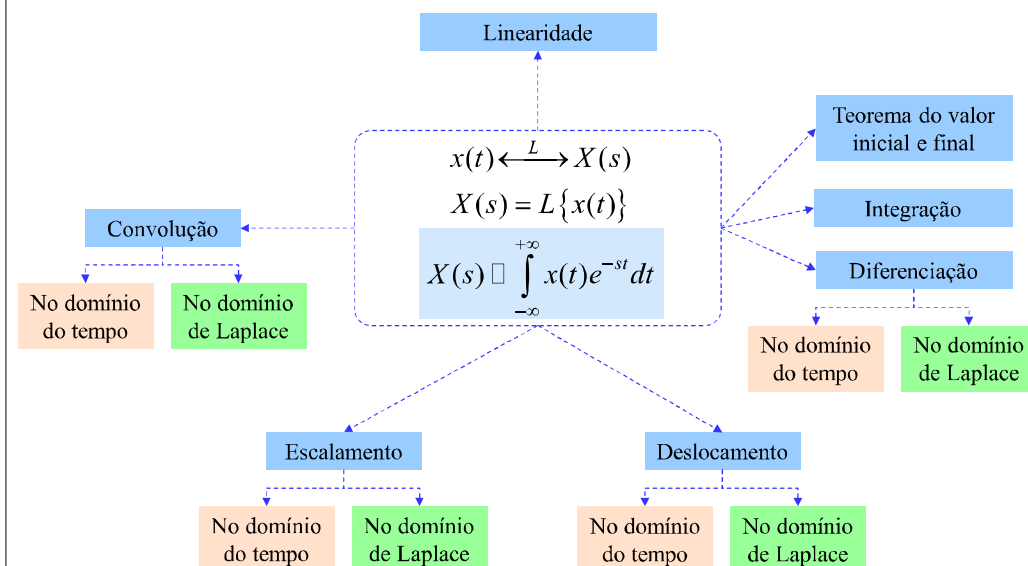
Índice

- ☐ Introdução.
- ☐ ROC.
- ☐ Diagrama de polos e zeros.
- ☐ Propriedades.
- ☐ Algumas Transformadas Básicas.
- ☐ Transformada Bilateral Inversa de Laplace (TBIL).
- ☐ Bibliografia.

Propriedades

Propriedades

Introdução



Propriedades

Linearidade

- A Transformada bilateral de Laplace de uma combinação linear é igual a combinação linear das transformadas.

$$x_1(t) \xrightarrow{L} X_1(s), ROC_{X_1}$$

$$x_2(t) \xrightarrow{L} X_2(s), ROC_{X_2}$$

$$y(t) = ax_1(t) + bx_2(t) \xrightarrow{L} Y(s) = aX_1(s) + bX_2(s), ROC_Y = ROC_{X_1} \cap ROC_{X_2}$$

- Aqui, ROC_Y é a interseção de ROC_{X_1} e ROC_{X_2} .

7

Propriedades

Deslocamento

Deslocamento no tempo

- A Transformada bilateral de Laplace de um sinal deslocado t_0 instantes de tempo é igual a multiplicar a transformada do sinal por e^{-st_0} .

$$x(t) \xrightarrow{L} X(s), ROC_X$$

$$y(t) = x(t - t_0) \xrightarrow{L} Y(s) = X(s)e^{-st_0}, ROC_Y = ROC_X$$

- O ROC do sinal deslocada é igual ao ROC do sinal original, exceto pela adição do ponto em $s = s_0$.

12

Propriedades

Deslocamento

Deslocamento no domínio de Laplace

- A Transformada bilateral de Laplace de um sinal modulada pela exponencial $\exp(s_0 t)$ é igual a deslocar a transformada do sinal por s_0 .

$$x(t) \xrightarrow{L} X(s), ROC_X$$

$$y(t) = x(t)e^{s_0 t} \xrightarrow{L} Y(s) = X(s - s_0), ROC_Y = ROC_X \cup \{s_0\}$$

- O ROC do sinal deslocada é igual ao ROC do sinal original, exceto pela adição do ponto em $s = s_0$.

