



UFRJ

V -

Politécnica  
UFRJ

CONCURSO DE PROVAS E TÍTULOS DO MAGISTÉRIO SUPERIOR  
EDITAL N° 54 DE 30/01/2024 – PUBLICADO NO DOU N° 24 DE 02/02/2024

DEPARTAMENTO DE ENGENHARIA ELÉTRICA

VAGA MC-204 – SETOR DE CIRCUITOS ELÉTRICOS E SISTEMAS LINEARES

**DIA:** 04 de novembro de 2024.

**LOCAL:** Sala 227A - Bloco H - Escola Politécnica/CT/UFRJ

CADERNO DE QUESTÕES - PROVA ESCRITA

1) Discorra amplamente sobre Utilização de transformada de Laplace na análise de circuitos, apresentando pelo menos um exemplo de problema resolvido no tema considerando um circuito de ordem igual ou maior a 2.

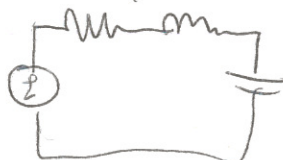
2) Discorra amplamente sobre Modelo de sistemas lineares usando função de transferência, apresentando pelo menos um exemplo de problema resolvido no tema considerando um sistema de ordem igual ou maior a 2.

3) Discorra amplamente sobre Modelo de sistemas lineares usando equações de estado, apresentando pelo menos um exemplo de problema resolvido no tema considerando um sistema de ordem igual ou maior a 2.

$$V_{12} = V -$$

$$V_{12}$$

$$V - V_{12} - V_{23} - V_{30} = 0$$



PROVA ESCRITA (CADERNO DE RESPOSTAS)	CÓDIGO DE IDENTIFICAÇÃO DO CANDIDATO
LOCAL: SALA 227A – BLOCO H – ESCOLA POLITÉCNICA/CT/UFRJ DATA: 04/11/2024	V5F8

QUESTÃO Nº 1

Utilização dos transformados de Laplace  
na Análise de Circuitos

Até aqui, o leitor foi apresentado as principais técnicas de análise de circuitos em corrente contínua no domínio do tempo. Vimos também que em análises de circuitos em corrente alternada, o domínio da frequência através da transformação fasorial, em regime permanente, é uma poderosa ferramenta de análise, transformando um problema integro-diferencial em algébrico. Contudo, a análise fasorial é limitada apenas ao regime permanente (não sendo possível analisar o regime transitório de circuitos) e ao sinal de excitação senoidal. Neste capítulo, o leitor será apresentado à transformação de Laplace, onde o uso dessa ferramenta, também no domínio do tempo, permite encontrar a resposta completa do circuito (SLIT) para qualquer sinal de excitação.



PROVA ESCRITA (CADERNO DE RESPOSTAS)	CÓDIGO DE IDENTIFICAÇÃO DO CANDIDATO
LOCAL: SALA 227A – BLOCO H – ESCOLA POLITÉCNICA/CT/UFRJ DATA: 04/11/2024	VS F8

QUESTÃO Nº 1

A transformada de Laplace:

A transformada de Laplace de um sinal  $x(t)$  é definida como:

$$X(s) = \int_{-\infty}^{\infty} x(t) e^{-st} dt \quad (1)$$

onde  $s$  é um número complexo dado por:

$$s = \sigma + j\omega$$

Ainda, podemos definir a transformada inversa de Laplace como

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

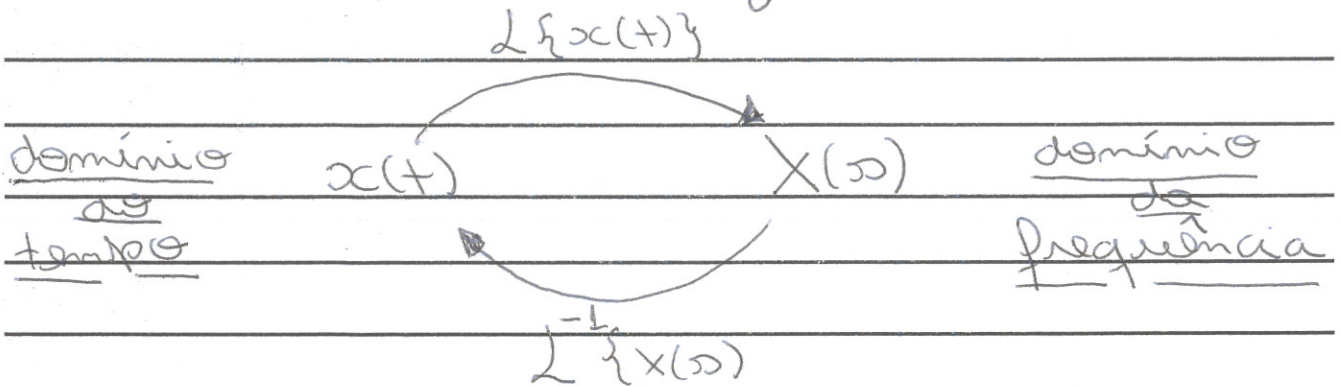
onde simbolicamente o par:

$$\mathcal{L}\{x(t)\} = \int_{-\infty}^{\infty} x(t) e^{-st} dt \quad \mathcal{L}^{-1}\{X(s)\} = \int_{-\infty}^{\infty} X(s) e^{st} ds$$

PROVA ESCRITA (CADERNO DE RESPOSTAS)	CÓDIGO DE IDENTIFICAÇÃO DO CANDIDATO
LOCAL: SALA 227A – BLOCO H – ESCOLA POLITÉCNICA/CT/UFRJ DATA: 04/11/2024	V5F8

