

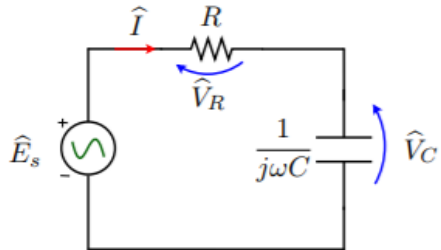
APÊNDICE D

Circuitos com Constante de Tempo Simples

Circuitos Elétricos I - Aula07: Reverendo o circuito RC de 1º ordem

2.1 Exemplo 1: Circuito RC – passa-baixas

Usando fasores e relações fasoriais

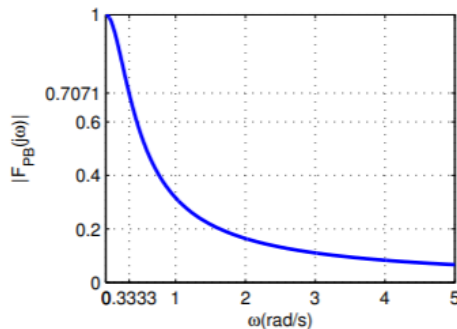


Por divisão de tensão

$$\hat{V}_C = \frac{\frac{1}{j\omega C}}{R + \frac{1}{j\omega C}} \hat{E}_s$$

2.1 Exemplo 1: Circuito RC – passa-baixas ($R = 3 \Omega$,
 $C = 1 \text{ F}$)

Módulo



2.1 Exemplo 1: Circuito RC – passa-baixas

$$\hat{V}_C = \frac{1}{R + \frac{1}{j\omega C}} \hat{E}_s$$

Resposta em frequência

$$\frac{\hat{V}_C}{\hat{E}_s} = \frac{1}{1 + j\omega RC} = F_{PB}(j\omega) \quad (\text{adimensional})$$

Módulo

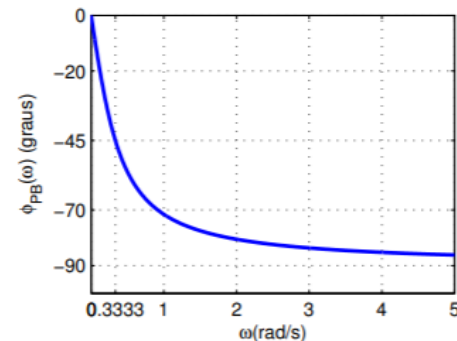
$$|F_{PB}(j\omega)| = \sqrt{\frac{1}{1 + \omega^2 R^2 C^2}}$$

Fase

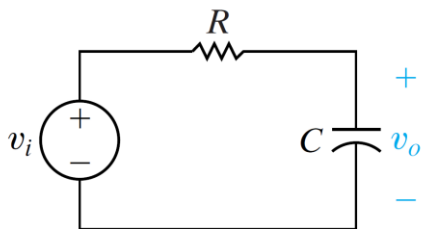
$$\phi_{PB}(\omega) = -\arctan(\omega RC)$$

2.1 Exemplo 1: Circuito RC – passa-baixas ($R = 3 \Omega$,
 $C = 1 \text{ F}$)

Fase



Nilsson, p528, 10^a Ed: Revendo o circuito RC de 1^o ordem



Resposta em frequência

$$\frac{\widehat{V}_C}{\widehat{E}_s} = \frac{1}{1 + j\omega RC} = F_{PB}(j\omega) \quad (\text{adimensional})$$

Figure 14.7 ▲ A series RC low-pass filter.

Example 14.2 Designing a Series RC Low-Pass Filter

For the series RC circuit in Fig. 14.7:

- Find the transfer function between the source voltage and the output voltage.
- Determine an equation for the cutoff frequency in the series RC circuit.
- Choose values for R and C that will yield a low-pass filter with a cutoff frequency of 3 kHz.

Solution

- To derive an expression for the transfer function, we first construct the s -domain equivalent of the circuit in Fig. 14.7, as shown in Fig. 14.8.

Using s -domain voltage division on the equivalent circuit, we find

$$H(s) = \frac{1}{s + \frac{1}{RC}}$$

Now, substitute $s = j\omega$ and compute the magnitude of the resulting complex expression:

$$|H(j\omega)| = \frac{\frac{1}{RC}}{\sqrt{\omega^2 + \left(\frac{1}{RC}\right)^2}}$$

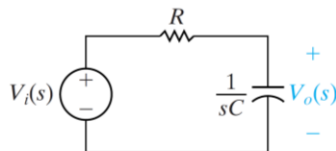


Figure 14.8 ▲ The s -domain equivalent for the circuit in Fig. 14.7.

- At the cutoff frequency ω_c , $|H(j\omega)|$ is equal to $(1/\sqrt{2})H_{\max}$. For a low-pass filter,

$H_{\max} = H(j0)$, and for the circuit in Fig. 14.8, $H(j0) = 1$. We can then describe the relationship among the quantities R , C , and ω_c :

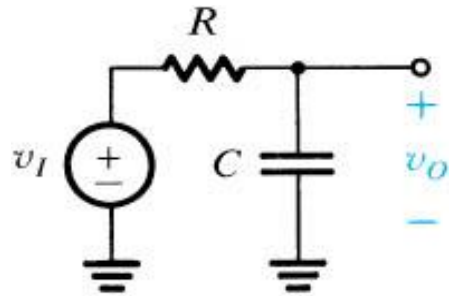
$$|H(j\omega_c)| = \frac{1}{\sqrt{2}}(1) = \frac{\frac{1}{RC}}{\sqrt{\omega_c^2 + \left(\frac{1}{RC}\right)^2}}$$

Solving this equation for ω_c , we get

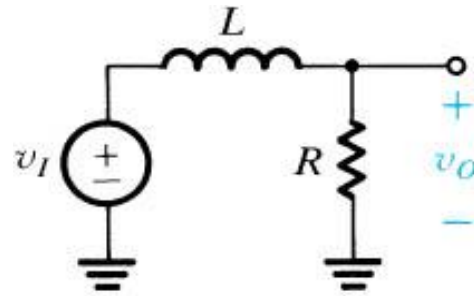
$$\omega_c = \frac{1}{RC}$$

► Cutoff frequency of RC filters

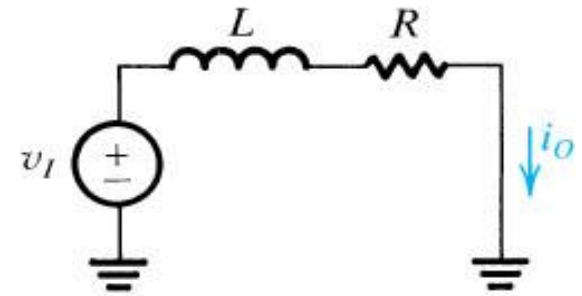
Sedra, Apêndice D: Circuito RC passa-baixas



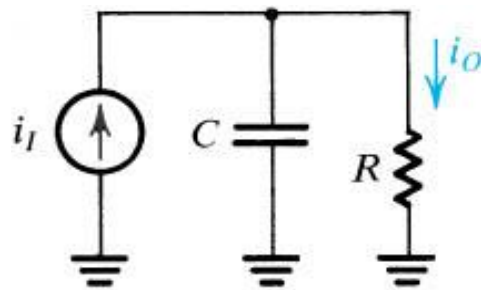
(a)



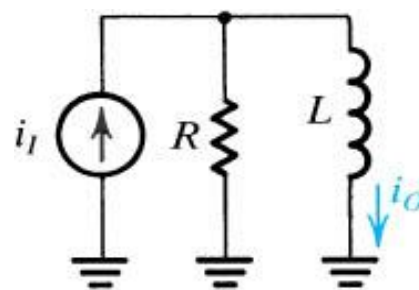
(b)



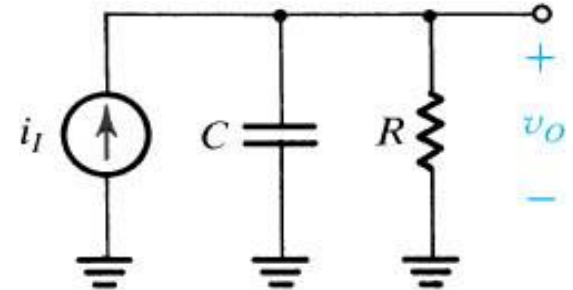
(c)



(d)



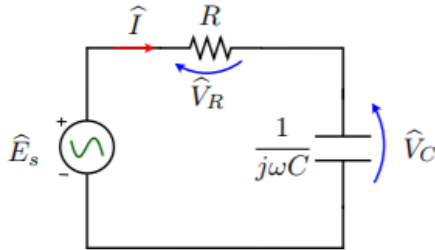
(e)



(f)

Diagramas de Bode (Circuitos Elétricos II)

Usando fasores e relações fasoriais



Por divisão de tensão

$$\hat{V}_C = \frac{1}{R + \frac{1}{j\omega C}} \hat{E}_s$$

Resposta em frequência

$$\frac{\hat{V}_C}{\hat{E}_s} = \frac{1}{1 + j\omega RC} = F_{PB}(j\omega) \quad (\text{adimensional})$$

Módulo

$$|F_{PB}(j\omega)| = \sqrt{\frac{1}{1 + \omega^2 R^2 C^2}}$$

$$|H(j\omega_c)| = \frac{1}{\sqrt{2}}(1) = \frac{1}{RC}$$

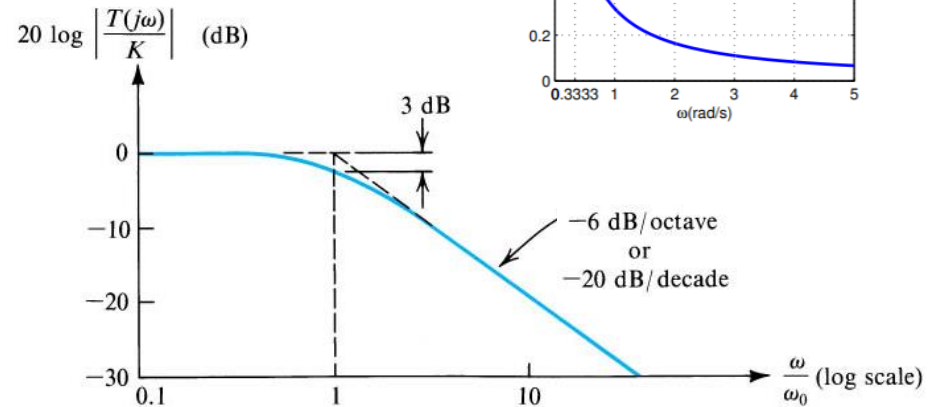
Fase

$$\phi_{PB}(\omega) = -\arctan(\omega RC)$$

$$H(s) = \frac{1}{s + \frac{1}{RC}}$$

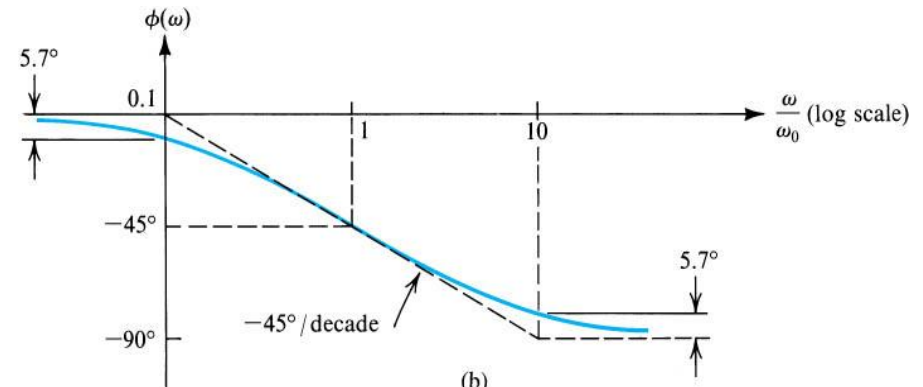
$$\omega_c = \frac{1}{RC}$$

$$|F_{PB}(j\omega)| = \sqrt{\frac{1}{1 + \omega^2 R^2 C^2}}$$



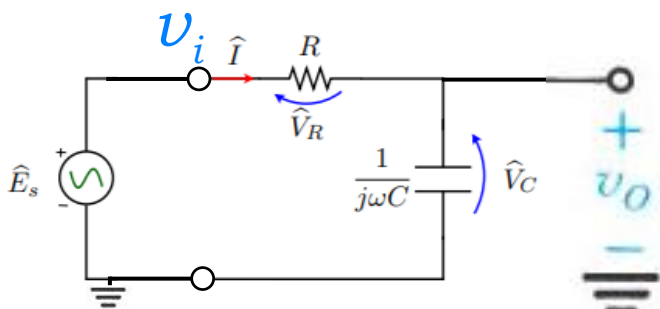
(a)