13

Propriedades

Escalamento

Escalamento no tempo

Compressão no tempo

Expansão no domínio de Laplace

$$x(t) \xrightarrow{L} X(s), ROC_X$$

$$y(t) = x(at) \xrightarrow{L} Y(s) = \frac{1}{|a|} X\left(\frac{s}{a}\right), ROC_Y = aROC_X$$



Basicamente, fazemos uma substituição de variáveis na transformada $X(s)$, onde era s agora deve ser s/a .

- Aqui $ROC_Y = aROC_X$ indica que o ROC_X é escalado pela constante a ($a > 0$) para garantir a causalidade de $x(t)$.
 - Por exemplo,
 - ❖ Se, o ROC_X é definido pela faixa de valores $r_R < \text{Re}\{s\} < r_L$.
 - ❖ Então, o ROC_Y é definido pela nova faixa de valores $ar_R < \text{Re}\{s\} < ar_L$.

17

Propriedades

Escalamento

Escalamento no domínio de Laplace

Expansão no tempo

Compressão no domínio de Laplace

$$x(t) \xleftrightarrow{L} X(s), ROC_X$$

$$y(t) = \frac{1}{|a|} x\left(\frac{t}{a}\right) \xleftrightarrow{L} Y(s) = X(as), ROC_Y = ROC_X / a$$



Basicamente, fazemos uma substituição de variáveis na transformada $X(s)$, onde era s agora deve ser as .

□ Aqui $ROC_Y = ROC_X/a$ indica que o ROC_X é escalado pela constante a ($a > 0$ para garantir a causalidade de $x(t)$).

➤ Por exemplo,

❖ Se, o ROC_X é definido pela faixa de valores $r_R < \text{Re}\{s\} < r_L$.

❖ Então, o ROC_Y é definido pela nova faixa de valores $r_R/a < \text{Re}\{s\} < r_L/a$.

.8

Propriedades

Convolução

Convolução no tempo

Modulação no domínio de Laplace

$$x_1(t) \xleftrightarrow{L} X_1(s), ROC_{X_1}$$

$$x_2(t) \xleftrightarrow{L} X_2(s), ROC_{X_2}$$

$$y(t) = x_1(t) * x_2(t) \xleftrightarrow{L} Y(s) = X_1(s)X_2(s), ROC_Y = ROC_{X_1} \cap ROC_{X_2}$$

19

Propriedades

Convolução

Convolução no domínio de Laplace

Modulação no tempo

Convolução no domínio de Laplace

$$x_1(t) \xleftrightarrow{L} X_1(s), ROC_{X_1}$$

$$x_2(t) \xleftrightarrow{L} X_2(s), ROC_{X_2}$$

$$y(t) = x_1(t)x_2(t) \xleftrightarrow{L} Y(s) = \frac{1}{j2\pi} \int_{\sigma-j\infty}^{\sigma+j\infty} X_1(w)X_2(s-w)dw,$$

$$ROC_Y = ROC_{X_1} \cap ROC_{X_2}$$

20

Propriedades

Diferenciação

Diferenciação no domínio do tempo

Diferenciação no tempo

Potenciação no domínio de Laplace

$$x(t) \xleftrightarrow{L} X(s), ROC_X$$

$$y(t) = \frac{d^n x(t)}{dt^n} \xleftrightarrow{L} Y(s) = s^n X(s), ROC_Y \supset ROC_X$$

Diferenciação no domínio de Laplace

Potenciação no tempo

Diferenciação no domínio de Laplace

$$x(t) \xleftrightarrow{L} X(s), ROC_X$$

$$y(t) = -tx(t) \xleftrightarrow{L} Y(s) = \frac{d}{ds} X(s), ROC_Y \supset ROC_X$$

24

Propriedades

Diferenciação

Exemplo

- ❑ Calcular a TLB dos sinais

➤ Impulso unitário

❖ Sabendo que:

$$x(t) = \delta(t)$$

$$\frac{d}{dt}u(t) = \delta(t)$$

➤ Rampa

$$x(t) = tu(t)$$

❑ Dica

$$u(t) \xleftrightarrow{L} \frac{1}{s}, \operatorname{Re}\{s\} > 0$$

$$\frac{dx(t)}{dt} \xleftrightarrow{L} sX(s)$$

$$-tx(t) \xleftrightarrow{LT} \frac{d}{ds}X(s)$$

25

Propriedades

Diferenciação

Solução

- ❑ Impulso unitário:

➤ Sabemos que:

$$\delta(t) = \frac{d}{dt}u(t)$$

$$L\{\delta(t)\} = L\left\{\frac{d}{dt}u(t)\right\} \xleftrightarrow{L} sX(s)$$

$$L\{\delta(t)\} = sL\{u(t)\}$$

$$L\{\delta(t)\} = s\left(\frac{1}{s}\right) \xleftrightarrow{L} u(t) \xleftrightarrow{L} \frac{1}{s}, \operatorname{Re}\{s\} > 0$$

$$L\{\delta(t)\} = 1, s \in \mathbb{C}$$

26

Propriedades

Diferenciação

Solução

- ❑ Rampa:

➤ Sabemos que:

$$x(t) = tu(t)$$

$$L\{x(t)\} = L\{tu(t)\} \xleftrightarrow{LT} -tx(t) \xleftrightarrow{LT} \frac{d}{ds}X(s)$$

$$L\{x(t)\} = -\frac{d}{ds}L\{u(t)\}$$

$$L\{x(t)\} = -\frac{d}{ds}\left(\frac{1}{s}\right) \xleftrightarrow{L} u(t) \xleftrightarrow{L} \frac{1}{s}, \operatorname{Re}\{s\} > 0$$

$$L\{x(t)\} = \frac{1}{s^2}, \operatorname{Re}\{s\} > 0$$

27

Algumas Transformadas Básicas

32

Algumas Transformadas Básicas

Impulso unitário

- Impulso unitário centrado no origem

$$\delta(t) \xrightarrow{L} 1, s \in \mathbb{C}$$

- Impulso unitário deslocado no tempo

$$\delta(t - t_o) \xrightarrow{L} e^{st_o}, s \in \mathbb{C}$$

33

Algumas Transformadas Básicas

Degrau unitário

- Degrau unitário centrado no origem

$$\text{Causal} \quad u(t) \xrightarrow{L} \frac{1}{s}, \operatorname{Re}\{s\} > 0$$

$$\text{Anti-causal} \quad -u(-t) \xrightarrow{L} \frac{1}{s}, \operatorname{Re}\{s\} < 0$$

- Degrau unitário deslocado no tempo

$$\text{Causal} \quad u(t - t_o) \xrightarrow{L} \frac{1}{s} e^{-t_o s}, \operatorname{Re}\{s\} > 0$$

$$\text{Anti-causal} \quad -u(-t + t_o) \xrightarrow{L} \frac{1}{s} e^{-t_o s}, \operatorname{Re}\{s\} < 0$$

- Degrau unitário com decaimento exponencial

$$\text{Causal} \quad e^{-at} u(t) \xrightarrow{L} \frac{1}{s + a}, \operatorname{Re}\{s\} > -a$$

$$\text{Anti-causal} \quad -e^{-at} u(-t) \xrightarrow{L} \frac{1}{s + a}, \operatorname{Re}\{s\} < -a$$

34

Algumas Transformadas Básicas

Sinais Sinusoidais

- Sinal Cosseno

$$\text{Causal} \quad \cos(\omega t) u(t) \xrightarrow{L} \frac{s}{s^2 + \omega^2}, \operatorname{Re}\{s\} > 0$$

$$\text{Anti-causal} \quad -\cos(\omega t) u(-t) \xrightarrow{L} \frac{s}{s^2 + \omega^2}, \operatorname{Re}\{s\} < 0$$

- Sinal Cosseno com decaimento exponencial

$$\text{Causal} \quad e^{-at} \cos(\omega t) u(t) \xrightarrow{L} \frac{s + a}{(s + a)^2 + \omega^2}, \operatorname{Re}\{s\} > -a$$

$$\text{Anti-causal} \quad -e^{-at} \cos(\omega t) u(-t) \xrightarrow{L} \frac{s + a}{(s + a)^2 + \omega^2}, \operatorname{Re}\{s\} < -a$$