QUESTÃO Nº 1

é chamado de par de transformadas bilateral de Laplace. O leitor atento, já deve ter notado que a inversão desse par é possível mapear um sinal  $x(t)$  no domínio da frequência, ou vice-versa. Que seja:



Vamos ao seguinte exemplo:

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

Aplicando a transformada de Laplace temos:

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

$$\mathcal{L}\{x(t)\} = \int_0^{\infty} e^{-(s+a)t} dt = -\frac{1}{s+a} e^{-(s+a)t} \Big|_0^{\infty} = \frac{1}{s+a}$$



PROVA ESCRITA (CADERNO DE RESPOSTAS)	CÓDIGO DE IDENTIFICAÇÃO DO CANDIDATO
LOCAL: SALA 227A – BLOCO H – ESCOLA POLITÉCNICA/CT/UFRJ DATA: 04/11/2024	V S F 8

QUESTÃO Nº 1

~~transfomada~~ é muito importante que a integral da transformada de Laplace convirja para algum valor. Em nome exemplo temos que:

$$\mathcal{L}\{x(t)\} = 0 \Big|_{-\infty}^{-\left. e^{-t(\sigma+a)} \right|_{t=0}}$$

ou

$$\infty \Big|_{t=\infty}$$

se  $\sigma > 0$  a primeira parcela irá tender a zero. ou seja, para a transformada de Laplace não divergir temos a seguinte condição

$$\sigma > -a$$

Essa região no plano complexo onde a transformada de Laplace de  $x(t)$  existe é chamada de região de convergência.

Transformada Unilateral de Laplace:

Para entendermos o uso da transformada uni-

PROVA ESCRITA (CADERNO DE RESPOSTAS)	CÓDIGO DE IDENTIFICAÇÃO DO CANDIDATO
LOCAL: SALA 227A – BLOCO H – ESCOLA POLITÉCNICA/CT/UFRJ DATA: 04/11/2024	V5F8

QUESTÃO Nº 1

Integral de Laplace, nomear o seguinte exemplo:

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

Então, a transformada de Laplace é dada por:

$$\mathcal{L}\{x(t)\} = \int_{-\infty}^{\infty} -e^{-at} u(-t) e^{-st} dt = - \int_{-\infty}^0 e^{-t(s+a)} dt$$

$$\mathcal{L}\{x(t)\} = \left. \frac{e^{-t(s+a)}}{-(s+a)} \right|_{t=0} - \left. \frac{e^{-t(s+a)}}{-(s+a)} \right|_{t=-\infty}$$

O leitor atento deve observar que o segundo termo da transformada irá convergir se e somente se:

$$s+a < 0$$

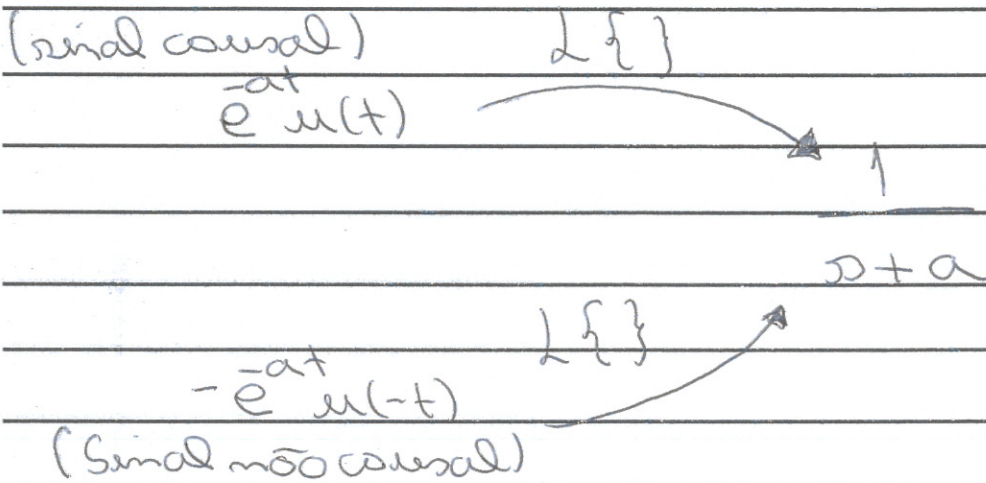
então a região de convergência do sinal  $x(t)$  será  $s < -a$ .



PROVA ESCRITA (CADERNO DE RESPOSTAS)	CÓDIGO DE IDENTIFICAÇÃO DO CANDIDATO
LOCAL: SALA 227A – BLOCO H – ESCOLA POLITÉCNICA/CT/UFRJ DATA: 04/11/2024	V S F 8

QUESTÃO Nº 1

Então, para esses dois casos específicos temos:



ou seja, um resultado de uma transformada de Laplace pode ter origem em dois sinais distintos e a única maneira de distingui-los é através da região de convergência.

Nesse momento o leitor deve estar se perguntando sobre a complexidade de retrobar com essa fenomenologia. Felizmente, a grande maioria dos sinais práticos são causais, o que praticamente reduz essa transformação à um único caminho. Assim, ao invés de trabalhar com a transformada de Laplace bi-



PROVA ESCRITA (CADERNO DE RESPOSTAS)	CÓDIGO DE IDENTIFICAÇÃO DO CANDIDATO
LOCAL: SALA 227A – BLOCO H – ESCOLA POLITÉCNICA/CT/UFRJ DATA: 04/11/2024	V5F8

QUESTÃO Nº 4

- lateral, vamos considerar apenas a transformada unilateral ( $[0, \infty[$ ) uma vez que todos os sinais práticos trabalhados em circuitos elétricos são causais ( $\neq 0 \forall t > 0$ ).