$$\phi_{PB}(\omega) = -\arctan(\omega RC)$$



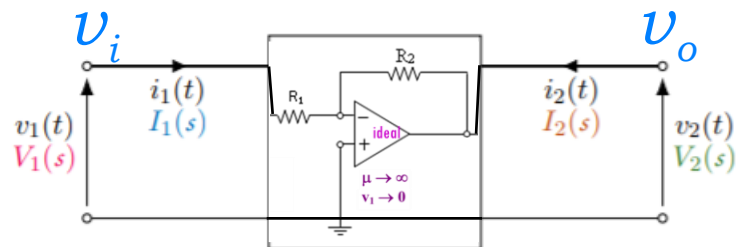
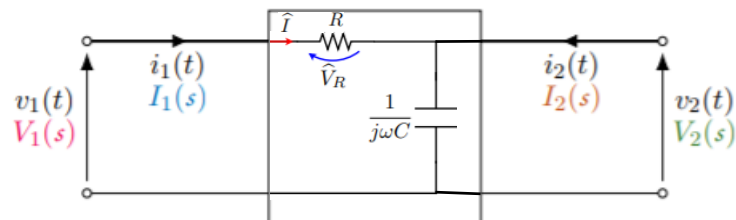
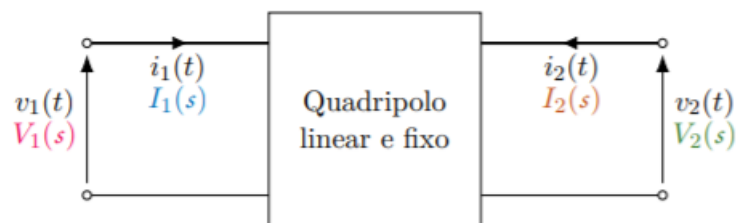
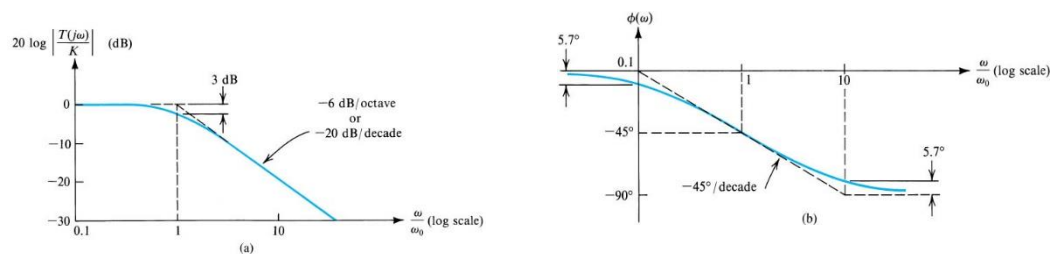
(b)

O Pulo da Gata



$$H(s) = \frac{1}{RC} \cdot \frac{1}{s + \frac{1}{RC}}$$

$$\omega_c = \frac{1}{RC}$$



$$G_{inv} = - \frac{R_2 / R_1}{1 + \frac{s}{\omega_t / (1 + R_2 / R_1)}}$$



CAPITULO 2

Amplificadores Operacionais

Aula 2

Eletrônica I – PSI3321

Programação para a Primeira Prova

Aula	Matéria	Cap./pág.	Testes agendados
1ª	Introdução, O primeiro Amp Op Comercial. Encapsulamento do Amp Op, O Amp Op ideal, Análise de circuitos com Amp Ops ideais. Exemplo 2.2	Cap. 2 p. 38-46	
2ª	Somador, Configuração não inversora, seguidor, amplificador de diferenças. Exercício 2.15	Sedra, Cap. 2 p. 46-53	Teste 01 7h30-7h45
3ª	Amplificador de instrumentação, Funcionamento dos Amp Ops Não-Ideais. Exemplo 2.3 e 2.4	Sedra, Cap. 2 p. 53-59	Teste 02 7h30-7h45
4ª	Operação dos Amp Ops em grande excursão de sinal, imperfeições cc, circuitos integrador e diferenciador. Exemplo 2.6.	Sedra, Cap. 2 p. 59-73	Teste 03 9h20-9h35
5ª	Diodo ideal, características do diodo real, equação de corrente do diodo, exercícios.	Sedra, Cap. 3 p. 89-96	Teste 04 7h30-7h45
6ª	Análise gráfica (reta de carga), modelos simplificados de diodos, exercícios	Sedra, Cap. 3 p. 96-99	Teste 05 9h20-9h35
7ª	Modelo para pequenos sinais, modelos de circuitos equivalentes para pequenas variações (próximas do ponto quiescente), exercícios (exemplos 3.6 e 3.7)	Sedra, Cap. 3 p. 100-103	Teste 06 7h30-7h45
8ª	Operação na região de ruptura reversa, diodo zener, Projeto de um regulador Zener, exercícios (exemplo 3.8)	Sedra, Cap. 3 p. 104-106	Teste 07 9h20-9h35
9ª	Diagrama de blocos de uma fonte de alimentação c.c., circuito retificador de meia onda, circuito retificador de onda completa com enrolamento secundário com tomada central, exercícios: 3.22.	Sedra, Cap. 3 p. 106-109	Teste 08 7h30-7h45
10ª	Circuito retificador em ponte. Circuito retificador de meia onda com o capacitor de filtro.	Sedra, Cap. 3 p. 109-111	Teste 09 9h20-9h35
11ª	Retificador de onda completa com capacitor de filtro, superdiodo. Exercícios (exemplo 3.9).	Sedra, Cap. 3 p. 112-115	Teste 10 7h30-7h45
12ª	Circuitos limitadores, circuitos grampeadores, dobrador de tensão, exercícios: 3.27, 3.28.	Sedra, Cap. 3 p. 115-118	Teste 11 9h20-9h35
13ª	Aula de Exercícios		

1ª Aula:

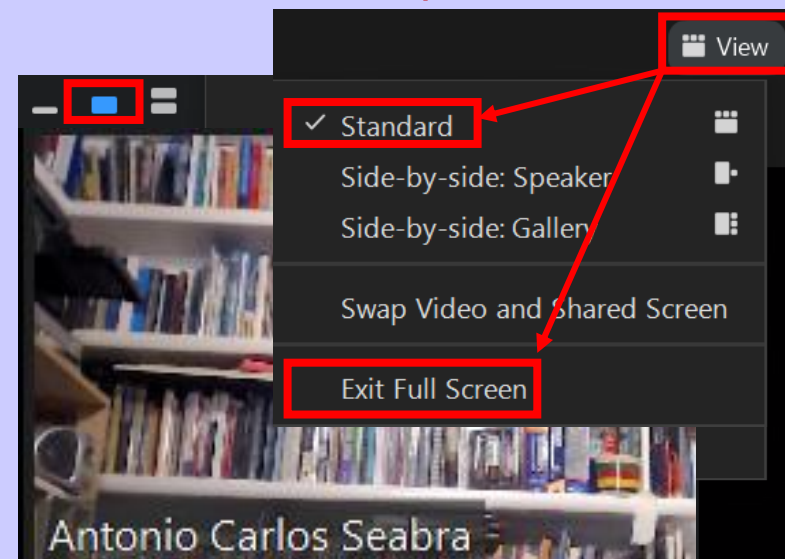
Estudo de Amplificadores Operacionais

Modelando AOs para considerar características de AOs reais

Ao final desta aula você deverá estar apto a:

- Analisar circuitos empregando AOs ideais e AOs reais
- Explicar o comportamento do ganho de tensão em AOs reais
- Explicar a diferença entre ganho do AO e ganho do Circuito
- Calcular impedâncias de entrada de circuitos com AO

Sugestão de visualização: FullScreen-Standard e “show small active-speaker video”



Atividade 1 (https://edisciplinas.usp.br/pluginfile.php/6047498/mod_resource/content/128/PSI3321-A02PA.pdf)

EXEMPLO 2.1

Considere a configuração inversora com $R_1 = 1 \text{ k}\Omega$ e $R_2 = 100 \text{ k}\Omega$.

- (a) Determine o ganho em malha fechada para os casos de $A = 10^3, 10^4,$ e 10^5 . Em cada caso, determine o erro percentual no valor de G relativo ao valor ideal R_2/R_1 (obtido com $A = \infty$). Calcule também a tensão v_1 que aparece no terminal da entrada inversora quando $v_1 = 0,1 \text{ V}$.
- (b) Se o ganho em malha aberta A varia de 100.000 a 50.000, qual é a correspondente variação em porcentagem, no valor do ganho em malha fechada G ?

$$\varepsilon \equiv \frac{|G| - (R_2/R_1)}{(R_2/R_1)} \times 100$$

, então s= 200

$$G = \frac{v_o}{v_i} = - \frac{R_2 / R_1}{1 + (1 + R_2 / R_1) / A}$$

A	G	ε	v_1
10^3			
10^4			
10^5			

$$G = 100 / [1 + (1 + 100) / A]$$

$$G = 100 / [1 + (1 + 100) / A] \quad G = 100 / [1 + 0]$$

$$G = 100 / [1 + (1 + 100) / A]$$

View

- Standard
- Side-by-side: Speaker
- Side-by-side: Gallery
- Swap Video and Shared Screen
- Exit Full Screen

Antonio Carlos Seabra

Chat

From Antonio Carlos Seabra to Everyone:

https://edisciplinas.usp.br/pluginfile.php/6047498/mod_resource/content/128/PSI3321-A02PA.pdf

To: Everyone

Type message here...

File

Vocês verem

- Video A02-P1(19') todo, velocidade 2
- Video A02-P2(20') todo, velocidade 1 + velocidade 2 ao final
- Imprimir ou telar as atividades da Aula02

(https://edisciplinas.usp.br/pluginfile.php/6047498/mod_resource/content/128/PSI3321-A02PA.pdf)

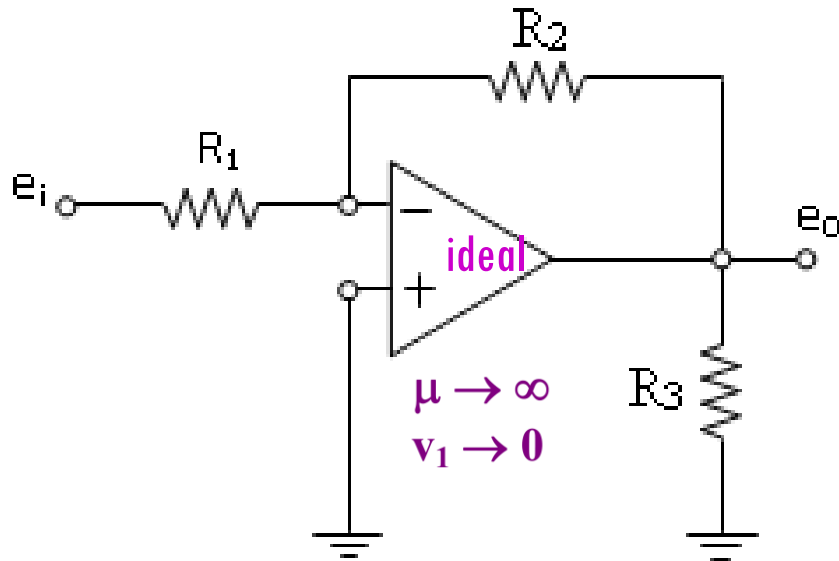
Na aula o que faremos:

- Questão twitter da A01 (anterior)
- Pequena revisão da A02 que vocês viram (mas só 15 minutos!)
- Vamos fazer as atividades da aula A02 que espero que vocês tenham em tela ou impresso

Sempre lembrando, explorem o restante do material!

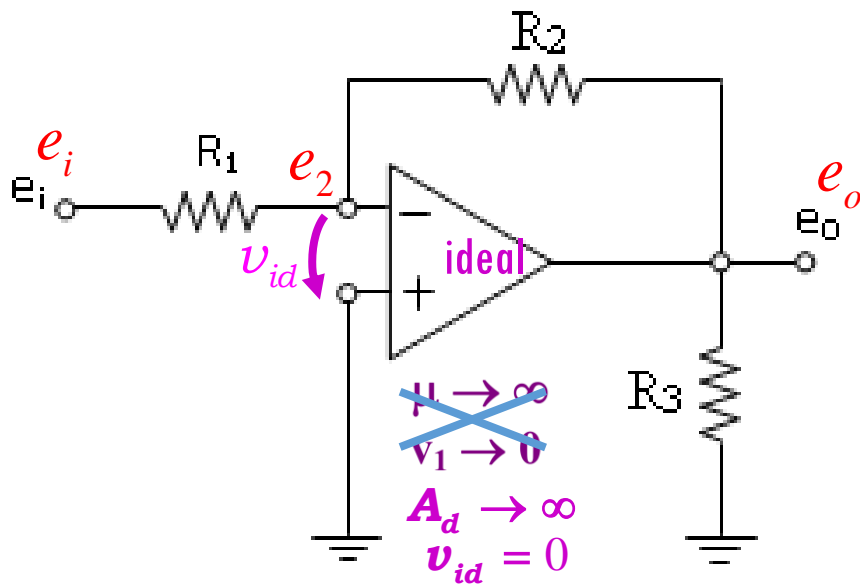
Questão Twitter da Aula 01

Questão twitter (280 caracteres): O que podemos dizer a respeito da corrente no terminal de saída de um AO no circuito inversor abaixo? Ela é zero? Infinita? Se não, como calcular?



