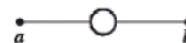


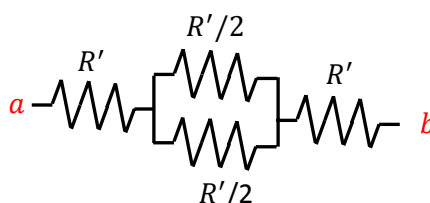
**E/P26.1:** Um fio que possui resistência elétrica  $R$  é cortado em três pedaços iguais. Um pedaço é enrolado formando um círculo e é conectado aos outros dois pedaços retos conforme a Figura ao lado. Quanto vale a resistência elétrica  $R_{ab}$ ?



Um fio é um resistor cilíndrico cuja resistência elétrica é dada por:

$$R = \rho \frac{L}{A}$$

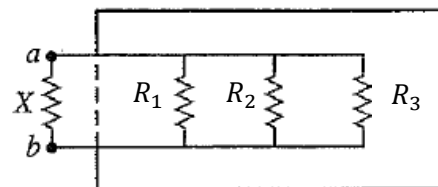
sendo  $\rho$  a resistividade do material do fio,  $L$  o comprimento do fio e  $A$  a área da seção transversal do fio. Portanto, cada pedaço com comprimento  $L/3$  tem resistência  $R' = R/3$ . Quanto ao fio em forma de círculo, ele equivale a duas resistências  $R'/2$  em paralelo. Portanto, o circuito equivalente fica como mostrado abaixo:



A resistência entre  $a$  e  $b$  é dada pela associação em paralelo dos dois  $R'/2$  em série com os outros dois resistores  $R'$ :

$$R_{ab} = R' + \frac{(R'/2)(R'/2)}{\frac{R'}{2} + \frac{R'}{2}} + R' = R' + \frac{R'}{4} + R' = \frac{9}{4}R' = \frac{9R}{4 \cdot 3} = \frac{3}{4}R = \frac{3}{4}\rho \frac{L}{A}$$

**E/P26.2:** No circuito ao lado os resistores  $R_1$ ,  $R_2$  e  $R_3$  são conhecidos. Um ohmímetro conectado entre os terminais  $a$  e  $b$  mede a resistência equivalente  $R_{ab}$ . Vemos que todos os resistores estão em paralelo e que, portanto:



$$\frac{1}{R_{ab}} = \frac{1}{X} + \frac{1}{R_1} + \frac{1}{R_2} + \frac{1}{R_3}$$

Concluindo, o resistor desconhecido é tal que:

$$\frac{1}{X} = \frac{1}{R_{ab}} - \frac{1}{R_1} - \frac{1}{R_2} - \frac{1}{R_3}$$

**E/P26.4:** Dois resistores  $R_1$  e  $R_2$  são ligados em paralelo e a uma fonte ideal (sem resistência interna) CC de DDP  $V_0$  (equivalente a uma bateria ideal de FEM  $V_0$ ).

A figura ao lado ilustra esse circuito. Estando os dois resistores em paralelo, a resistência equivalente do circuito é:

$$R_{eq} = \frac{R_1 R_2}{R_1 + R_2}$$

A corrente que flui através da bateria (ou fonte CC) é:

$$I_{BAT} = \frac{V_0}{R_{eq}} = \frac{R_1 + R_2}{R_1 R_2} V_0$$

Essa corrente se divide entre os dois resistores. Da lei dos nós:

$$I_{BAT} = I_1 + I_2$$

$I_1$  flui de A para D através de  $R_1$  e  $I_2$  flui de B para C através de  $R_2$ . Após isso essas duas correntes se juntam novamente e fluem para o terminal – da bateria. Para determinar  $I_1$  e  $I_2$  podemos construir mais uma equação usando o fato de que  $V_A = V_B$  e  $V_D = V_C$ . Portanto (como sempre vale para resistores em paralelo) :

$$\Delta V_1 = V_A - V_D = \Delta V_2 = V_B - V_C \Rightarrow \Delta V_1 = \Delta V_2$$