Propriedades da transformada de Laplace:

Agora que o leitor foi introduzido a transformada de Laplace, vamos estudar as principais propriedades desse domínio que tornam o seu uso tão vantajoso na análise de circuitos:

Diferenciação:

A propriedade de diferenciação é dada por:

$$\frac{dx(t)}{dt} \xrightarrow{\mathcal{L}\{\}} sX(s) - x(0)$$

$$\xleftarrow{\mathcal{L}^{-1}\{\}}$$



PROVA ESCRITA (CADERNO DE RESPOSTAS)	CÓDIGO DE IDENTIFICAÇÃO DO CANDIDATO
LOCAL: SALA 227A – BLOCO H – ESCOLA POLITÉCNICA/CT/UFRJ DATA: 04/11/2024	V 5 F 8

QUESTÃO Nº 1

Prova:

$$\mathcal{L}\left\{\frac{dx(t)}{dt}\right\} = \int_0^{\infty} \underbrace{\frac{dx(t)}{dt}}_{f'} \underbrace{e^{-st}}_g dt$$

Para resolvermos esta integral vamos considerar:

$$f' = dx/dt \quad f = x(t) \quad g = e^{-st} \quad g' = -s e^{-st}$$

2:

$$\int_a^b f'g = f g \Big|_a^b - \int_a^b f g'$$

Então:

$$\mathcal{L}\left\{\frac{dx(t)}{dt}\right\} = x(t)e^{-st} \Big|_0^{\infty} - \int_0^{\infty} x(t)(-s e^{-st}) dt$$

$$\mathcal{L}\left\{\frac{dx(t)}{dt}\right\} = -x(0) + s \underbrace{\int_0^{\infty} x(t)e^{-st} dt}_{X(s)}$$

Então:

$$\mathcal{L}\left\{dx(t)/dt\right\} = s X(s) - x(0)$$

<b>PROVA ESCRITA (CADERNO DE RESPOSTAS)</b>	<b>CÓDIGO DE IDENTIFICAÇÃO DO CANDIDATO</b>
LOCAL: SALA 227A – BLOCO H – ESCOLA POLITÉCNICA/CT/UFRJ DATA: 04/11/2024	V S F 8

QUESTÃO Nº 1

Integração

A propriedade de integração é dada por:

$$\int_0^t x(t) dt \quad \longleftrightarrow \quad \underbrace{x(s)}_s - \underbrace{x(0)}_s$$

Prova:

$$\mathcal{L} \left\{ \int_0^t x(t) dt \right\} = \int_0^\infty \underbrace{\int_0^t x(t) dt}_f \underbrace{e^{-st}}_{g'} dt$$

fazendo:

$$f = \int_0^t x(t) dt \quad f' = x(t) \quad g' = e^{-st} \quad g = -\frac{e^{-st}}{s}$$

temos:

$$\mathcal{L} \left\{ \int_0^t x(t) dt \right\} = \underbrace{-\int_0^t x(t) dt \cdot e^{-st}}_{-x(0)/s} \Big|_0^\infty + \frac{1}{s} \int_0^\infty \underbrace{x(t) e^{-st}}_{X(s)} dt$$



<b>PROVA ESCRITA (CADERNO DE RESPOSTAS)</b>	<b>CÓDIGO DE IDENTIFICAÇÃO DO CANDIDATO</b>
LOCAL: SALA 227A – BLOCO H – ESCOLA POLITÉCNICA/CT/UFRJ DATA: 04/11/2024	V S F 8

QUESTÃO Nº 1

Convolução no tempo:

Essa é uma das principais propriedades da transformada de Laplace. Ela é dada por:

$$x(t) * y(t) \xrightarrow{\mathcal{L}} X(s) Y(s)$$

Convolução na Freqüência

Pelo princípio de dualidade entre os domínios temos que:

$$x(t) y(t) \xrightarrow{\mathcal{L}} X(s) * Y(s)$$

Deslocamento no tempo:

A propriedade de deslocamento no tempo é

<b>PROVA ESCRITA (CADERNO DE RESPOSTAS)</b>	<b>CÓDIGO DE IDENTIFICAÇÃO DO CANDIDATO</b>
LOCAL: SALA 227A – BLOCO H – ESCOLA POLITÉCNICA/CT/UFRJ DATA: 04/11/2024	V5F8

QUESTÃO Nº 1

dado por:

$$x(t-a) \quad \xrightarrow{\quad} \quad e^{-s a} X(s)$$

Prova:

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

fazendo uma substituição temos

$$\begin{cases} u = t-a \\ du = dt \end{cases}$$

então:

$$\mathcal{L}\{x(t-a)\} = \int_0^{\infty} x(u) e^{-s(u+a)} du = e^{-sa} \int_0^{\infty} x(u) e^{-su} du$$

$$\mathcal{L}\{x(t-a)\} = e^{-sa} X(s)$$



<b>PROVA ESCRITA (CADERNO DE RESPOSTAS)</b>	<b>CÓDIGO DE IDENTIFICAÇÃO DO CANDIDATO</b>
LOCAL: SALA 227A – BLOCO H – ESCOLA POLITÉCNICA/CT/UFRJ DATA: 04/11/2024	V S F 8

QUESTÃO Nº 1

Agenda que o leitor já foi apresentado as principais propriedades da transformada de Laplace, vamos estudar a sua aplicação em circuitos elétricos.

Observação: Como a transformada inversa de Laplace envolve uma integração no plano complexo, o que está fora do escopo deste curso, a maioria da literatura fornece uma tabela de transformada relacionando um conjunto de sinais no domínio do tempo com suas respectivas transformadas.