O Amplificador Inversor (A.O. Ideal)

Vimos que:

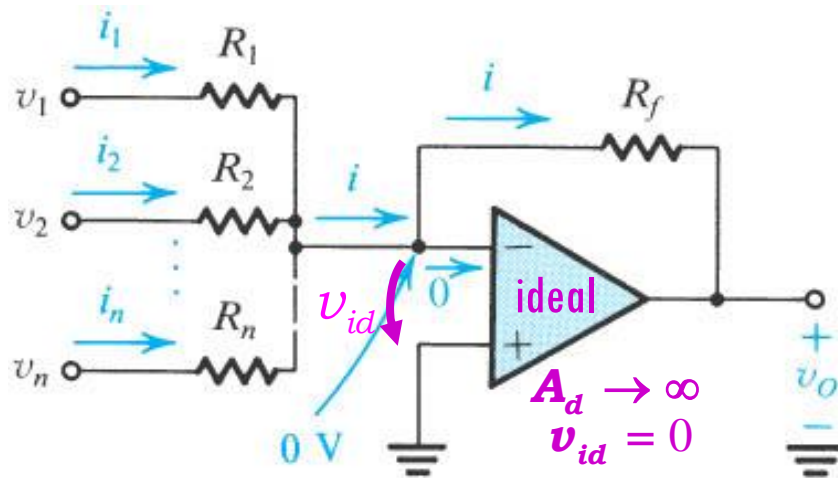


$$\frac{e_o}{e_i} = -\frac{R_2}{R_1}$$

Podemos extrapolar!

O Somador Ponderado (A.O. Ideal)

Uma Aplicação Importante



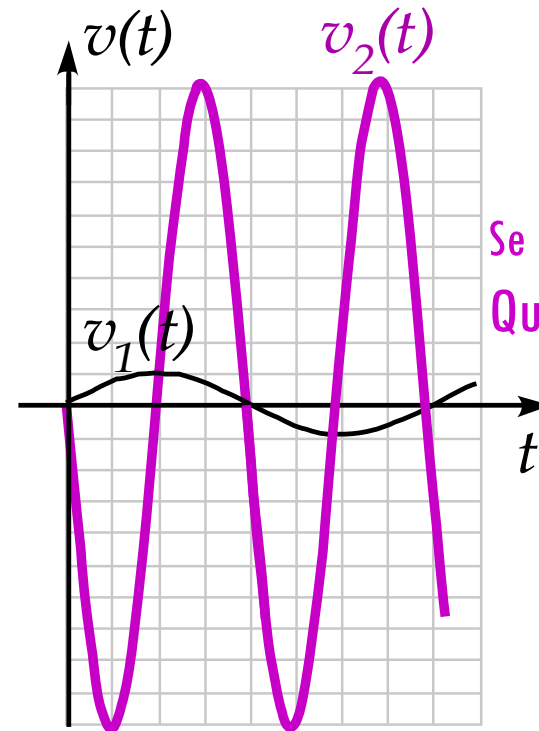
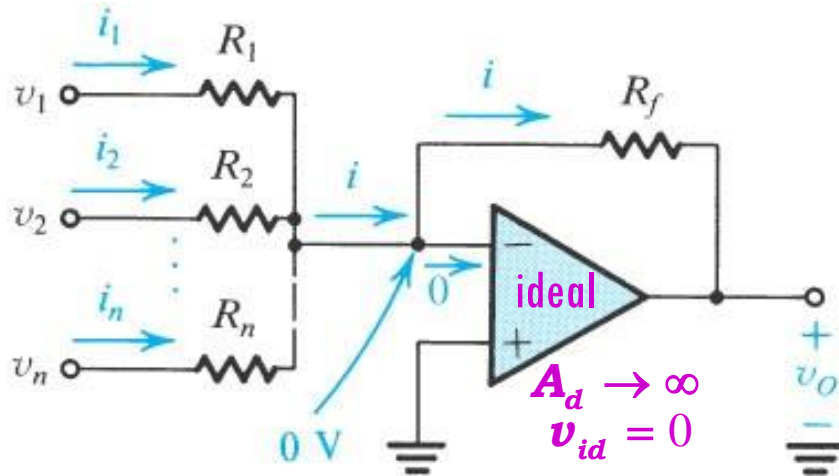
$$i_1 = \frac{v_1}{R_1}, \quad i_2 = \frac{v_2}{R_2}, \quad \dots, \quad i_n = \frac{v_n}{R_n}$$

$$i = i_1 + i_2 + \dots + i_n$$

$$i = \frac{v_1}{R_1} + \frac{v_2}{R_2} + \dots + \frac{v_n}{R_n}$$

O Somador Ponderado (A.O. Ideal)

Uma Aplicação Importante



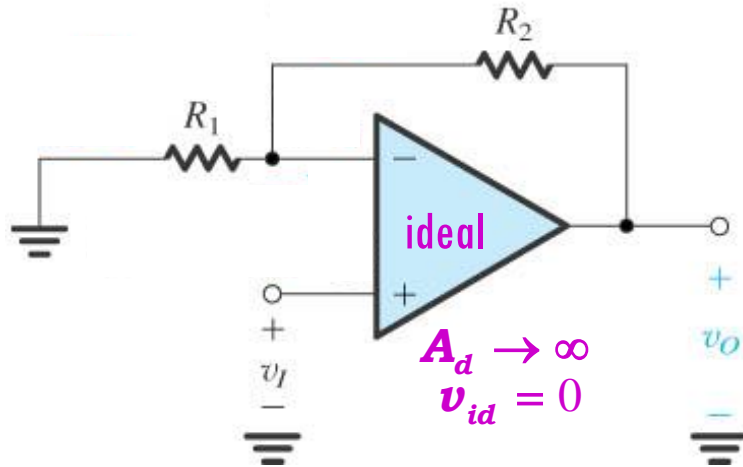
Se “os Rs” = 1kΩ
Qual v_o ?

$$i = \frac{v_1}{R_1} + \frac{v_2}{R_1} + \dots + \frac{v_n}{R_n}$$

$$v_o = 0 - iR_f = -iR_f$$

$$v_o = - \left(\frac{R_f}{R_1} v_1 + \frac{R_f}{R_2} v_2 + \dots + \frac{R_f}{R_n} v_n \right)$$

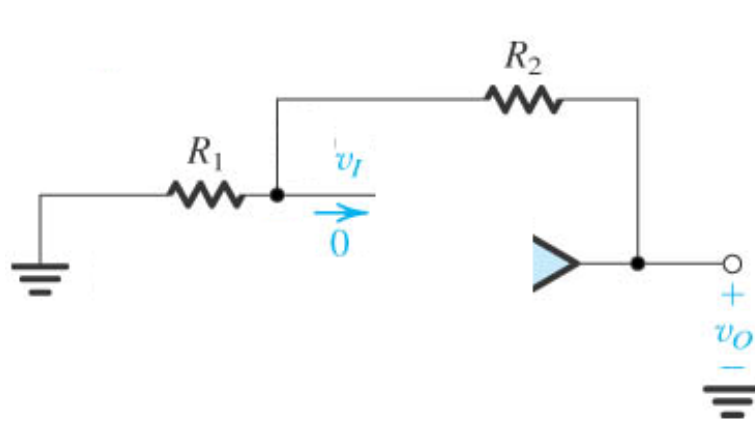
A Configuração Não-inversora (A.O. Ideal)



$$v_O = v_I + \left(\frac{v_I}{R_1} \right) R_2$$

$$\frac{v_O}{v_I} = 1 + \frac{R_2}{R_1}$$

Alternativamente, por divisor de tensão:



$$v_I = v_O \left(\frac{R_1}{R_1 + R_2} \right)$$

$$\frac{v_O}{v_I} = \left(\frac{R_1 + R_2}{R_1} \right)$$

Desidealizando o A.O.

A.O. Ideal:

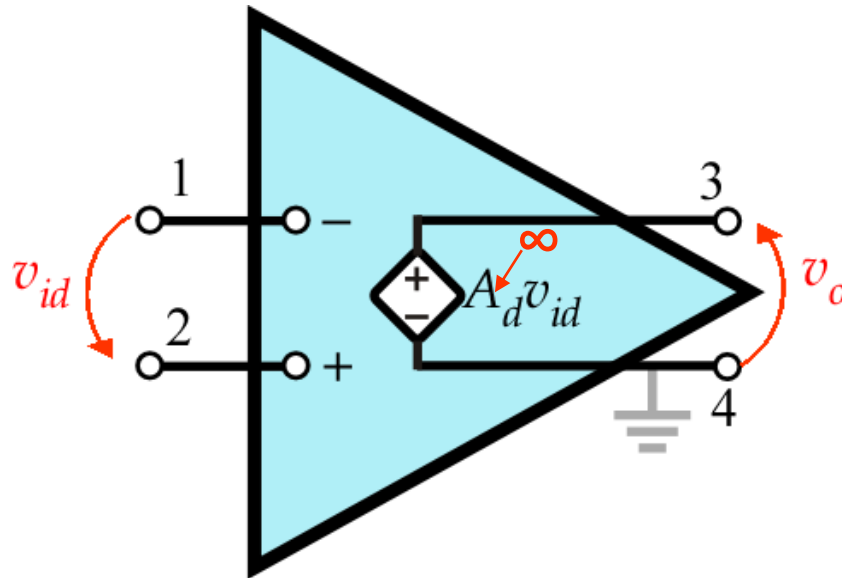
$$A_d = \infty$$

$$I_+ = I_- = 0$$

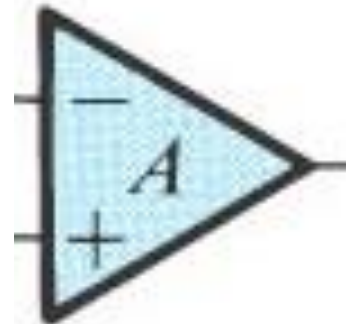
$$v_O = A_d v_{id}$$

A.O. desidealizado:

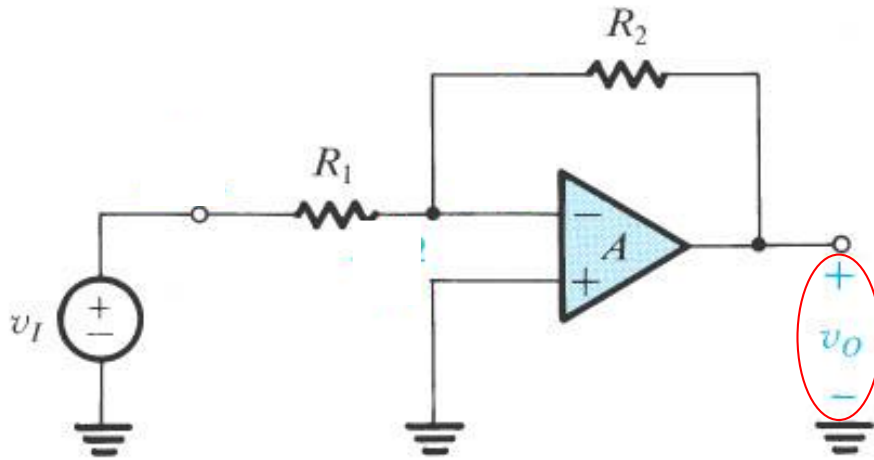
- Impedância de entrada infinita
- Impedância de saída zero
- mas $A \neq \infty$ (não vale c.c. virtual)



E se A não for infinito?

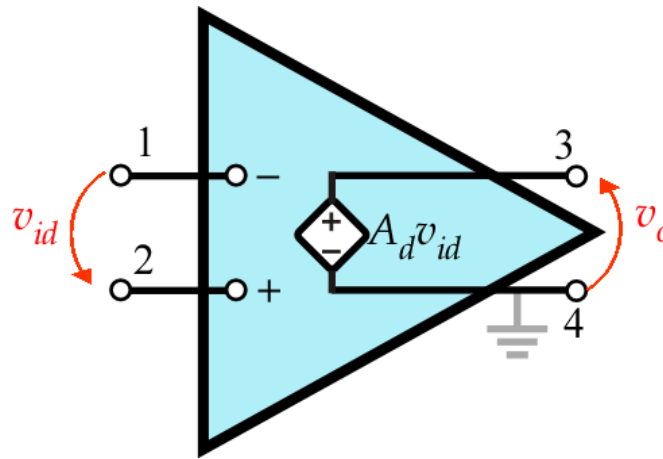


A Configuração Inversora (A.O. com A finito)