36

Algumas Transformadas Básicas

Sinais Sinusoidais

- Sinal Seno

$$\text{Causal} \quad \sin(\omega t) u(t) \xrightarrow{L} \frac{\omega}{s^2 + \omega^2}, \operatorname{Re}\{s\} > 0$$

$$\text{Anti-causal} \quad -\sin(\omega t) u(-t) \xrightarrow{L} \frac{\omega}{s^2 + \omega^2}, \operatorname{Re}\{s\} < 0$$

- Sinal Seno com decaimento exponencial

$$\text{Causal} \quad e^{-at} \sin(\omega t) u(t) \xrightarrow{L} \frac{\omega}{(s + a)^2 + \omega^2}, \operatorname{Re}\{s\} > -a$$

$$\text{Anti-causal} \quad -e^{-at} \sin(\omega t) u(-t) \xrightarrow{L} \frac{\omega}{(s + a)^2 + \omega^2}, \operatorname{Re}\{s\} < -a$$

37

Transformada Bilateral Inversa de Laplace (TBIL)

45

Transformada Bilateral Inversa de Laplace

Introdução

- ❑ A TBL tem a propriedade de ser **unívoca e reversível**, se é considerada a **existência de uma ROC**.

$$x(t) \xrightarrow{L} X(s) \xrightarrow{L^{-1}} x(t), ROC_X$$

$$X(s) = L\{x(t)\}$$

$$= \int_{-\infty}^{+\infty} x(t)e^{-st} dt$$

?

46

Transformada Bilateral Inversa de Laplace

Introdução

- ❑ A TBL tem a propriedade de ser **unívoca e reversível**, se é considerada a **existência de uma ROC**.

$$x(t) \xrightarrow{L} X(s) \xrightarrow{L^{-1}} x(t), ROC_X$$

$$X(s) = L\{x(t)\}$$

$$= \int_{-\infty}^{+\infty} x(t)e^{-st} dt$$

$$x(t) = L^{-1}\{X(s)\}$$

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

47

Transformada Bilateral Inversa de Laplace

Introdução

- ❑ A TBL tem a propriedade de ser **unívoca e reversível**, se é considerada a **existência de uma ROC**.

$$x(t) \xrightarrow{L} X(s) \xrightarrow{L^{-1}} x(t), ROC_X$$

- ❑ Então, podemos calcular a transformada inversa usando a expressão:

$$x(t) = L^{-1}\{X(s)\}, ROC_X$$

$$= \frac{1}{j2\pi} \int_{\sigma-j\infty}^{\sigma+j\infty} X(s)e^{st} ds, ROC_X$$

- ❑ Dado que, a anterior integral pode resultar complicada de calcular, acostuma-se determinar a TBIL via **consulta de tabelas de inversas existentes** e usando as propriedades da transformada de Laplace, outras inversas são calculadas.

48

Transformada Bilateral Inversa de Laplace

Introdução

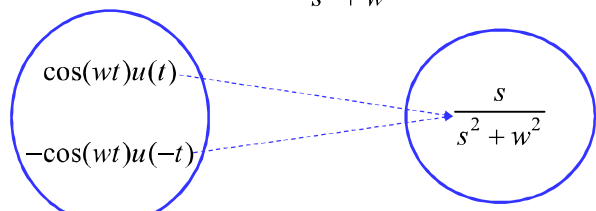
□ Papel do ROC no calculo da TBIL

- Requerido para avaliar a Transformada Inversa de Laplace. A operação para achar tal Transformada requer integração no plano complexo. O caminho de integração deve estar no ROC (ou existência) para $X(s)$.
- O ROC é necessário para que exista correspondência um-para-um, entre $x(t)$ e $X(s)$, caso contrario, cada $X(s)$ é a transformada de diferentes $x(t)$.