Análise de Circuitos no Domínio de Laplace:

Como já mencionamos, o uso da transformada de Laplace unilateral em sistemas lineares e invariantes no tempo tem como objetivo transformar uma equação integro-diferencial (no -

<b>PROVA ESCRITA (CADERNO DE RESPOSTAS)</b>	<b>CÓDIGO DE IDENTIFICAÇÃO DO CANDIDATO</b>
LOCAL: SALA 227A – BLOCO H – ESCOLA POLITÉCNICA/CT/UFRJ DATA: 04/11/2024	V 5 F 8

**QUESTÃO Nº 1**

domínio do tempo) em uma equação algébrica. Além disso, diferente do que vimos no capítulo de análise de circuitos em regime permanente senoidal, com fontes, a transformação de Laplace permite obter os mesmos dados o regime transitório e permanente. Ou seja, em uma mesma transformação somos capazes de obter a resposta a e estado nulo e a resposta à entrada nula (dado pelos condições iniciais do sistema). A seguir vamos aplicar a transformação de Laplace para cada um dos componentes passivos estudados até agora em circuitos elétricos.

Resistor:

A representação do resistor do domínio da frequência (em Laplace) é dada por:

$$V = R i \quad \rightarrow \quad V(s) = R I(s)$$



<b>PROVA ESCRITA (CADERNO DE RESPOSTAS)</b>	<b>CÓDIGO DE IDENTIFICAÇÃO DO CANDIDATO</b>
LOCAL: SALA 227A – BLOCO H – ESCOLA POLITÉCNICA/CT/UFRJ DATA: 04/11/2024	V S F 8

QUESTÃO Nº 1

Capacitor

Sobemos que a equação do corrente em um capacitor no domínio do tempo é dada por:

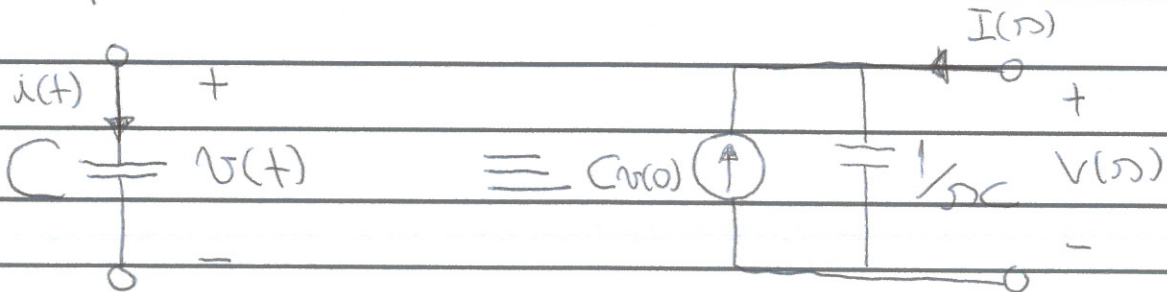
$$i(t) = C \frac{dv(t)}{dt}$$

Aplicando a transformação de Laplace unilateral temos

$$I(s) = C [\omega V(s) - v(0)]$$

$$I(s) = \omega C V(s) - C v(0)$$

que pode ser modelado como



<b>PROVA ESCRITA (CADERNO DE RESPOSTAS)</b>	<b>CÓDIGO DE IDENTIFICAÇÃO DO CANDIDATO</b>
LOCAL: SALA 227A – BLOCO H – ESCOLA POLITÉCNICA/CT/UFRJ DATA: 04/11/2024	V5F8

QUESTÃO Nº 1

Indutor :

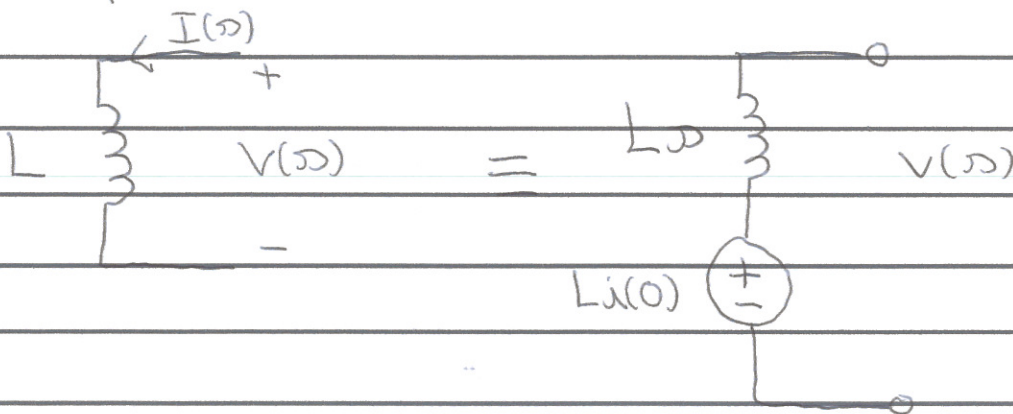
Sabemos que a tensão no indutor é dada por :

$$v(t) = L \frac{di(t)}{dt}$$

então a transformada de Laplace é dada por :

$$V(s) = L s I(s) - L i(0)$$

Onde pode ser modelado como :





<b>PROVA ESCRITA (CADERNO DE RESPOSTAS)</b>	<b>CÓDIGO DE IDENTIFICAÇÃO DO CANDIDATO</b>
LOCAL: SALA 227A – BLOCO H – ESCOLA POLITÉCNICA/CT/UFRJ DATA: 04/11/2024	V S F 8