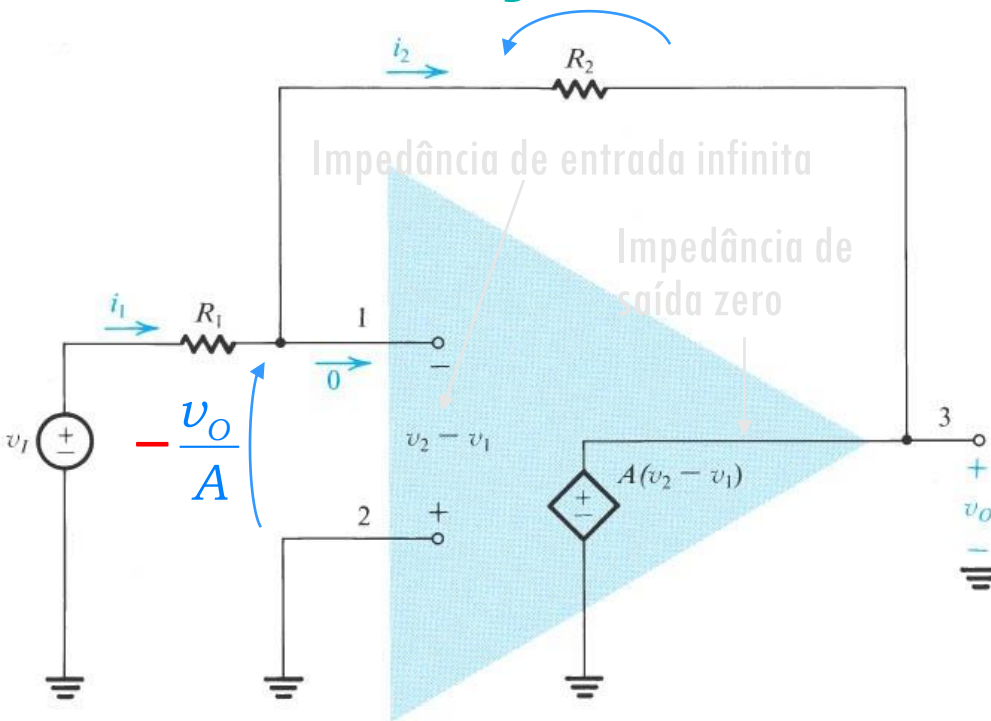
A.O. com:

- Impedância de entrada infinita
- Impedância de saída zero
- mas $A \neq \infty$ (não vale c.c. virtual)



$$v_O = A_d v_{id} = A(v_2 - v_1)$$

A Configuração Inversora (A.O. com A finito – NÃO IDEAL)



$$v_O = A \times v_{id}$$

$$v_{id} = \frac{v_O}{A}$$

A.O. real com:

- Impedância de entrada infinita
- Impedância de saída zero
- mas $A \neq \infty$ (não vale c.c. virtual)
impondo $v_{id} = v_O / A$

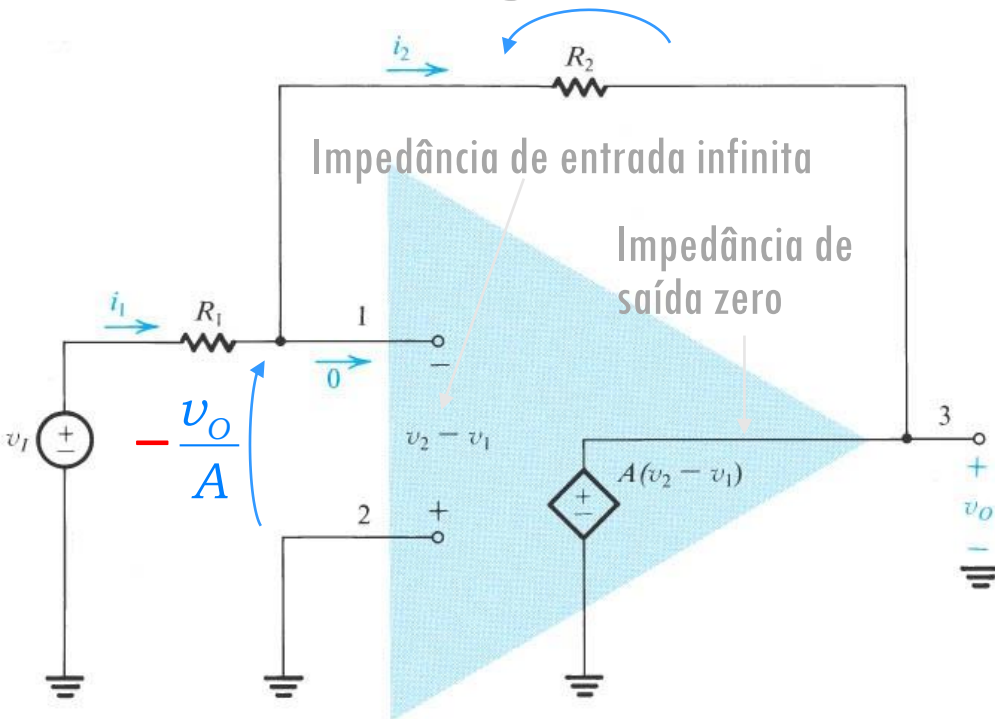
$$i_1 = ? \quad i_1 = \frac{v_I - (-v_O / A)}{R_1} = \frac{v_I + v_O / A}{R_1}$$

$$v_O = ? \quad v_O = -\frac{v_O}{A} - i_1 R_2 = -\frac{v_O}{A} - \left(\frac{v_I + v_O / A}{R_1} \right) R_2$$

$$G = \frac{v_O}{v_i} = -\frac{R_2 / R_1}{1 + (1 + R_2 / R_1) / A} \rightarrow A \gg 1 + \frac{R_2}{R_1} \rightarrow G = -\frac{R_2}{R_1}$$

Atividade¹

A Configuração Inversora (A.O. com A finito — NÃO IDEAL)



A.O. real com:

- Impedância de entrada infinita
- Impedância de saída zero
- mas $A \neq \infty$ (não vale c.c. virtual)
impondo $v_{id} = v_o / A$

Tente escrever a expressão para o Ganho do circuito considerando que o AO tem ganho A diferente de infinito

Você conseguiu escrever a expressão?

EXEMPLO 2.1

Considere a configuração inversora com $R_1 = 1 \text{ k}\Omega$ e $R_2 = 100 \text{ k}\Omega$.

- Determine o ganho em malha fechada para os casos de $A = 10^3$, 10^4 , e 10^5 . Em cada caso, determine o erro percentual no valor de G relativo ao valor ideal R_2/R_1 (obtido com $A = \infty$). Calcule também a tensão v_1 que aparece no terminal da entrada inversora quando $v_1 = 0,1 \text{ V}$.
- Se o ganho em malha aberta A varia de 100.000 a 50.000, qual é a correspondente variação em porcentagem, no valor do ganho em malha fechada G ?

$$\varepsilon \equiv \frac{|G| - (R_2/R_1)}{(R_2/R_1)} \times 100$$

$$G = \frac{v_o}{v_i} = - \frac{R_2 / R_1}{1 + (1 + R_2 / R_1) / A}$$

A	G	ε	v_1
10^3			
10^4			
10^5			

1º Nome até H faz 10^3

1º Nome até I até O faz 10^4

1º Nome de P até Z faz 10^5

4 minutos para fazer!

Exemplo 2.1: A Configuração Inversora

EXEMPLO 2.1

Considere a configuração inversora com $R_1 = 1 \text{ k}\Omega$ e $R_2 = 100 \text{ k}\Omega$.

- Determine o ganho em malha fechada para os casos de $A = 10^3$, 10^4 , e 10^5 . Em cada caso, determine o erro percentual no valor de G relativo ao valor ideal R_2/R_1 (obtido com $A = \infty$). Calcule também a tensão v_1 que aparece no terminal da entrada inversora quando $v_1 = 0,1 \text{ V}$.
- Se o ganho em malha aberta A varia de 100.000 a 50.000, qual é a correspondente variação em porcentagem, no valor do ganho em malha fechada G ?

$$\varepsilon \equiv \frac{|G| - (R_2/R_1)}{(R_2/R_1)} \times 100$$

$$G = \frac{v_O}{v_i} = - \frac{R_2 / R_1}{1 + (1 + R_2 / R_1) / A}$$

A	G	ε	v_1
10^3	90,83	-9,17%	-9,08 mV
10^4	99,00	-1,00%	-0,99 mV
10^5	99,90	-0,10%	-0,10 mV

Item b) vocês fazem. Neste caso, na sua opinião, G é muito sensível a variações em A?

uA741 $\Rightarrow A = 100.000$

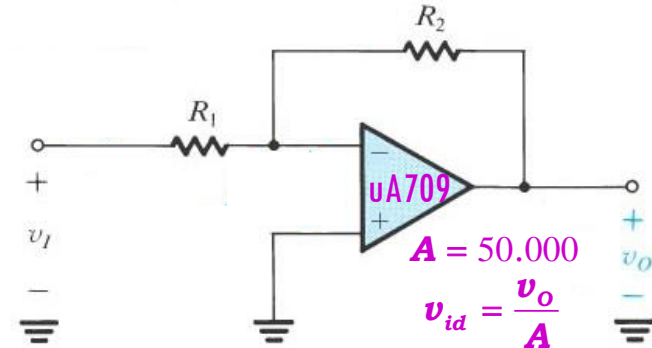
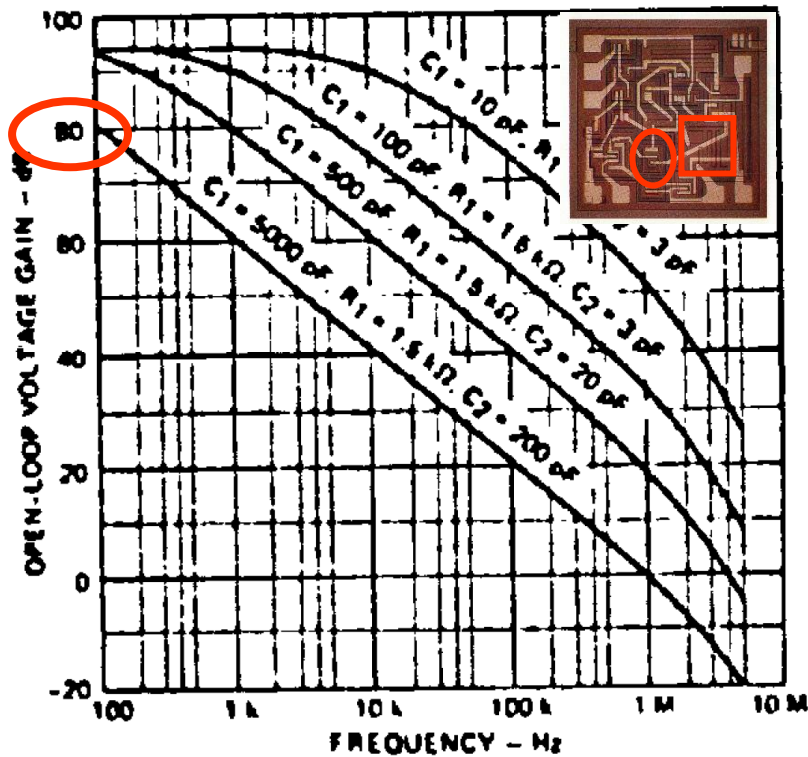
A Configuração Inversora (A.O. com A finito)

Variação de A com a frequência

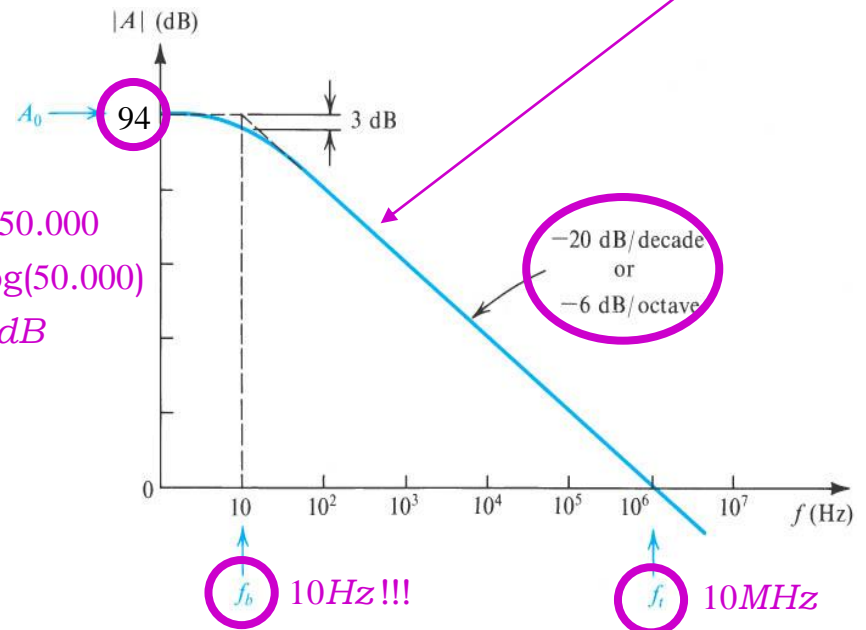
Um AO real: $\mu A709$

$\mu A709 \Rightarrow A = 50.000$

OPEN-LOOP FREQUENCY RESPONSE FOR VARIOUS VALUES OF COMPENSATION.



$$G = \frac{v_o}{v_i} = - \frac{R_2 / R_1}{1 + (1 + R_2 / R_1) / A}$$



$$A = 50.000$$

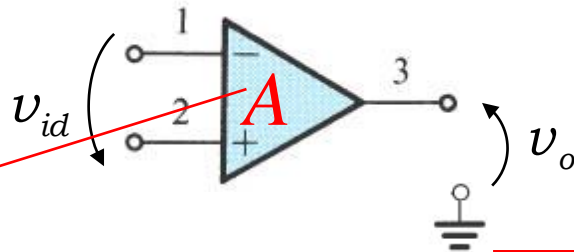
$$20 \log(50.000)$$

$$= 94 \text{ dB}$$

O Amp Op não ideal

Resposta em frequência do Ganho A Finito e dependente da Frequência

Para entendermos a resposta em frequência da configuração inversora, vamos primeiro modelar matematicamente o A de um Amp Op real