Utilizando também a lei de Ohm ( $\Delta V = R I$ ) obtemos:

$$\Delta V_1 = \Delta V_2 \Rightarrow R_1 I_1 = R_2 I_2$$

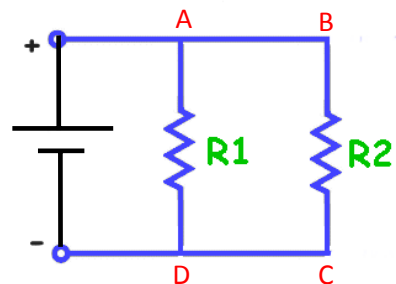
Essa equação mostra que a corrente é maior através do resistor menor. Essa equação e mais a lei dos nós fornecem:

$$I_{BAT} = I_1 + I_2 = \left[1 + \frac{R_1}{R_2}\right] I_1 \Rightarrow I_1 = \frac{R_2}{R_1 + R_2} \frac{R_1 + R_2}{R_1 R_2} V_0 = \frac{V_0}{R_1}$$

$$I_1 = \frac{V_0}{R_1} \quad \text{e} \quad I_2 = \frac{V_0}{R_2}$$

Esses resultados poderiam ter sido obtidos mais facilmente se reconhecêssemos logo que  $\Delta V_1 = \Delta V_2 = V_0$ , pois  $R_1$  e  $R_2$  têm seus terminais ligados diretamente aos terminais da bateria:  $V_A = V_B = V_+$  e  $V_D = V_C = V_-$ .

Conclusão: a corrente  $I_{BAT}$  que sai do terminal + da bateria se divide em duas novas correntes,  $I_1$  e  $I_2$  que passam por  $R_1$  e  $R_2$ . Passa mais corrente pelo resistor paralelo de menor resistência elétrica.



**E/P26.5:** Considere três resistores conectados como na Figura ao lado.

a) Considere uma bateria ideal de FEM  $\varepsilon_{BAT}$  conectada entre os terminais  $a$  e  $b$ , a corrente fluindo nesse circuito será:

Note na Figura ao lado que  $R_2$  fica em série com  $R_3$  (pois o nó  $c$  está flutuando (não está conectado a nada)) e esse conjunto fica em paralelo com  $R_1$ . A resistência equivalente será:

$$R_{ab} = \frac{R_1(R_2 + R_3)}{R_1 + R_2 + R_3}$$

A corrente na bateria será:

$$I_{ab} = \frac{\varepsilon_{BAT}}{R_{ab}}$$

b) Considere uma bateria ideal de FEM  $\varepsilon_{BAT}$  conectada entre os terminais  $b$  e  $c$ , a corrente fluindo nesse circuito será:

Analogamente, note que  $R_1$  fica em série com  $R_3$  (pois o nó  $a$  está flutuando) e esse conjunto fica em paralelo com  $R_2$ . A resistência equivalente será:

$$R_{bc} = \frac{R_2(R_1 + R_3)}{R_1 + R_2 + R_3}$$

A corrente na bateria será:

$$I_{bc} = \frac{\varepsilon_{BAT}}{R_{bc}}$$

c) Considere agora uma bateria ideal de FEM  $\varepsilon_{BAT}$  conectada entre os terminais  $a$  e  $c$ , a corrente fluindo nesse circuito será:

Agora  $R_1$  fica em série com  $R_2$  (pois o nó  $b$  está flutuando) e esse conjunto fica em paralelo com  $R_3$ . A resistência equivalente será:

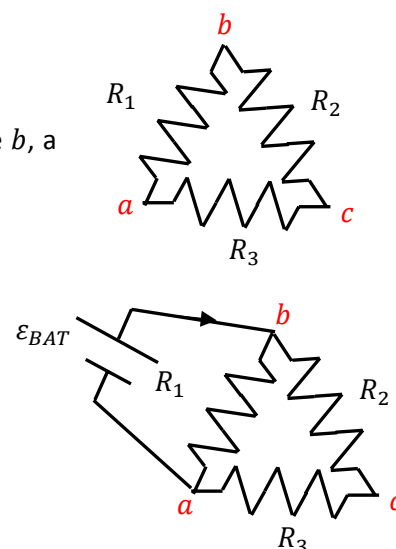
$$R_{ac} = \frac{R_3(R_1 + R_2)}{R_1 + R_2 + R_3}$$