QUESTÃO Nº L

finalmente, temos a seguinte tabela:

domínio de frequência

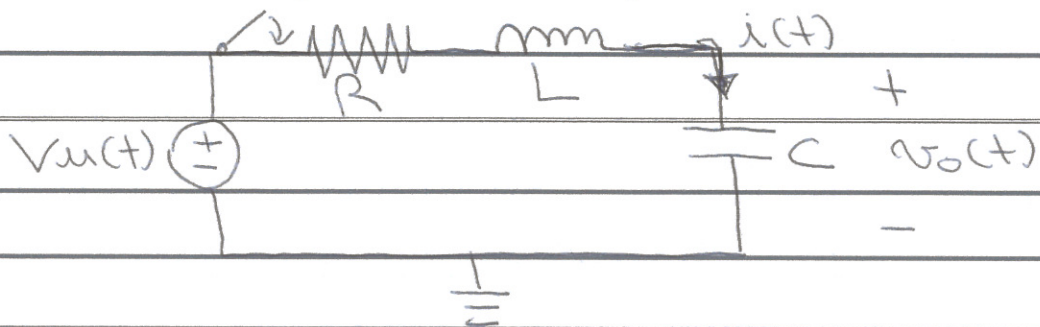
impedância R	R
impedância C	$1/\omega C$
impedância L	$\omega L$

Considerando, como condições iniciais nulas, então, a partir das transformações podemos utilizar cada modelo (e suas respectivas impedâncias) para aplicar toda a teoria de análise de circuitos no domínio de frequência estudada no capítulo de análise de circuitos em regime permanentemente renovável com fontes. Então temos a seguinte exemplo.

PROVA ESCRITA (CADERNO DE RESPOSTAS)	CÓDIGO DE IDENTIFICAÇÃO DO CANDIDATO
LOCAL: SALA 227A – BLOCO H – ESCOLA POLITÉCNICA/CT/UF RJ DATA: 04/11/2024	V5F8

QUESTÃO Nº 1

Considere o seguinte exemplo:



Como o leitor já está acostumado a resolver esse sistema no domínio do tempo, por didática, vamos escrever a saída desse circuito no domínio do tempo. Em nosso exemplo, considere todas as condições iniciais nulas. \* a chave está aberta para  $t < 0$

Então aplicando a lei dos malhas de Kirchhoff temos:

$$V_u(t) - R i(t) - \underbrace{v(t)}_L - v_0(t) = 0$$

Onde sabemos que:

$$\begin{cases} v(t) = L di(t)/dt \\ i_c(t) = C dv(t)/dt \\ di_c(t)/dt = C dv^2(t)/dt^2 \end{cases}$$



PROVA ESCRITA (CADERNO DE RESPOSTAS)	CÓDIGO DE IDENTIFICAÇÃO DO CANDIDATO
LOCAL: SALA 227A - BLOCO H - ESCOLA POLITÉCNICA/CT/UFRJ DATA: 04/11/2024	V S F 8

QUESTÃO Nº 1

Intão:

$$V_m(t) - R \dot{v}_o - L C \ddot{v}_o - v_o = 0$$

Reorganizando em equação tempo:

$$\ddot{v} + \underbrace{R}_{2\alpha} \dot{v} + \underbrace{LC}_{\omega^2} v = \frac{V_m(t)}{LC}$$

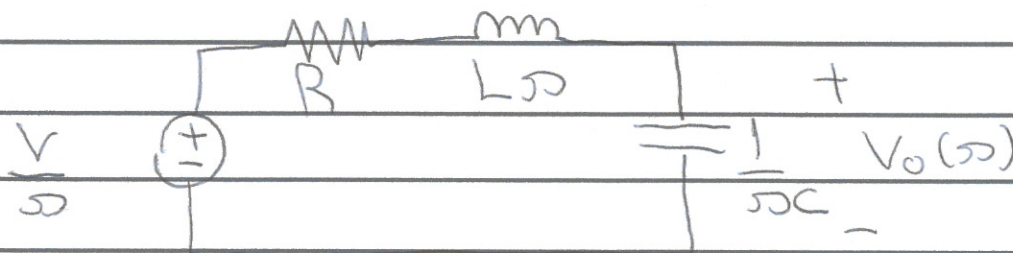
Podemos resolver esse sistema calculando as respostas ao estado nulo e estado nulo repetidamente. Ainda, em nosso capítulo de análise de circuitos em regime transitório vimos que se  $\alpha > \omega$  a resposta será supercrítica (exponencial), se  $\alpha = \omega$  será criticamente amortecida e se  $\omega > \alpha$  será subamortecida (uma senoide com amplitude que decai com o tempo). Como esse sistema não tem condições iniciais o formato da resposta final dependerá da forma do sinal de excitação.

<b>PROVA ESCRITA (CADERNO DE RESPOSTAS)</b>	<b>CÓDIGO DE IDENTIFICAÇÃO DO CANDIDATO</b>
LOCAL: SALA 227A – BLOCO H – ESCOLA POLITÉCNICA/CT/UFRJ DATA: 04/11/2024	V5F8

QUESTÃO Nº 1

Em ~~nome exemplo~~, o leitor deve perceber que são necessárias diversas etapas para resolver um simples sistema de segunda ordem RLC. Então, vamos agora analisar esse mesmo circuito no domínio de Laplace:

Fazendo as substituições considerando as impedâncias do resistor, capacitor e indutor, temos:



Observação: A transformada de Laplace de grau unitária é dada por:

$$\mathcal{L}\{u(t)\} = \int_0^{\infty} u(t)e^{-st} dt = \int_0^{\infty} e^{-st} dt = 1/s$$