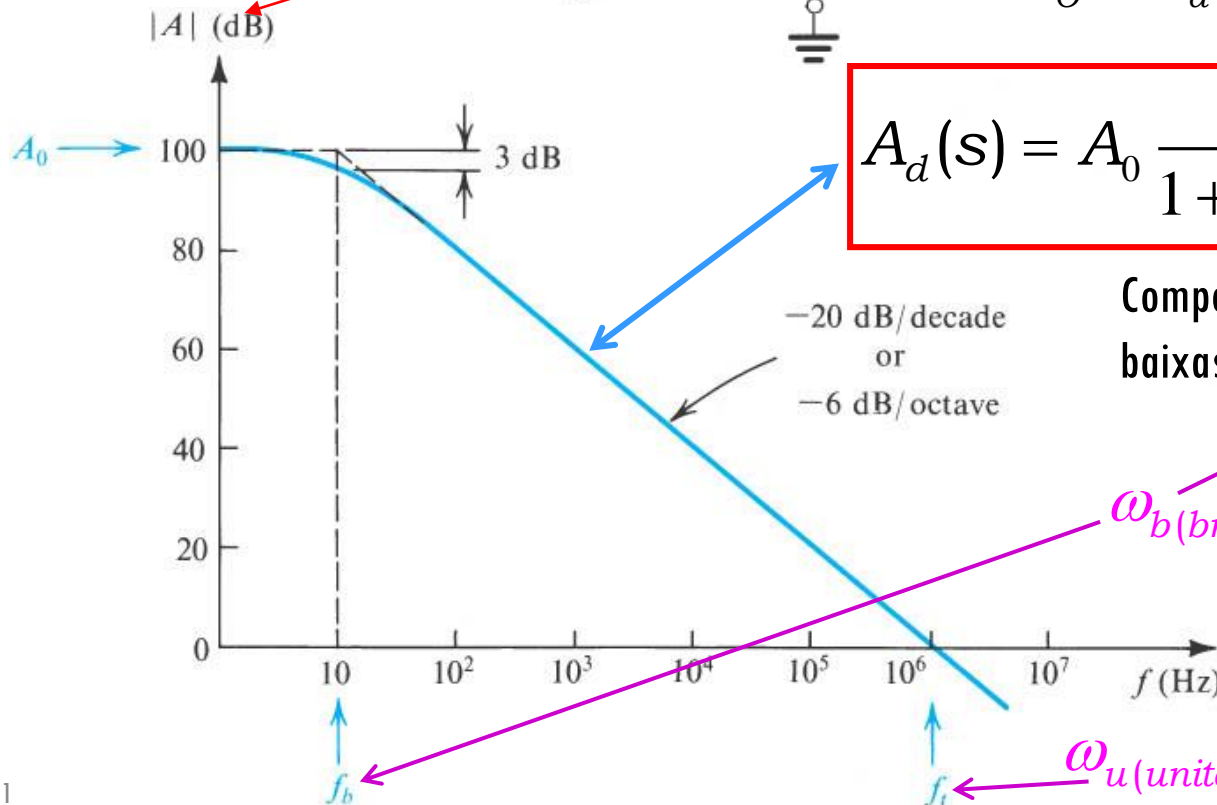


$$v_{id} = v_+ - v_- = v_2 - v_1$$

$$v_o = A_d \cdot v_{id} = A_d(v_2 - v_1)$$

$$A_d(s) = A_0 \frac{1}{1 + s / \omega_b} = \frac{A_0}{1 + s / \omega_b}$$

Comportamento similar a um RC passa baixas. Você sabe desenhar um?



ω_b (break) OU ω_c (corte ou cut-off)

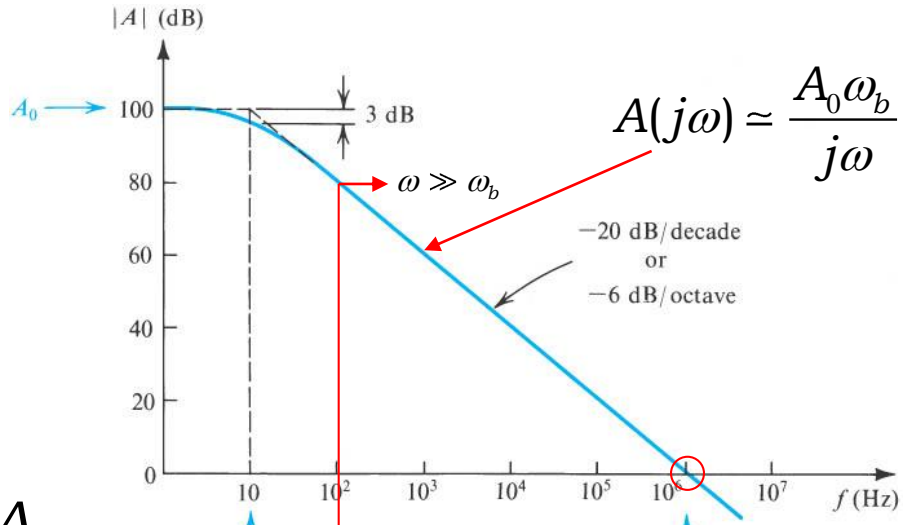
OU ω_{3dB}

ω_u (unitário) OU ω_t (transição)

O Amp Op não ideal

Resposta em frequência do Ganho A Finito e dependente da Frequência

$$A_d(s) = \frac{A_0}{1 + s / \omega_b}$$



Para regime permanente senoidal:

$$A_d(s) = \frac{A_0}{1 + s / \omega_b} \rightarrow A_d(j\omega) = \frac{A_0}{1 + j\omega / \omega_b}$$

$$\omega \gg \omega_b \rightarrow A(j\omega) \approx \frac{A_0 \omega_b}{j\omega} \rightarrow |A(j\omega)| = \frac{A_0 \omega_b}{\omega}$$

$$|A_d| = 1 \text{ quando } \omega = \omega_t = A_0 \omega_b$$

Atividade²

O Amp Op não ideal

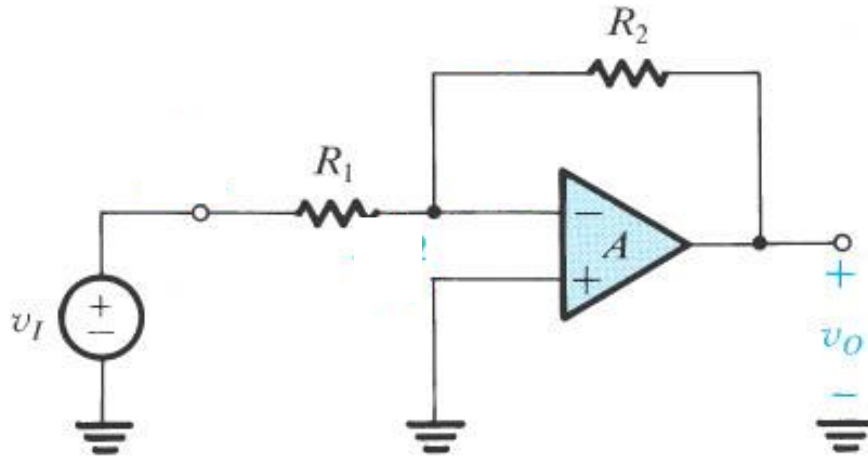
Resposta em frequência do Ganho A Finito e dependente da Frequência

O que é frequência de transição?

- a) Frequência onde o AO começa a ter ganho diferente do ganho de patamar A_0
- b) Frequência de corte do AO
- c) Frequência onde o AO tem ganho 1
- d) Não tenho certeza

O Amp Op não ideal

Conf. Inversora: Resp. em frequência do Ganho A Finito e dependente da Frequência



A.O. com:

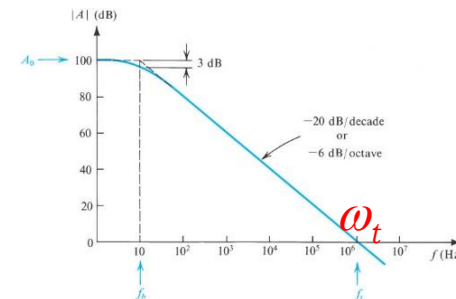
- Impedância de entrada infinita
- Impedância de saída zero
- mas $A \neq \infty$ (não vale c.c. virtual)

$$G = \frac{v_o}{v_i} = -\frac{R_2 / R_1}{1 + (1 + R_2 / R_1) / A(s)} \quad \text{e} \quad A(s) = \frac{A_0}{1 + s / \omega_b}$$

$$G = \frac{v_o}{v_i} = -\frac{R_2 / R_1}{1 + (1 + R_2 / R_1) / \left(\frac{A_0}{1 + s / \omega_b}\right)} = -\frac{R_2 / R_1}{1 + \frac{1}{A_0} \left(1 + \frac{R_2}{R_1}\right) (1 + s / \omega_b)}$$

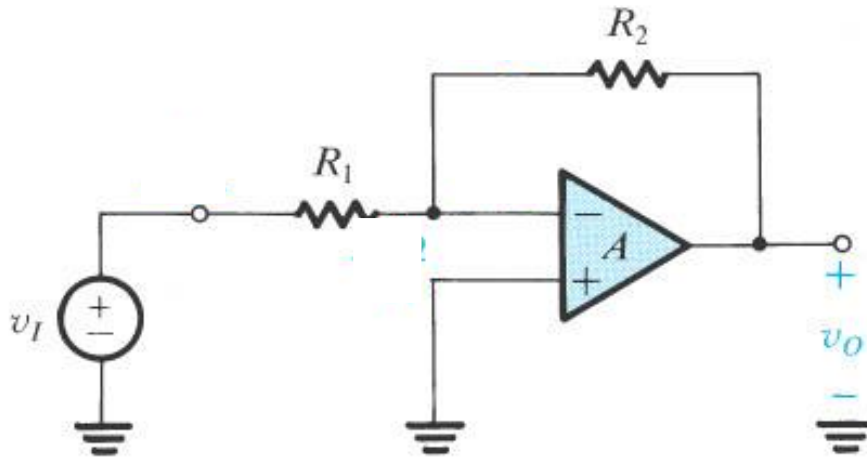
$$G = \frac{v_o}{v_i} = -\frac{R_2 / R_1}{1 + \frac{1}{A_0} \left(1 + \frac{R_2}{R_1}\right) + \frac{1}{A_0 \omega_b} s \left(1 + \frac{R_2}{R_1}\right)}$$

ω_t



O Amp Op não ideal

Conf. Inversora: Resp. em frequência do Ganho A Finito e dependente da Frequência



A.O. com:

- Impedância de entrada infinita
- Impedância de saída zero
- mas $A \neq \infty$ (não vale c.c. virtual)

$$G_{inv} = \frac{v_O}{v_i} = - \frac{R_2 / R_1}{1 + \frac{1}{A_0} \left(1 + \frac{R_2}{R_1}\right) + \frac{s}{\omega_t} \left(1 + \frac{R_2}{R_1}\right)}$$

$$G = \frac{v_O}{v_i} = - \frac{R_2 / R_1}{1 + (1 + R_2 / R_1) / A(s)} \Leftrightarrow G = - \frac{R_2 / R_1}{1 + \frac{1}{A_0} \left(1 + \frac{R_2}{R_1}\right) + \frac{s}{\omega_t / (1 + R_2 / R_1)}}$$

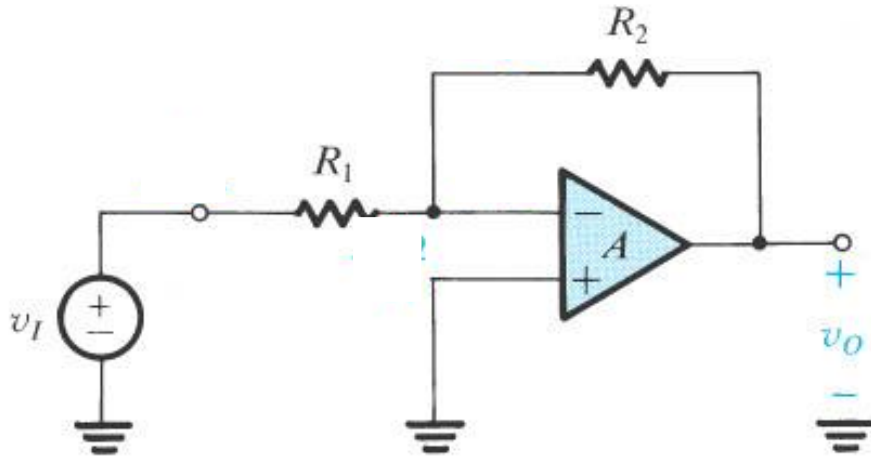
$$G_{inv} = - \frac{R_2 / R_1}{1 + \frac{s}{\omega_t / (1 + R_2 / R_1)}}$$

$$A_0 \gg 1 + R_2 / R_1$$

50.000...	100...
100.000...	1.000...