❖ Por exemplo:

$$\cos(\omega t)u(t) \xleftrightarrow{L} \frac{s}{s^2 + \omega^2}, \text{Re}\{s\} > 0$$

$$-\cos(\omega t)u(-t) \xleftrightarrow{L} \frac{s}{s^2 + \omega^2}, \text{Re}\{s\} < 0$$



Não foi especificado ROC

Domínio do tempo

Domínio de Laplace

49

Transformada Bilateral Inversa de Laplace

Introdução

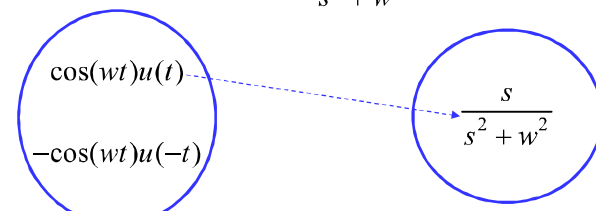
□ Papel do ROC no calculo da TBIL

- Requerido para avaliar a Transformada Inversa de Laplace. A operação para achar tal Transformada requer integração no plano complexo. O caminho de integração deve estar no ROC (ou existência) para $X(s)$.
- O ROC é necessário para que exista correspondência um-para-um, entre $x(t)$ e $X(s)$, caso contrario, cada $X(s)$ é a transformada de diferentes $x(t)$.

❖ Por exemplo:

$$\cos(\omega t)u(t) \xleftrightarrow{L} \frac{s}{s^2 + \omega^2}, \text{Re}\{s\} > 0$$

$$-\cos(\omega t)u(-t) \xleftrightarrow{L} \frac{s}{s^2 + \omega^2}, \text{Re}\{s\} < 0$$



Especificando o ROC

$\text{Re}\{s\} > 0$

Domínio do tempo

Domínio de Laplace

50

Transformada Bilateral Inversa de Laplace

Método de Expansão em Frações Parciais

□ No caso de que $X(s)$ seja uma função racional

$$X(s) = \frac{N(s)}{D(s)} = \frac{b_0 + b_1s + \dots + b_{M-1}s^{M-1} + b_Ms^M}{a_0 + a_1s + \dots + a_{N-1}s^{N-1} + a_Ns^N}$$

□ O calculo da transformada inversa de $X(s)$ são baseados no método de expansão em frações parciais.

51

Transformada Bilateral Inversa de Laplace

Método de Expansão em Frações Parciais

□ Restrição do Método

- A função racional $X(s) = N(s)/D(s)$ deve ser uma função própria.

□ Que é uma função própria?

- É aquela função racional onde o grau do denominador é **MAIOR** que o grau do numerador.
- Por exemplo:

$$X(s) = \frac{5.5 + 2.1s^1}{1 + 0.8s + 0.2s^2}$$

(grau numerador) < (grau denominador)
1 < 2

52

Transformada Bilateral Inversa de Laplace

Método de Expansão em Frações Parciais

Restrição do Método

- A função racional $X(s) = N(s)/D(s)$ deve ser uma **função própria**.

Que fazemos se a função não é própria (ou seja, ela é imprópria)?

- Neste caso, **dividimos algebricamente** o numerador pelo denominador até obter uma função racional própria.
- Por exemplo:

$$X(s) = \frac{2 + 0.8s + 0.5s^2 + 0.3s^3}{1 + 0.8s + 0.2s^2}$$

(grau
numerador) > (grau
denominador)
3 > 2

$$X(s) = -3.5 + 1.5s + \frac{5.5 + 2.1s}{1 + 0.8s + 0.2s^2}$$

(grau
numerador) < (grau
denominador)
1 < 2

53

Transformada Bilateral Inversa de Laplace

Método de Expansão em Frações Parciais

Procedimento

- **PASSO 1.** Asseguramos que $X(s)$ seja uma **função racional própria**, caso contrario, dividimos algebricamente o numerador e denominador ate obter uma função racional própria.

- **PASSO 2.** Reescrevemos a função $X(s)$ como uma **soma de frações parciais**:

$$X(s) = X_1(s) + X_2(s) + \dots + X_N(s)$$

- **PASSO 3.** Determinamos a TBIL de cada fração parcial:

$$X(s) = X_1(s) + X_2(s) + \dots + X_N(s)$$

$$L^{-1}\{X(s)\} = L^{-1}\{X_1(s) + X_2(s) + \dots + X_N(s)\}$$

$$L^{-1}\{X(s)\} = L^{-1}\{X_1(s)\} + L^{-1}\{X_2(s)\} + \dots + L^{-1}\{X_N(s)\}$$

$$x(t) = x_1(t) + x_2(t) + \dots + x_N(t)$$

$$ROC_X = ROC_{X_1} \cap ROC_{X_2} \cap \dots \cap ROC_{X_N}$$

Propriedade
de Linearidade

$$x_i(t) \xleftarrow{L} X_i(s)$$

ROC_{X_i}

54

Transformada Bilateral Inversa de Laplace

Método de Expansão em Frações Parciais

Casos

- A **separação em frações parciais** (passo 2), é feito considerando dois possíveis casos:

❖ **Caso 1.** O denominador de $X(s)$ é um polinômio com **polos distintos**.