<b>PROVA ESCRITA (CADERNO DE RESPOSTAS)</b>	<b>CÓDIGO DE IDENTIFICAÇÃO DO CANDIDATO</b>
LOCAL: SALA 227A – BLOCO H – ESCOLA POLITÉCNICA/CT/UFRJ DATA: 04/11/2024	V S F 8

QUESTÃO Nº 1

Agora que temos o modelo do circuito no domínio da frequência, vamos novamente aplicar as leis de Kirchhoff (na frequência) para encontrar a saída deste circuito:

$$V - R I(\omega) - L \omega I(\omega) - \frac{1}{\omega C} I(\omega) = 0$$

$$V C - R C \omega I(\omega) - L C \omega^2 I(\omega) - I(\omega) = 0$$

$$V - R \omega^2 I(\omega) - \omega^2 I(\omega) - \frac{1}{LC} I(\omega) = 0$$

Reorganizando esta equação temos:

$$\left( \omega^2 + R \omega + \frac{1}{LC} \right) I(\omega) = V/L$$

como a tensão no capacitor pode ser calculada através da Lei de Ohm no domínio do



<b>PROVA ESCRITA (CADERNO DE RESPOSTAS)</b>	<b>CÓDIGO DE IDENTIFICAÇÃO DO CANDIDATO</b>
LOCAL: SALA 227A – BLOCO H – ESCOLA POLITÉCNICA/CT/UFRJ DATA: 04/11/2024	VSF8

QUESTÃO Nº 1

frequência, tomou

$$I(\omega) = \frac{V}{L} \cdot \frac{1}{\omega^2 + R\omega + \frac{1}{LC}}$$

$$V_o(\omega) = \frac{1}{\omega C} \cdot I(\omega)$$

Então a mesma saída será dada por

$$V_o(\omega) = \frac{1}{\omega C} \cdot \frac{V}{L} \cdot \frac{1}{\omega^2 + R\omega + \frac{1}{LC}}$$

o leitor pode facilmente calcular a saída através dos métodos de frações parciais e os valores de R, L e C dados.



<b>PROVA ESCRITA (CADERNO DE RESPOSTAS)</b>	<b>CÓDIGO DE IDENTIFICAÇÃO DO CANDIDATO</b>
LOCAL: SALA 227A – BLOCO H – ESCOLA POLITÉCNICA/CT/UFRJ DATA: 04/11/2024	V5F8

QUESTÃO Nº 2

Funções de transferência

Ate o momento o leitor foi introduzido aos principais conceitos de circuitos elétricos. No capítulo anterior vimos que a transformada de Laplace é uma importante ferramenta para transformar equações integro-diferenciais em equações algébricas. Vimos também que a transformada de Laplace permite tratar um circuito com resistores, indutores e capacitores através das impedâncias complexas. Com isso, vemos que toda a teoria de circuitos discutida para circuitos puramente resistivos pode ser estendida para qualquer componente no domínio do tempo. A seguir vamos introduzir um outro importante conceito bastante utilizado na análise de circuitos (ou sistemas lineares e invariantes no tempo) do tipo Single-Input-Single-Output (SISO), a função de transferência

<b>PROVA ESCRITA (CADERNO DE RESPOSTAS)</b>	<b>CÓDIGO DE IDENTIFICAÇÃO DO CANDIDATO</b>
LOCAL: SALA 227A – BLOCO H – ESCOLA POLITÉCNICA/CT/UFRJ DATA: 04/11/2024	V5F8

QUESTÃO N° 2

A função de transferência:

A função de transferência é definida como a razão entre a transformada de Laplace unilateral da saída pela entrada - ou seja:

$$H(s) = \frac{Y(s)}{X(s)}$$

considerando que o sistema encontra-se relaxado (condições iniciais nulas). Uma outra interpretação para a função de transferência pode ser dada por:

$$Y(s) = H(s)X(s)$$

se  $X(s)$  for o impulso no tempo temos que

$$\delta(t) \quad \xrightarrow{\quad} \quad X(s) = 1 \quad \Rightarrow \quad Y(s) = H(s)$$



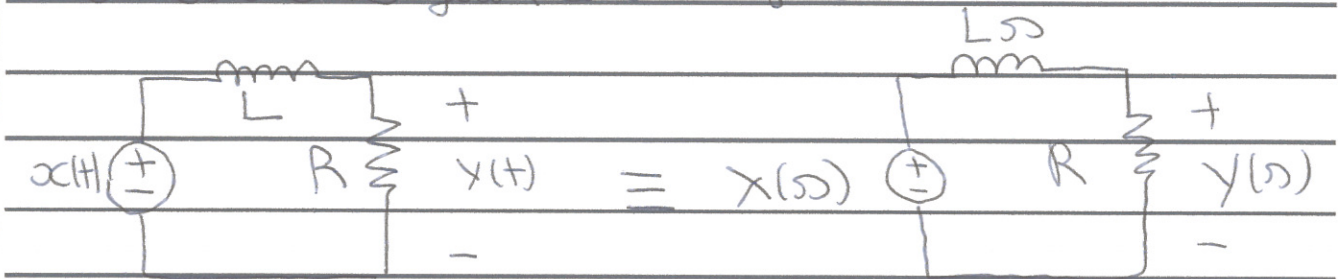


PROVA ESCRITA (CADERNO DE RESPOSTAS)	CÓDIGO DE IDENTIFICAÇÃO DO CANDIDATO
LOCAL: SALA 227A – BLOCO H – ESCOLA POLITÉCNICA/CT/UFRJ DATA: 04/11/2024	V 5 F 8

QUESTÃO Nº 2

Em outros palavras,  $H(s)$  também pode ser considerado como a resposta ao impulso do sistema no domínio do tempo.