A corrente na bateria será:

$$I_{ac} = \frac{\varepsilon_{BAT}}{R_{ac}}$$

d) Se a bateria deixa de ser ideal e passa a ter uma resistência interna  $r$ , essa resistência fica em série com as associações de resistores definidas nos itens anteriores. No caso da bateria entre  $a$  e  $b$ , por exemplo, a resistência entre os terminais da bateria passa a ser:

$$R_{eq} = R_{ab} + r = \frac{R_1(R_2 + R_3)}{R_1 + R_2 + R_3} + r$$

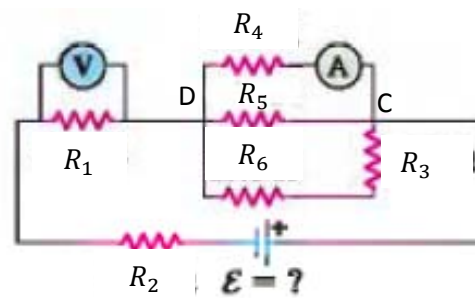


A corrente na bateria passa a ser:

$$I_{ab} = \frac{\varepsilon_{BAT}}{R_{eq}} = \frac{\varepsilon_{BAT}}{R_{ab} + r}$$

A corrente diminui, em relação à bateria ideal, porque a resistência do circuito aumenta.

**E/P26.6:** Considere o circuito ao lado. A bateria é ideal ( $r_{int} = 0$ ), o amperímetro é ideal ( $r_{int} = 0$ ) e o voltmímetro é ideal ( $r_{int} \rightarrow \infty$ , não passa corrente por ele). O amperímetro mede uma corrente  $I_A$  (dada).



a) A leitura do voltmímetro é?

A corrente em  $R_4$  é  $I_A$  pois ele está em série com o amperímetro. Então, da lei de Ohm, a DDP entre os terminais D e C, que são os terminais de  $R_4$ , é  $V_{CD} = V_C - V_D = R_4 I_A$ . Como  $R_5$  e a associação série de  $R_6$  com  $R_3$  também estão conectados entre C e D, segue que as correntes nesses resistores são:

$$I_5 = \frac{V_{CD}}{R_5} = \frac{R_4}{R_5} I_A$$

e, no ramo entre C e D que contem  $R_3$  e  $R_6$  em série:

$$I_6 = I_3 = \frac{V_{CD}}{R_3 + R_6} = \frac{R_4}{R_3 + R_6} I_A$$

Portanto, a corrente  $I_D$  que chega em D é, da lei dos nós no nó D:

$$I_D = I_A + I_5 + I_6 = I_A \left( 1 + \frac{R_4}{R_5} + \frac{R_4}{R_3 + R_6} \right)$$

Essa corrente passa por  $R_1$ , pois não passa corrente pelo voltmímetro ideal. Portanto, a DDP entre os terminais de  $R_1$ , que é a leitura do voltmímetro (pois eles estão em paralelo), vale:

$$\Delta V_1 = R_1 I_D = R_1 I_A \left( 1 + \frac{R_4}{R_5} + \frac{R_4}{R_3 + R_6} \right)$$

b) A FEM da bateria vale?