Por exemplo,

- Se consideremos que os N polos p_1, p_2, \dots, p_N são todos distintos, então o denominador poderá ser fatorado como:

$$D(s) = (s + p_1)(s + p_2) \dots (s + p_N)$$

❖ **Caso 2.** O denominador de $X(s)$ é um polinômio com **polos repetidos**.

▪ Por exemplo,

- Se consideremos que o polo p_1 tem multiplicidade r e os demais $N-r$ polos p_2, \dots, p_{N-r} são todos distintos, então o denominador poderá ser fatorado como:

$$D(s) = (s + p_1)^r (s + p_2) \dots (s + p_{N-r})$$

55

Transformada Bilateral Inversa de Laplace

Método de Expansão em Frações Parciais

Caso 1

- **Expressão**

$$X(s) = \frac{N(s)}{D(s)} = \frac{N(s)}{(s + p_1)(s + p_2) \dots (s + p_N)}$$

- **Representação por frações parciais**

$$X(s) = \frac{a_1}{(s + p_1)} + \frac{a_2}{(s + p_2)} + \dots + \frac{a_N}{(s + p_N)}$$

p_1, p_2, \dots, p_N são polos simples

Valores
dos
resíduos
dos polos
simples

$$a_1 = \lim_{s \rightarrow -p_1} (s + p_1)X(s)$$

$$a_2 = \lim_{s \rightarrow -p_2} (s + p_2)X(s)$$

$$\vdots$$

$$a_N = \lim_{s \rightarrow -p_N} (s + p_N)X(s)$$

56

- ❑ Considerando a expansão por frações parciais.

$$X(s) = \frac{a_1}{(s + p_1)} + \dots + \frac{a_i}{(s + p_i)} + \dots + \frac{a_N}{(s + p_N)}$$

- ❑ Cálculo do resíduo a_i :

- Multiplicando ambos lados da igualdade por $(s + p_i)$.

$$(s + p_i)X(s) = a_1 \frac{(s + p_i)}{(s + p_1)} + \dots + a_i + \dots + a_N \frac{(s + p_i)}{(s + p_N)}$$

- Avaliando a expressão resultante em $-p_i$.

$$\lim_{s \rightarrow -p_i} (s + p_i)X(s) = \lim_{s \rightarrow -p_i} a_1 \frac{(s + p_i)}{(s + p_1)} + \dots + \lim_{s \rightarrow -p_i} a_i + \dots + \lim_{s \rightarrow -p_i} a_N \frac{(s + p_i)}{(s + p_N)}$$

$$= a_i$$

- Então:

$$a_i = \lim_{s \rightarrow -p_i} (s + p_i)X(s), \quad i = 1, 2, \dots, N$$

Transformada Bilateral Inversa de Laplace

Método de Expansão em Frações Parciais

Exemplo

- ❑ Determinar a transformada TBIL do sinal:

$$X(s) = \frac{1}{(s + 1)(s + 2)}, \quad \text{Re}\{s\} > -1$$

❑ Dica

- Lembra que:

❖ *Degrau unitário com decaimento exponencial*

Causal $e^{-at}u(t) \xleftrightarrow{L} \frac{1}{s + a}, \quad \text{Re}\{s\} > -a$

Anti-causal $-e^{-at}u(-t) \xleftrightarrow{L} \frac{1}{s + a}, \quad \text{Re}\{s\} < -a$

Transformada Bilateral Inversa de Laplace

Método de Expansão em Frações Parciais

Solução

- ❑ Aplicando o método de frações parciais

- Podemos ver que estamos no caso 1 (polos simples):

$$X(s) = \frac{a_1}{(s + 1)} + \frac{a_2}{(s + 2)}$$

- Calculando o valor dos resíduos:

$$a_1 = \lim_{s \rightarrow -1} (s + 1)X(s) = \lim_{s \rightarrow -1} \frac{1}{(s + 2)} = 1$$

$$a_2 = \lim_{s \rightarrow -2} (s + 2)X(s) = \lim_{s \rightarrow -2} \frac{1}{(s + 1)} = -1$$