Vamos ao seguinte exemplo:



O leitor atento já deve ter percebido que podemos aplicar a regra do divisor de impedâncias para relacionar a tensão no resistor com a tensão de entrada. Ou seja:

$$Y(s) = \frac{R}{Ls + R} X(s)$$

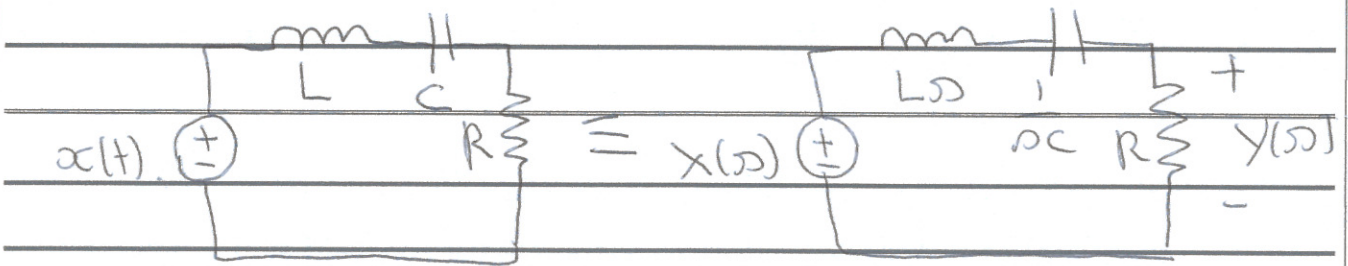
ou seja, a função de transferência será dada por:

$$H(s) = \frac{Y(s)}{X(s)} = \frac{R}{Ls + R}$$

PROVA ESCRITA (CADERNO DE RESPOSTAS)	CÓDIGO DE IDENTIFICAÇÃO DO CANDIDATO
LOCAL: SALA 227A – BLOCO H – ESCOLA POLITÉCNICA/CT/UFRJ DATA: 04/11/2024	V S F 8

QUESTÃO Nº 2

Se considerarmos um circuito de segunda ordem



Novamente, aplicando o divisor resistivo, temos:

$$Y(s) = \frac{Ls + \frac{1}{sC}}{Ls + \frac{1}{sC} + R} \cdot X(s)$$

então:

$$\frac{Y(s)}{X(s)} = \frac{LCs^2 + 1}{sC} = \frac{LCs^2 + 1}{LCs^2 + Rs + L}$$

O leitor já deve ter percebido, que a saída  $Y(s)$  será dada pela multiplicação de  $H(s)$  por qualquer  $X(s)$ . Em outras palavras:

$$Y(s) = H(s)X(s) \quad \xrightarrow{\text{dom. do tempo}} \quad y(t) = h(t) * x(t)$$



<b>PROVA ESCRITA (CADERNO DE RESPOSTAS)</b>	<b>CÓDIGO DE IDENTIFICAÇÃO DO CANDIDATO</b>
LOCAL: SALA 227A – BLOCO H – ESCOLA POLITÉCNICA/CT/UFRJ DATA: 04/11/2024	V S F 8

QUESTÃO Nº 3

### Equações de Estados

Até aqui, o leitor já deve ter percebido que trabalhamos com sistemas de uma entrada e apenas uma saída. No entanto o leitor já deve estar se perguntando se é possível analisar circuitos com mais de uma entrada e mais de uma saída? A resposta é sim. Nesse capítulo será introduzida a representação por espaços de estados.

### Representação por Espaço de Estados

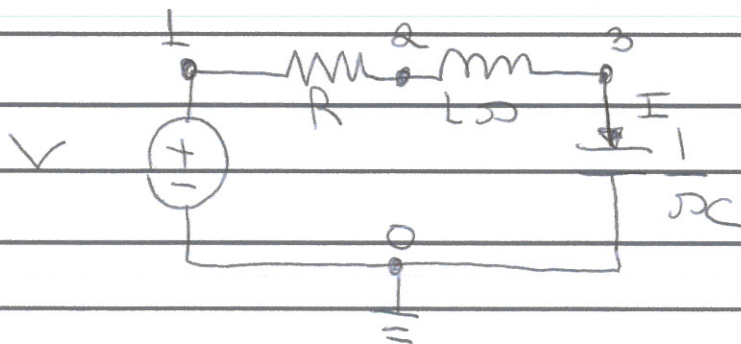
No capítulo anterior (e em todos os outros) aprendemos a trabalhar com sistemas lineares e invariantes no tempo (SLIT). Ainda, até agora, todo o nosso estudo foi voltado para sistemas SISO. O leitor atento já deve ter notado que para sistemas SISO, a função de transferência é uma poderosa representação. Por outro lado, ela traz algumas desvantagens:

<b>PROVA ESCRITA (CADERNO DE RESPOSTAS)</b>	<b>CÓDIGO DE IDENTIFICAÇÃO DO CANDIDATO</b>
LOCAL: SALA 227A – BLOCO H – ESCOLA POLITÉCNICA/CT/UFRJ DATA: 04/11/2024	V S F 8

**QUESTÃO Nº 3**

- Não é possível representar para sistemas do tipo MIMO (Multiple Inputs Multiple outputs)
- não permite ter acesso à algumas variáveis internas do sistema como tensão nos capacitores e ou corrente nos indutores.