O Amp Op não ideal

Conf. Inversora: Resp. em frequência do Ganho A Finito e dependente da Frequência

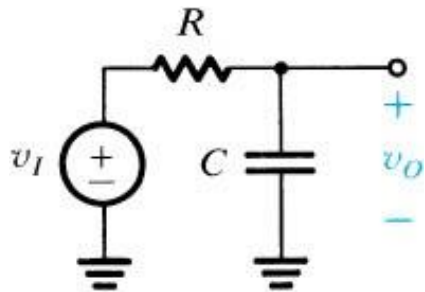
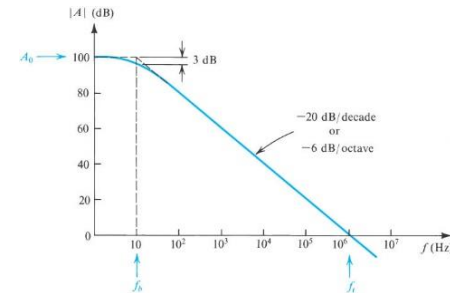


A.O. com:

- Impedância de entrada infinita
- Impedância de saída zero
- mas $A \neq \infty$ (não vale c.c. virtual)

$$G_{inv} = - \frac{R_2 / R_1}{1 + \frac{s}{\omega_t / (1 + R_2 / R_1)}} \Rightarrow \omega_0 = \omega_{3dB} \text{ (ou } \omega_H) = \omega_t / (1 + R_2 / R_1)$$

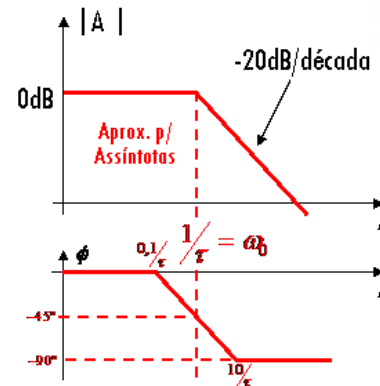
por comparação
podemos chamar
de " ω_0 ", " ω_{3dB} ", " ω_H "
DO CIRCUITO



$$A_v = \frac{1}{1 + s/\omega_0}$$

$$A_v = \frac{1}{1 + j\omega/\omega_0} \text{ com } \frac{1}{\tau} = \omega_0 = \omega_H$$

$$\tau = R.C$$



Atividade³

O Amp Op não ideal

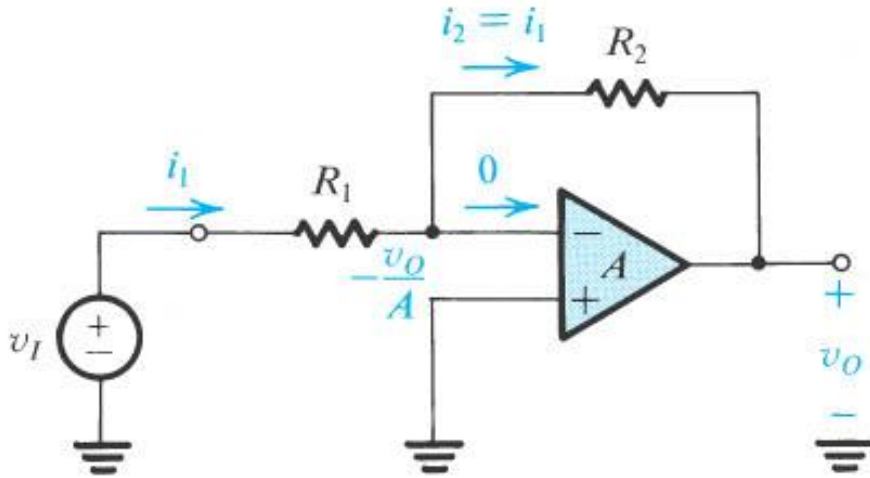
Resposta em frequência do Ganho A Finito e dependente da Frequência

A fórmula $G_{inv} = -\frac{R_2 / R_1}{1 + \frac{s}{\omega_t / (1 + R_2 / R_1)}}$ envolveu simplificações?

- a) Não
- b) Sim, pois consideramos $A(s)$ muito maior que $(1+R_2/R_1)$
- c) Sim, pois consideramos A_0 muito maior que $(1+R_2/R_1)$
- d) Não tenho certeza

Atividade 2 (https://edisciplinas.usp.br/pluginfile.php/6047498/mod_resource/content/128/PSI3321-A02PA.pdf)

Exercício : Um amplificador inversor com ganho nominal de -20 V/V usa um amp op com um ganho cc de 10^4 e frequência de ganho unitário de 10^6 Hz . Qual é a frequência de 3 dB ($f_{3\text{dB}}$) do amplificador em malha fechada? Qual é o ganho em $0,1 f_{3\text{dB}}$ e a $10 f_{3\text{dB}}$?

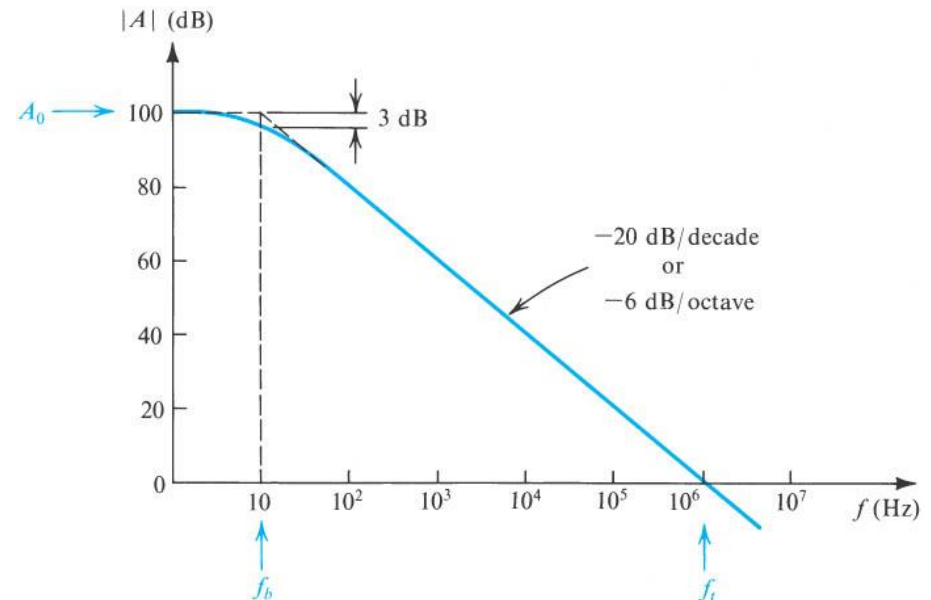


$$G = \frac{v_o}{v_i} = - \frac{R_2 / R_1}{1 + (1 + R_2 / R_1) / A (s)}$$

$$\mathbf{e} \quad A (s) = \frac{A_0}{1 + s / \omega_b}$$

A.O. com:

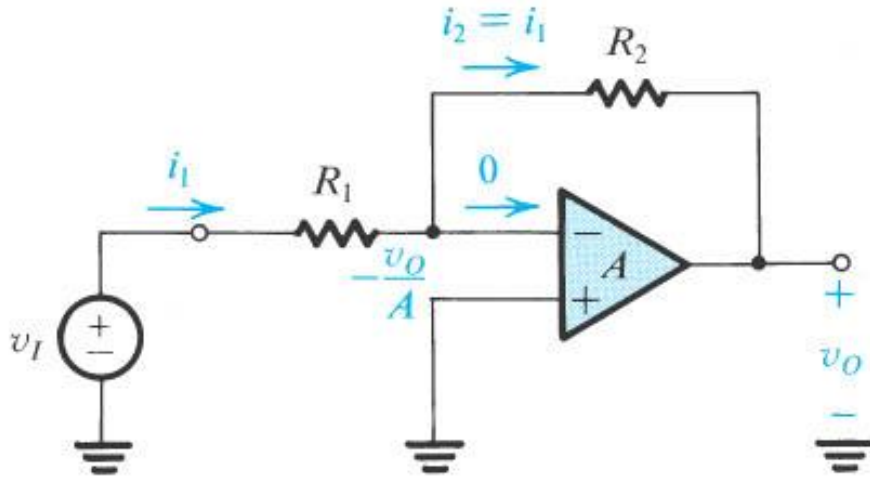
- Impedância de entrada infinita
- Impedância de saída zero
- mas $A \neq \infty$ (não vale c.c. virtual)



Exercício :

Um amplificador inversor com ganho nominal de -20 V/V usa um amp op com um ganho cc de 10^4 e frequência de ganho unitário de 10^6 Hz.

Qual o valor numérico da frequência de 3 dB (f_{3dB}) do amplificador em malha fechada?



$$G = \frac{v_o}{v_i} = - \frac{R_2 / R_1}{1 + (1 + R_2 / R_1) / A(s)}$$

$$e \quad A(s) = \frac{A_0}{1 + s / \omega_b}$$

A.O. com:

- Impedância de entrada infinita
- Impedância de saída zero
- mas $A \neq \infty$ (não vale c.c. virtual)

3 minutos para fazer!

Atividade⁴

O Amp Op não ideal

Resposta em frequência do Ganho A Finito e dependente da Frequência

O valor é...

a) 10^6 Hz

b) 5,2 MHz

c) 299 Hz

d) Não tenho certeza

Exercício:

Um amplificador inversor com ganho nominal de -20 V/V usa um amp op com um ganho cc de 10^4 e freqüência de ganho unitário de 10^6 Hz . Qual é a freqüência de 3 dB (f_{3dB}) do amplificador em malha fechada? Qual é o ganho em $0,1 f_{3dB}$ e a $10 f_{3dB}$?

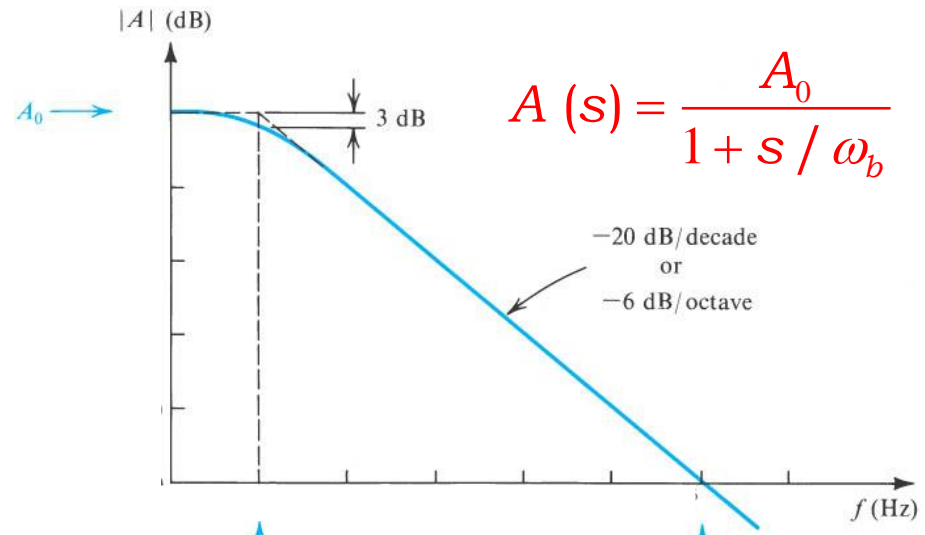
$$G = \frac{v_o}{v_i} = - \frac{R_2 / R_1}{1 + (1 + R_2 / R_1) / A_{AO}(s)}$$

$$G_{inv} = - \frac{R_2 / R_1}{1 + \frac{s}{\omega_t / (1 + R_2 / R_1)}}$$

" ω_0 " DO CIRCUITO

$$\Rightarrow \omega_0 = \omega_{3dB} \text{ (ou } \omega_H) = \omega_t / (1 + R_2 / R_1)$$

$$G_{inv} = \frac{A_0 \text{ DO CIRCUITO}}{1 + j\omega / \omega_0} \text{ com } \frac{1}{\tau_{inv}} = \omega_0 = \omega_H \text{ DO CIRCUITO} = \omega_t / (1 + R_2 / R_1)$$

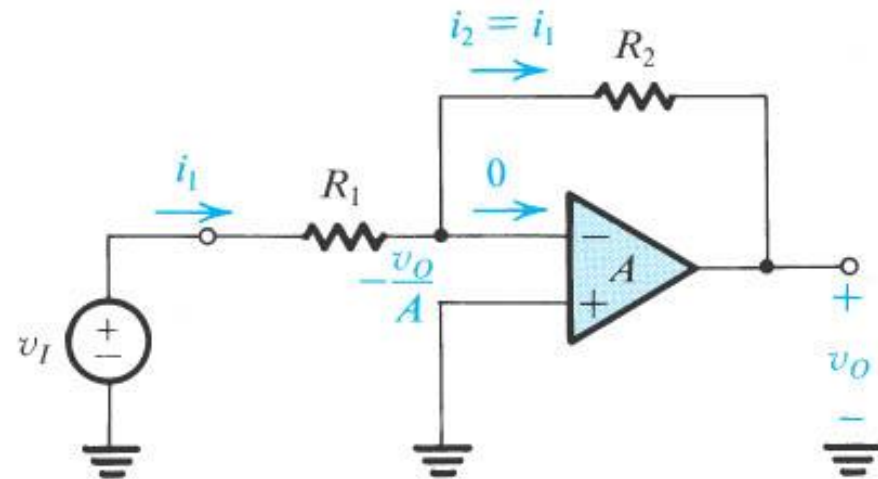


$$A_{vRC} = \frac{1}{1 + j\omega / \omega_0} \text{ com } \frac{1}{\tau_{RC}} = \omega_0 = \omega_H$$

Exercício:

Um amplificador inversor com ganho nominal de -20 V/V usa um amp op com um ganho cc de 10^4 e frequência de ganho unitário de 10^6 Hz .