Transformada Bilateral Inversa de Laplace

Método de Expansão em Frações Parciais

Solução

- ❑ Aplicando o método de frações parciais

- Determinando a TBIL de cada fração:

$$L^{-1} \left\{ \frac{1}{(s + 1)} \right\} = \begin{cases} e^{-t}u(t) & \text{Re}\{s\} > -1 \\ -e^{-t}u(-t) & \text{Re}\{s\} < -1 \end{cases}$$

$$L^{-1} \left\{ \frac{1}{(s + 2)} \right\} = \begin{cases} e^{-2t}u(t) & \text{Re}\{s\} > -2 \\ -e^{-2t}u(-t) & \text{Re}\{s\} < -2 \end{cases}$$

- Por dado do problema, sabemos que:

$$ROC_X = \{s \in \mathbb{C} \mid \text{Re}\{s\} > -1\}$$

- Então:

$$L^{-1} \left\{ \frac{1}{(s + 1)} \right\} = e^{-t}u(t), \quad \text{Re}\{s\} > -1$$

$$L^{-1} \left\{ \frac{1}{(s + 2)} \right\} = e^{-2t}u(t), \quad \text{Re}\{s\} > -2$$

Transformada Bilateral Inversa de Laplace

Método de Expansão em Frações Parciais

Solução

- Aplicando o método de frações parciais

➤ Finalmente:

$$X(s) = \frac{1}{(s+1)} + \frac{-1}{(s+2)}$$

$$L^{-1}\{X(s)\} = L^{-1}\left\{\frac{1}{(s+1)}\right\} - L^{-1}\left\{\frac{1}{(s+2)}\right\}$$

$$x(t) = e^{-t}u(t) - e^{-2t}u(t)$$

$$= (e^{-t} - e^{-2t})u(t)$$

61

Transformada Bilateral Inversa de Laplace

Método de Expansão em Frações Parciais

Caso 2

➤ Expressão

$$X(s) = \frac{N(s)}{D(s)} = \frac{N(s)}{(s+p_1)^r (s+p_2) \dots (s+p_{N-r})}$$

➤ Representação por frações parciais

$$X(s) = \underbrace{\frac{a_1}{(s+p_1)} + \frac{a_2}{(s+p_1)^2} + \dots + \frac{a_r}{(s+p_1)^r}}_{p_1 \text{ é um polo de multiplicidade } r} + \underbrace{\frac{a_{r+1}}{(s+p_2)} + \dots + \frac{a_N}{(s+p_{N-r})}}_{p_2, \dots, p_{N-r} \text{ são polos simples}}$$

$$a_r = \lim_{s \rightarrow -p_1} (s+p_1)^r X(s)$$

$$a_{r+1} = \lim_{s \rightarrow -p_2} (s+p_2) X(s)$$

$$a_{r-1} = \lim_{s \rightarrow -p_1} \frac{d(s+p_1)^r X(s)}{ds}$$

$$\vdots$$

$$a_{r+2} = \lim_{s \rightarrow -p_3} (s+p_3) X(s)$$

$$\vdots$$

$$a_1 = \frac{1}{(r-1)!} \lim_{s \rightarrow -p_1} \frac{d^{r-1}(s+p_1)^r X(s)}{ds^{r-1}}$$

$$a_N = \lim_{s \rightarrow -p_{N-r}} (s+p_{N-r}) X(s)$$

Valores dos
resíduos do
polo com
multiplicidade

Valores dos
resíduos
dos polos
simples

67

Transformada Bilateral Inversa de Laplace

Método de Expansão em Frações Parciais

Exemplo

- Determinar a transformada TBIL do sinal:

$$X(s) = \frac{s+2}{(s+1)^2}, \quad \text{Re}\{s\} > -1$$

Dica

➤ Lembra que:

❖ Degrau unitário com decaimento exponencial

Causal $e^{-at}u(t) \xleftrightarrow{L} \frac{1}{s+a}, \quad \text{Re}\{s\} > -a$