Para entender essa representação de tal forma que suas duas vantagens sejam superadas utilizamos a representação por espaço de estados. Para entendermos essa representação considere o seguinte exemplo:





<b>PROVA ESCRITA (CADERNO DE RESPOSTAS)</b>	<b>CÓDIGO DE IDENTIFICAÇÃO DO CANDIDATO</b>
LOCAL: SALA 227A – BLOCO H – ESCOLA POLITÉCNICA/CT/UF RJ DATA: 04/11/2024	V 5 F 8

**QUESTÃO Nº 3**

Para me a seguir nomear escrever as seguintes relações

$$i_{23} = L \dot{x}_1 \quad \left\{ \begin{array}{l} i_{12} = \frac{V_{12}}{R} \end{array} \right.$$

$$V_{12} = i_{12} R \quad \left\{ \begin{array}{l} i_{23} = i_{30} \\ i_{30} = C \dot{x}_2 \end{array} \right.$$

~~$$V = V_{12} + V_{23} + V_{30} = 0$$~~

então podemos escrever:

$$\underbrace{V}_{u} - C \dot{x}_2 R - L \dot{x}_1 -$$

Se reorganizarmos em equação podemos escrever

$$\begin{matrix} \dot{x}_1 \\ \dot{x}_2 \end{matrix} = \underbrace{\begin{bmatrix} & \\ & \end{bmatrix}}_A \begin{matrix} x_1 \\ x_2 \end{matrix} + \underbrace{\begin{bmatrix} \\ \end{bmatrix}}_B u$$

onde  $\dot{x}_1, \dot{x}_2$  são chamados de variáveis de estado e as matrizes A e B são chamadas

<b>PROVA ESCRITA (CADERNO DE RESPOSTAS)</b>	<b>CÓDIGO DE IDENTIFICAÇÃO DO CANDIDATO</b>
LOCAL: SALA 227A – BLOCO H – ESCOLA POLITÉCNICA/CT/UFRJ DATA: 04/11/2024	V S F 8

QUESTÃO Nº 3

de matriz de estados e matriz de entradas respectivamente. Se o leitor escrever todas as tensões e correntes em função do estado  $x$  e do vetor  $u$  ele terá o seguinte formato:

$$y = Cx + Du$$

onde  $y$  é o vetor de saída,  $C$  é a matriz de saída e  $D$  a matriz de alimentação - por fim sua representação é dada por:

$$\begin{cases} \dot{x} = Ax + Bu \\ y = Cx + Du \end{cases}$$

Além disso sua representação permite que sistemas não lineares e variantes no tempo sejam escritos. Ou seja:

$$\begin{cases} \dot{x} = A(t)x + B(t)u \\ y = C(t)x + D(t)u \end{cases} \quad \begin{array}{l} \text{Sistema linear} \\ \text{variante no tempo} \end{array}$$

ou

$$\begin{cases} \dot{x} = f(x, u, t) \\ y = g(x, u, t) \end{cases} \quad \begin{array}{l} \text{Sistema não linear} \\ \text{variante no tempo} \end{array}$$



<b>PROVA ESCRITA (CADERNO DE RESPOSTAS)</b>	<b>CÓDIGO DE IDENTIFICAÇÃO DO CANDIDATO</b>
LOCAL: SALA 227A – BLOCO H – ESCOLA POLITÉCNICA/CT/UFRJ DATA: 04/11/2024	V S F 8

QUESTÃO Nº 3

Além de poder representar sistemas MIMO, lineares/não lineares e variantes/não variantes no tempo. Em sua representação adiciona uma outra notação, a notação matricial. Com esse tipo de representação é possível utilizar diferentes tipos de solução matricial para encontrar as variáveis.

Por fim, vamos aplicar a transformada de Laplace no sistema de equações de espaço de estado.

$$\dot{x} = Ax + Bu$$

$$\Rightarrow X(s) - x(0) = AX(s) + BU(s)$$

$$X(s) = \frac{1}{(Is - A)} x(0) + \frac{BU(s)}{(Is - A)}$$

Vamos isolar:

$$\frac{1}{Is - A} = (Is - A)^{-1} = \Phi$$

PROVA ESCRITA (CADERNO DE RESPOSTAS)	CÓDIGO DE IDENTIFICAÇÃO DO CANDIDATO
LOCAL: SALA 227A – BLOCO H – ESCOLA POLITÉCNICA/CT/UFRJ DATA: 04/11/2024	V S F 8

QUESTÃO N° 3

então:

$$x(s) = \Phi x(0) + \Phi B U(s)$$

substituindo  $x(s)$  na equação de saída  
temos:

$$y = Cx + Du$$

$$y(s) = Cx(s) + D U(s)$$

$$y(s) = C[\Phi x(0) + \Phi B U(s)] + D U(s)$$

$$y(s) = \underbrace{C\Phi x(0)} + \underbrace{C\Phi(B+D)U(s)}$$

Resposta à entrada  
nula

Resposta a os  
estados nulos

o leitor atento deve reparar que a matriz

$$\Phi = (sI - A)^{-1}$$

terá como polinômio

em cada saída  $\det(sI - A)$



PROVA ESCRITA (CADERNO DE RESPOSTAS)	CÓDIGO DE IDENTIFICAÇÃO DO CANDIDATO
LOCAL: SALA 227A – BLOCO H – ESCOLA POLITÉCNICA/CT/UFRJ DATA: 04/11/2024	V5F8

QUESTÃO Nº 3

ou seja, a solução desse polinômio característico será os pólos do sistema.

Observação: O determinante lembra que a inversa de uma matriz  $M$  é dada por

$$M^{-1} = \frac{1}{|M|} \Pi$$

onde  $\Pi$  é a matriz de cofatores e  $|M|$  é o  $\det(M)$ . Note que cada índice da matriz de resposta nula ou resposta à entrada nula terá um seu <sup>estado</sup> denominador o polinômio dado por  $\det(M) \equiv \det(\Phi)$