Note que a corrente  $I_D$ , que passa por  $R_1$ , é também a corrente que passa pela bateria, que é sempre dada por:

$$I_D = \frac{\varepsilon}{R_{eq}}$$

para circuitos formados por uma bateria (apenas) conectada a um conjunto de resistores.  $R_{eq}$  é a resistência equivalente do circuito, que nesse caso pode ser obtida sem muita dificuldade:

$$R_{eq} = R_1 + R_2 + R_{CD}$$

com  $R_{CD}$  dado por três resistores em paralelo:  $R_4$ ,  $R_5$  e  $(R_3 + R_6)$ . Portanto:

$$\frac{1}{R_{CD}} = \frac{1}{R_4} + \frac{1}{R_5} + \frac{1}{R_3 + R_6}$$

Segue que:

$$\varepsilon = R_{eq} I_D = (R_1 + R_2 + R_{CD}) \left( 1 + \frac{R_4}{R_5} + \frac{R_4}{R_3 + R_6} \right) I_A$$

**E/P26.12:** Considere o circuito ao lado. A bateria é ideal (sem resistência interna).

A resistência equivalente do circuito (entre A e B) é dada pelo paralelo de  $R_1$  em série com  $R_2$  (ou seja,  $R_1 + R_2$ ) e  $R_3$  em série com  $R_4$  (ou seja,  $R_3 + R_4$ ).

Portanto:

$$R_{eq} = \frac{(R_1 + R_2)(R_3 + R_4)}{R_1 + R_2 + R_3 + R_4}$$

A DDP entre A e B é, partindo de B e passando pela bateria até A:

$$V_B + \varepsilon_{BAT} = V_A \Rightarrow V_{AB} = V_A - V_B = \varepsilon_{BAT}$$

A DDP entre os terminais (A e B) de uma bateria ideal é igual a sua FEM.

Portanto, a corrente no ramo de  $R_1$  e  $R_2$  é, da lei de Ohm:

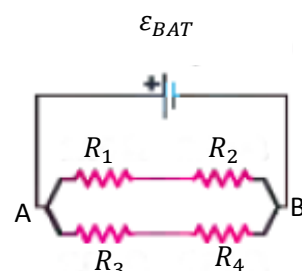
$$I_1 = I_2 = \frac{V_{AB}}{R_1 + R_2} = \frac{\varepsilon_{BAT}}{R_1 + R_2}$$

Analogamente, a corrente no ramo de  $R_3$  e  $R_4$  é:

$$I_3 = I_4 = \frac{V_{AB}}{R_3 + R_4} = \frac{\varepsilon_{BAT}}{R_3 + R_4}$$

A corrente na bateria é:

$$I_{BAT} = \frac{\varepsilon_{BAT}}{R_{eq}} = \frac{R_1 + R_2 + R_3 + R_4}{(R_1 + R_2)(R_3 + R_4)} \varepsilon_{BAT} = I_1 + I_3$$



**E/P26.15:**

Considere o circuito ao lado. A DDP entre os terminais de  $R_2$  é  $V_2$  (dado).

a) A FEM da bateria é?

Note que  $R_2$  está em série com  $R_1$  e que a DDP entre os terminais desse ramo é  $\varepsilon$ . Portanto, a corrente que passa por esses dois resistores é:

$$I_1 = I_2 = \frac{\varepsilon}{R_1 + R_2}$$

Da lei de Ohm, sabemos que a DDP entre os terminais de  $R_2$  é:

$$V_2 = R_2 I_2$$

Portanto:

$$V_2 = R_2 \frac{\varepsilon}{R_1 + R_2} \Rightarrow \varepsilon = \frac{R_1 + R_2}{R_2} V_2 = \left(1 + \frac{R_1}{R_2}\right) V_2$$

b) A corrente que passa por  $R_3$  é?