Qual é o ganho em $0,1 f_{3dB}$ e a $10 f_{3dB}$?



A.O. com:

- Impedância de entrada infinita
- Impedância de saída zero
- mas $A \neq \infty$ (não vale c.c. virtual)

$$G = \frac{v_o}{v_i} = -\frac{R_2 / R_1}{1 + (1 + R_2 / R_1) / A(s)} \quad \text{e} \quad A(s) = \frac{A_0}{1 + s / \omega_b}$$

3 minutos para fazer!

Atividade⁵

O Amp Op não ideal

Resposta em frequência do Ganho A Finito e dependente da Frequência

Em $0,1\omega_{3dB}$ o ganho é:

- a) 40000 V/V
- b) 7000 V/V
- c) 19,82 V/V
- d) Não tenho certeza

Exercício:

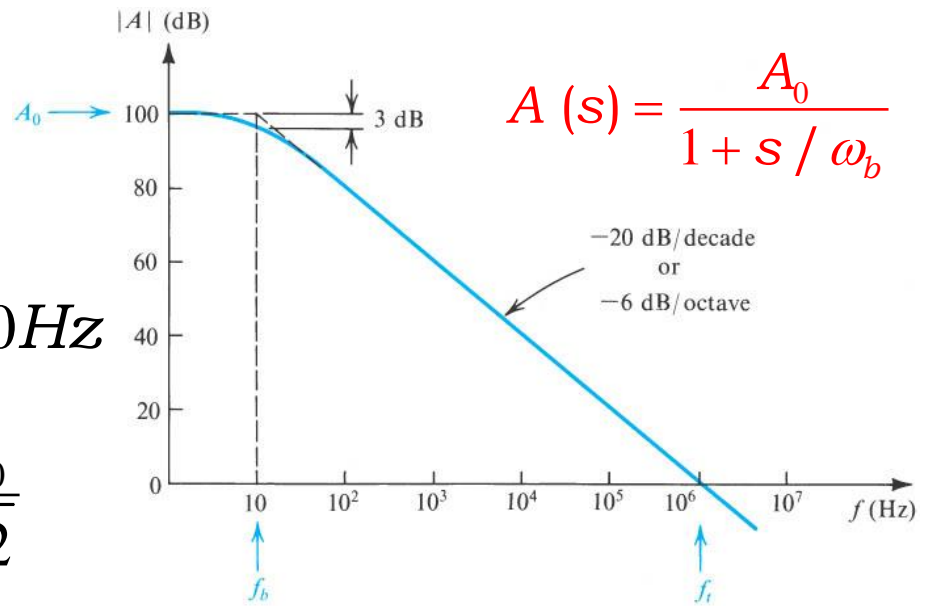
Um amplificador inversor com ganho nominal de -20 V/V usa um amp op com um ganho cc de 10^4 e freqüência de ganho unitário de 10^6 Hz . Qual é a freqüência de 3 dB (f_{3dB}) do amplificador em malha fechada? Qual é o ganho em $0,1 f_{3dB}$ e a $10 f_{3dB}$?

$$G_{inv} = \frac{A_0}{1 + j\omega/\omega_0}$$

$$\omega_0 = \omega_H = \omega_t / (1 + R_2 / R_1) \approx 300 \text{ Hz}$$

$$\text{Em } \omega_0 \quad |G_{inv}| = \frac{A_0}{\sqrt{1^2 + \left(\frac{\omega_0}{\omega_0}\right)^2}} = \frac{A_0}{\sqrt{2}}$$

$$\text{Em } 0,1 \omega_0 \quad |G_{inv}| = \frac{A_0}{\sqrt{1^2 + \left(\frac{0,1\omega_0}{\omega_0}\right)^2}} = \frac{A_0}{\sqrt{1,01}} = 19,82 \text{ V/V}$$



$$A_{vRC} = \frac{1}{1 + j\omega/\omega_0} \quad \text{com} \quad \frac{1}{\tau_{RC}} = \omega_0 = \omega_H$$

Exercício:

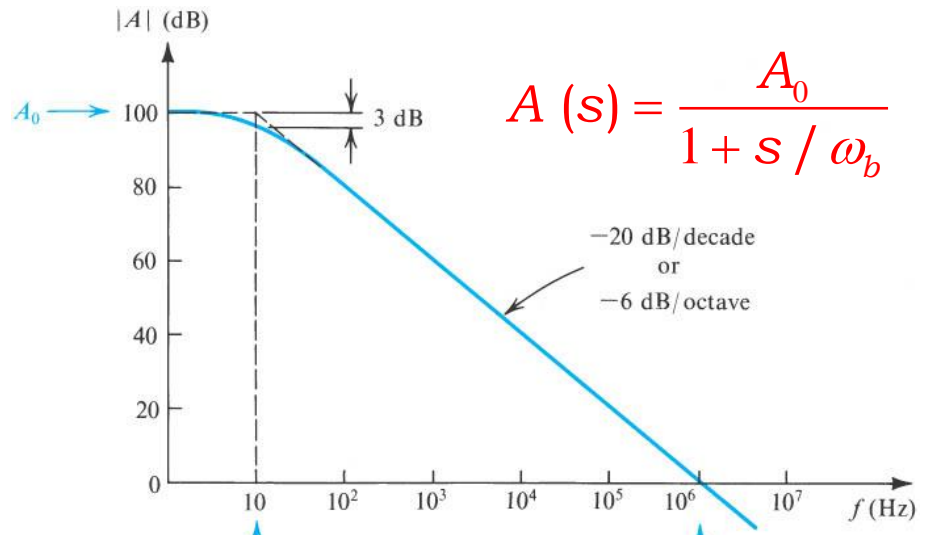
Um amplificador inversor com ganho nominal de -20 V/V usa um amp op com um ganho cc de 10^4 e frequência de ganho unitário de 10^6 Hz . Qual é a frequência de 3 dB ($f_{3\text{dB}}$) do amplificador em malha fechada? Qual é o ganho em $0,1 f_{3\text{dB}}$ e a $10 f_{3\text{dB}}$?

$$G_{inv} = \frac{A_0}{1 + j\omega/\omega_0}$$

$$\omega_0 = \omega_H = \omega_t / (1 + R_2 / R_1)$$

Em $10\omega_0$

$$|G_{inv}| = \frac{A_0}{\sqrt{1^2 + \left(\frac{10\omega_0}{\omega_0}\right)^2}} = \frac{A_0}{\sqrt{101}} = 1,99 \text{ V/V}$$

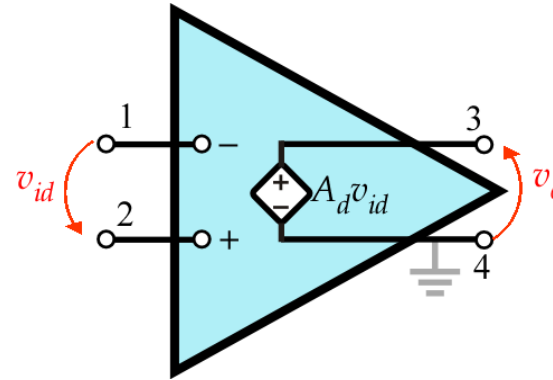


A Configuração Inversora – A.O. Ideal

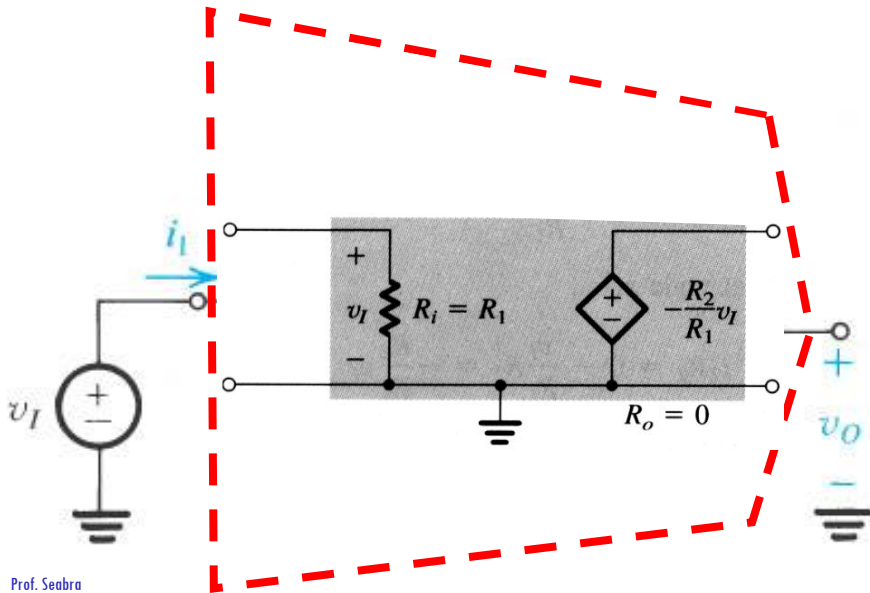
Resistências de Entrada e de Saída

O A.O. real está sendo modelado como:

- Impedância de entrada infinita
- Impedância de saída zero
- $A = A_d(s)$



Como podemos modelar o circuito? (inversor, somador, não-inversor, etc.)

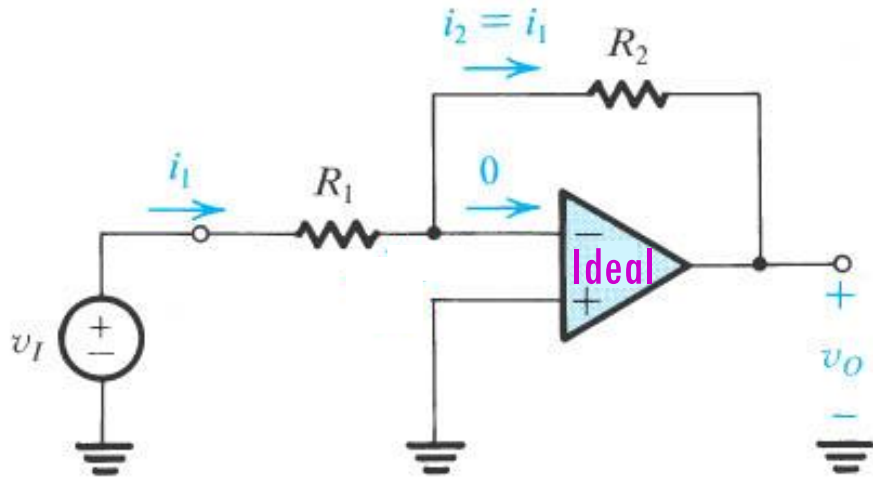


Para simplificar, vamos fazer essa análise considerando o A.O. Ideal:

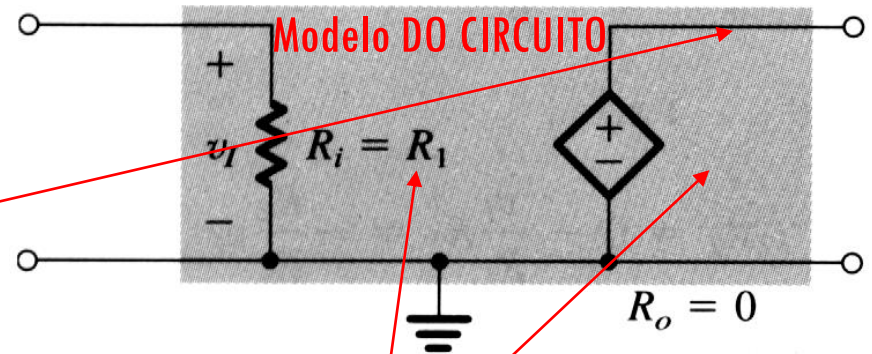
- Impedância de entrada infinita
- Impedância de saída zero
- $A = \infty$ (curto-circuito virtual)

A Configuração Inversora — A.O. Ideal

Resistências de Entrada e de Saída



Quando o AO ideal, a impedância de Saída DO CIRCUITO é muito pequena, podemos considerá-la zero.