Anti-causal $-e^{-at}u(-t) \xleftrightarrow{L} \frac{1}{s+a}, \quad \text{Re}\{s\} < -a$

❖ Fração parcial de um polo de multiplicidade 2

$$X(s) = \frac{a_1}{(s+p_1)} + \frac{a_2}{(s+p_1)^2} \Rightarrow \begin{cases} a_2 = \lim_{s \rightarrow -p_1} (s+p_1)^2 X(s) \\ a_1 = \lim_{s \rightarrow -p_1} \frac{d(s+p_1)^2 X(s)}{ds} \end{cases}$$

74

Transformada Bilateral Inversa de Laplace

Método de Expansão em Frações Parciais

Solução

- Aplicando o método de frações parciais

➤ Podemos ver que estamos no caso 2 (um polo com multiplicidade 2):

$$X(s) = \frac{a_1}{(s+1)} + \frac{a_2}{(s+1)^2}$$

➤ Calculando o valor dos resíduos:

$$a_2 = \lim_{s \rightarrow -1} (s+1)^2 X(s) = \lim_{s \rightarrow -1} (s+2) = 1$$

$$a_1 = \lim_{s \rightarrow -2} \frac{d(s+1)^2 X(s)}{ds} = \lim_{s \rightarrow -2} \frac{d(s+2)}{ds} = \lim_{s \rightarrow -2} 1 = 1$$

75

Transformada Bilateral Inversa de Laplace

Método de Expansão em Frações Parciais

Solução

- Aplicando o método de frações parciais
 - Determinando a TBIL de cada fração:

$$L^{-1}\left\{\frac{1}{(s+1)}\right\} = \begin{cases} e^{-t}u(t) & \text{Re}\{s\} > -1 \\ -e^{-t}u(-t) & \text{Re}\{s\} < -1 \end{cases}$$

$$L^{-1}\left\{\frac{1}{(s+1)^2}\right\} = \begin{cases} te^{-t}u(t) & \text{Re}\{s\} > -1 \\ -te^{-t}u(-t) & \text{Re}\{s\} < -1 \end{cases}$$

- Por dado do problema, sabemos que:

$$ROC_X = \{s \in \mathbb{C} \mid \text{Re}\{s\} > -1\}$$

- Então:

$$L^{-1}\left\{\frac{1}{(s+1)}\right\} = e^{-t}u(t), \quad \text{Re}\{s\} > -1$$

$$L^{-1}\left\{\frac{1}{(s+1)}\right\} = te^{-t}u(t), \quad \text{Re}\{s\} > -1$$

76

Transformada Bilateral Inversa de Laplace

Método de Expansão em Frações Parciais

Solução

- Aplicando o método de frações parciais
 - Finalmente:

$$X(s) = \frac{1}{(s+1)} + \frac{1}{(s+1)^2}$$

$$L^{-1}\{X(s)\} = L^{-1}\left\{\frac{1}{(s+1)}\right\} + L^{-1}\left\{\frac{1}{(s+1)^2}\right\}$$

$$\begin{aligned} x(t) &= e^{-t}u(t) + te^{-t}u(t) \\ &= (e^{-t} + te^{-t})u(t) \end{aligned}$$

77

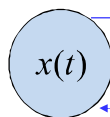
Resumo

TBL e TBIL

TBL: Equação de análises

$$X(s) = L\{x(t)\} = \int_{-\infty}^{+\infty} x(t)e^{-st} dt$$

Domínio do tempo



$$x(t) \xleftrightarrow{L} X(s)$$

Domínio de Laplace

$$x(t) = L^{-1}\{X(s)\} = \frac{1}{2\pi j} \int_{\sigma-j\infty}^{\sigma+j\infty} X(s)e^{st} ds$$

TBIL: Equação de sínteses

$$ROC = \{s \in \mathbb{C} \mid \|X(s)\| < \infty\}$$

78

Bibliografia

79

HAYKIN, S. e VAN VEEN, B. **Sinais e sistemas**. Porto Alegre: Bookman, 2001. (19).

Indicação das seções do livro a ler em relação aos temas abordados na apresentação.

- A transformada de Laplace Bilateral (6.6).