Vemos que a DDP entre os terminais de  $R_3$  é  $\varepsilon$ , portanto, da lei de Ohm:

$$\varepsilon = R_3 I_3 \Rightarrow I_3 = \frac{\varepsilon}{R_3} = \frac{1}{R_3} \left(1 + \frac{R_1}{R_2}\right) V_2$$

Concluindo, da lei dos nós vemos que a corrente na bateria é:

$$I_{BAT} = I_3 + I_2 = \frac{\varepsilon}{R_3} + \frac{\varepsilon}{R_1 + R_2} = \varepsilon \left( \frac{1}{R_3} + \frac{1}{R_1 + R_2} \right) = \frac{\varepsilon}{R_{eq}}$$

sendo  $R_{eq}$  a resistência equivalente do circuito, que é a associação paralela de  $R_3$  com  $(R_1 + R_2)$ , ou seja:

$$\frac{1}{R_{eq}} = \frac{1}{R_3} + \frac{1}{R_1 + R_2} \Rightarrow R_{eq} = \frac{R_3(R_1 + R_2)}{R_1 + R_2 + R_3}$$

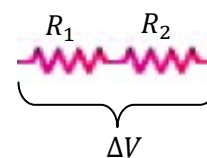
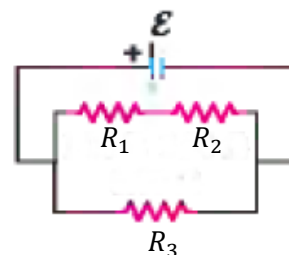
**E/P26.17:** Duas lâmpadas incandescentes: uma de resistência  $R_1 = R$  e outra de resistência maior  $R_2 = 2R$ .

a) As lâmpadas estão em série (figura acima) e conectadas a uma DDP  $\Delta V$  (dada). Da lei de Ohm:

$$I_1 = I_2 = \frac{\Delta V}{R_1 + R_2} = \frac{\Delta V}{3R}$$

A lâmpada 1 dissipa a potência:

$$P_1 = R_1 I_1^2 = R \left( \frac{\Delta V}{3R} \right)^2 = \frac{1}{9} \frac{(\Delta V)^2}{R}$$



A lâmpada 2 dissipa a potência:

$$P_2 = R_2 I_2^2 = 2R \left( \frac{\Delta V}{3R} \right)^2 = \frac{2 (\Delta V)^2}{9R} = 2 P_1$$

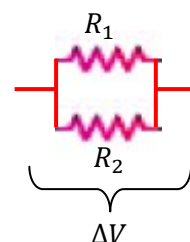
A lâmpada de maior resistência brilha mais. A Potência total dissipada é:

$$P_1 + P_2 = \frac{1 (\Delta V)^2}{9R} + \frac{2 (\Delta V)^2}{9R} = \frac{3 (\Delta V)^2}{9R} = \frac{1 (\Delta V)^2}{3R} = 3 P_1$$

a) Agora vamos considerar que as lâmpadas estão em paralelo, e conectadas à mesma DDP  $\Delta V$  (dada), conforme a figura ao lado. Lembrando que  $R_1 = R$  e  $R_2 = 2R$ .

Da lei de Ohm para  $R_1$ :

$$I_1 = \frac{\Delta V}{R_1} = \frac{\Delta V}{R}$$



Para a lâmpada 2:

$$I_2 = \frac{\Delta V}{R_2} = \frac{\Delta V}{2R} = \frac{I_1}{2}$$

Passa mais corrente pela lâmpada de menor resistência.

A lâmpada 1 dissipa a potência:

$$P_1 = R_1 I_1^2 = R \left( \frac{\Delta V}{R} \right)^2 = \frac{(\Delta V)^2}{R}$$

A lâmpada 2 dissipa a potência:

$$P_2 = R_2 I_2^2 = 2R \left( \frac{\Delta V}{2R} \right)^2 = \frac{1 (\Delta V)^2}{2R} = \frac{P_1}{2}$$

A lâmpada de menor resistência brilha mais. A Potência total dissipada é:

$$P_1 + P_2 = \frac{(\Delta V)^2}{R} + \frac{1 (\Delta V)^2}{2R} = \frac{3 (\Delta V)^2}{2R} = \frac{3}{2} P_1$$

Esse circuito paralelo dissipa maior potência que o circuito série. Isso é claro, pois para uma mesma  $\Delta V$ , a potência total dissipada por um circuito de resistência equivalente  $R_{eq}$  é:

$$P_1 + P_2 = P = \frac{(\Delta V)^2}{R_{eq}}$$

Portanto, quanto menor o valor de  $R_{eq}$ , maior a potência total dissipada. A associação paralela possui uma resistência equivalente menor que a associação série, dos mesmos resistores. Logo, dissipa maior potência total (para uma mesma  $\Delta V$ ).