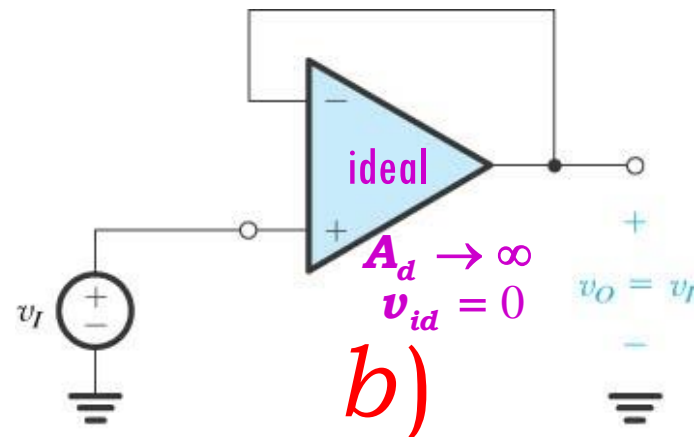
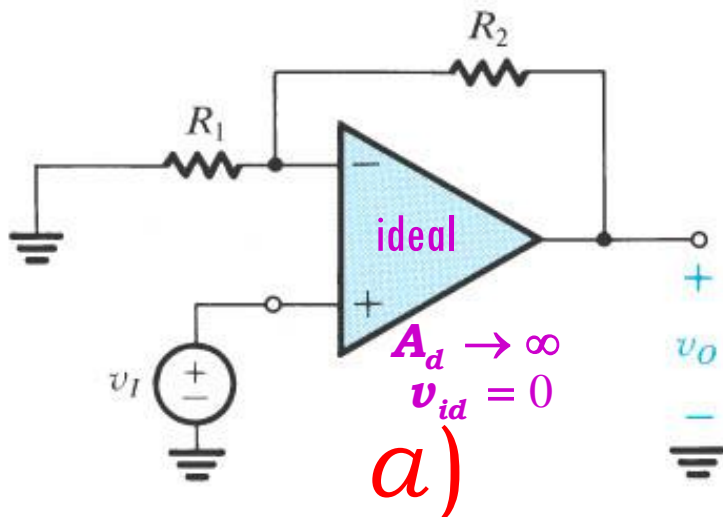
$$R_o = 0$$

Já vimos que nessa montagem o ganho de tensão é $-R_2/R_1$.

E a impedância (resistência) de entrada DO CIRCUITO, qual é?

De circuitos elétricos $R_i \equiv \frac{v_I}{i_1(\text{ou } I_I)} = \frac{v_I}{v_I/R_1} = R_1$

A Configuração seguidora



$R_1 \rightarrow \infty$ e $R_2 = 0$

G_v (ou A_v) = +1

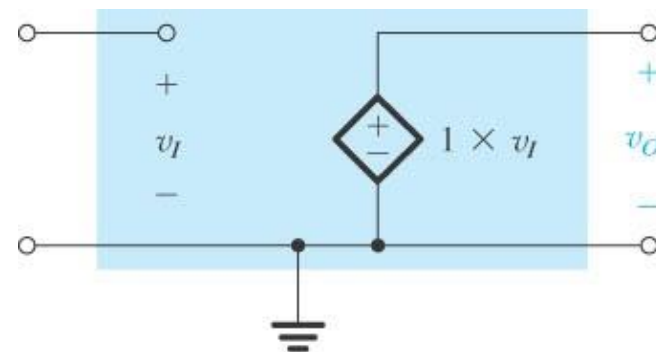
$R_{in} \rightarrow \infty$ e $R_{out} \rightarrow 0$

1) Quais os valores de R_1 e R_2 em b)?

2) Qual o ganho de tensão em b)?

3) Quais as impedâncias de entrada e de saída do circuito em b)?

4) Apresente um circuito equivalente para o circuito em b)

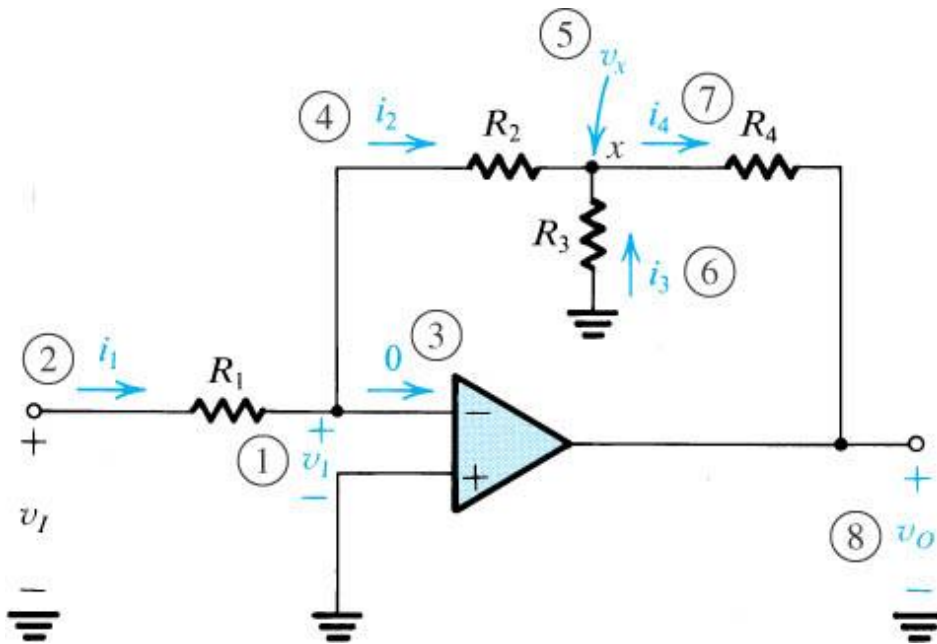


Atividade⁶

Atividade 3 (https://edisciplinas.usp.br/pluginfile.php/6047498/mod_resource/content/128/PSI3321-A02PA.pdf)

EXEMPLO 2.2

Supondo o amp op ideal, deduza uma expressão para o ganho em malha fechada v_O/v_I do circuito mostrado na Figura 2.8.



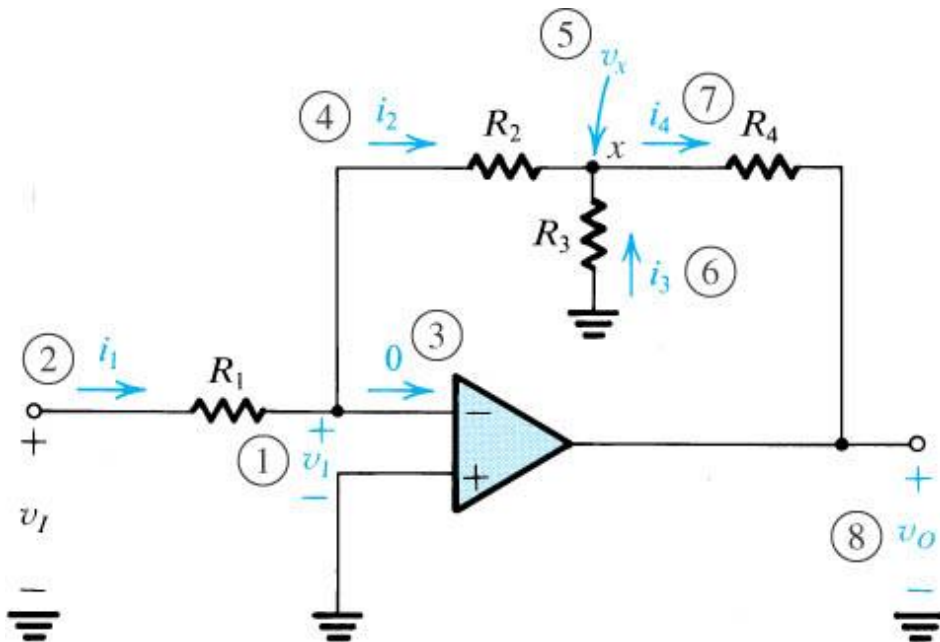
4 minutos para fazer!

Atividade⁷

Exemplo 2.2: A Configuração Inversora

EXEMPLO 2.2

Supondo o amp op ideal, deduza uma expressão para o ganho em malha fechada v_O/v_I do circuito mostrado na Figura 2.8. Use esse circuito para projetar um amplificador inversor com um ganho de $\underline{100}$ e impedância de entrada de $1\text{ M}\Omega$. Suponha que por alguma razão prática seja exigido usar resistores que não sejam maiores do que $1\text{ M}\Omega$.

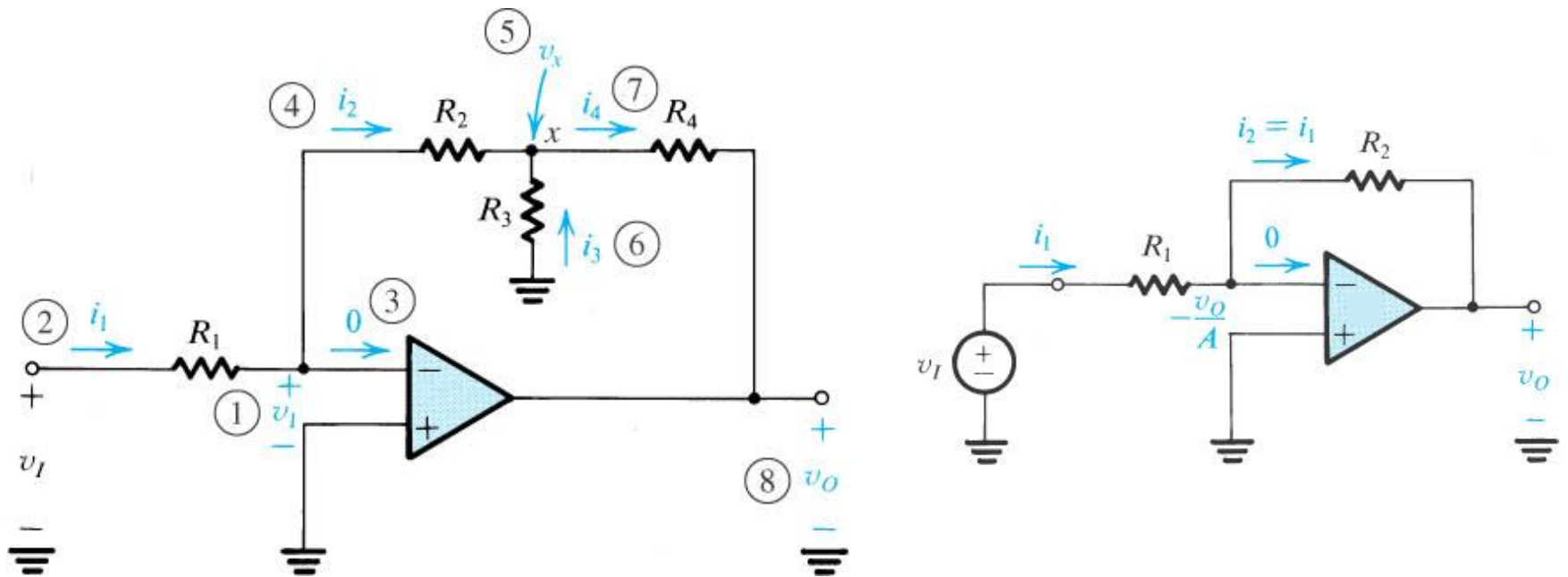


4 minutos para fazer!

Exemplo 2.2: A Configuração Inversora

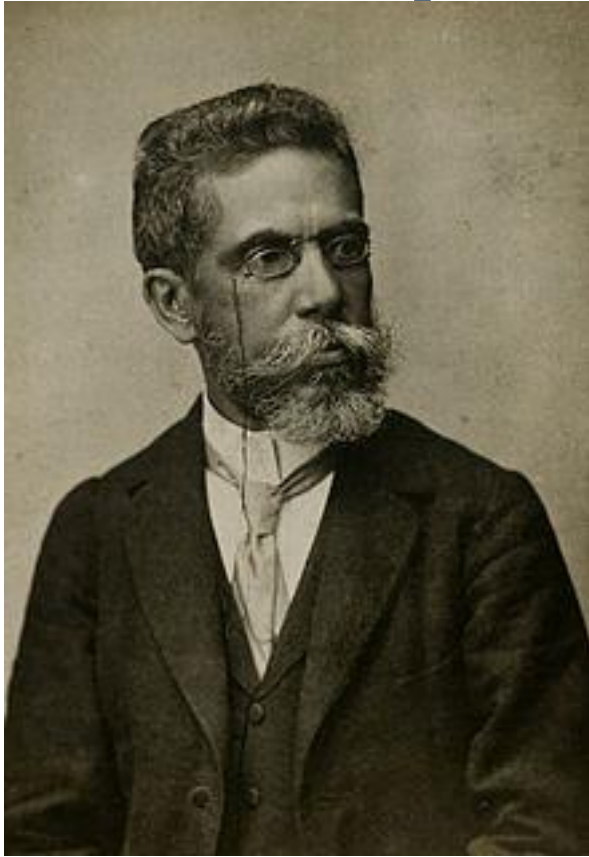
EXEMPLO 2.2

Supondo o amp op ideal, deduza uma expressão para o ganho em malha fechada v_O/v_I do circuito mostrado na Figura 2.8. Use esse circuito para projetar um amplificador inversor com um ganho de 100 e impedância de entrada de $1\text{ M}\Omega$. Suponha que por alguma razão prática seja exigido usar resistores que não sejam maiores do que $1\text{ M}\Omega$. Compare seu projeto com base na configuração inversora



Grato!

Nossa abordagem:



”[...] de modo que este curso fica assim com todas as vantagens do método, sem a rigidez do método. Na verdade, era tempo. Que isto de método, sendo, como é, uma coisa indispensável, todavia é melhor tê-lo sem gravata nem suspensórios, mas um pouco à fresca e à solta, como quem não se lhe dá a vizinha fronteira, nem do inspetor de quarteirão.”