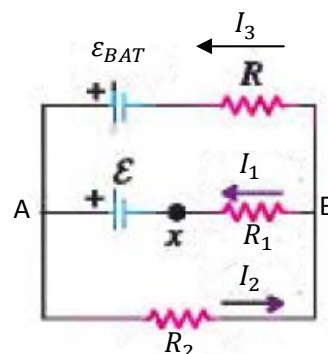
Nas instalações elétricas residenciais os dispositivos são todos ligados à mesma voltagem/DDP, a voltagem/DDP nas tomadas. Portanto, os dispositivos estão todos em paralelo: a geladeira está em paralelo com o chuveiro, com a televisão etc. Todas as lâmpadas da casa estão em paralelo entre si e ligadas à DDP de

uma tomada (geralmente 127 volts). Não é comum se ter dispositivos ligados em série em uma instalação elétrica residencial. Sendo  $P = V^2/R$ , em uma instalação residencial as lâmpadas incandescentes de menor resistência  $R$  dissipam mais calor e brilham mais.

**E/P26.21:** Considere o circuito ao lado. São desconhecidos apenas os valores de  $R$  e  $\varepsilon$ . O restante é dado.

a) A corrente em  $R$  é?

Considere o nó direito (B), onde os três ramos se conectam. Suponha uma corrente  $I_3$  em  $R$  fluindo para a esquerda. Da lei dos nós aplicada à B:



$$\sum_{\text{CHEGAM}} I = \sum_{\text{SAEM}} I \Rightarrow I_2 = I_1 + I_3 \Rightarrow I_3 = I_2 - I_1$$

Se calcularmos essa corrente, e ela der negativa, significa que nesse caso a corrente  $I_3$  está fluindo para a direita. Os dados numéricos do exercício são  $I_1 = 4$  A e  $I_2 = 6$  A. Portanto, obtemos  $I_3 = 2$  A, positiva, o que significa que  $I_3$  está mesmo fluindo para a esquerda em  $R$ , como supusemos. Se chega mais carga em B (através de  $I_2$ ) do que sai (através de  $I_1$ ), então  $I_3$  tem que sair de B, para manter fixa a carga elétrica no nó B (circuito em regime estacionário).

b) A resistência  $R$  é?

Considere a lei das malhas partindo de A, passando pelo ramo de  $R_2$ , pelo ramo de  $R$  e voltando ao ponto A:

$$V_A - R_2 I_2 - R I_3 + \varepsilon_{BAT} = V_A \Rightarrow R = \frac{\varepsilon_{BAT} - R_2 I_2}{I_3} = \frac{\varepsilon_{BAT} - R_2 I_2}{I_2 - I_1}$$

Note que a única maneira de valer  $I_2 = I_1$  seria  $R \rightarrow \infty$ : o circuito teria que estar aberto no ramo de  $R$ .

c) A FEM  $\varepsilon$  é?

Considere a lei das malhas partindo de A, passando pelo ramo de  $R_2$ , pelo ramo de  $R_1$  e voltando ao ponto A:

$$V_A - R_2 I_2 - R_1 I_1 + \varepsilon = V_A \Rightarrow \varepsilon = R_2 I_2 + R_1 I_1$$

d) O circuito é cortado (aberto) no ponto x. A corrente  $I_3$  passa a ser?

Se eliminarmos o ramo central ( $I'_1 = 0$ ), sobram apenas  $\varepsilon_{BAT}$  e  $R$  em série com  $R_2$ . A corrente nessa malha será:

$$I'_3 = I'_2 = \frac{\varepsilon_{BAT}}{R + R_2}$$



Já deduzimos anteriormente que:

$$R = \frac{\varepsilon_{BAT} - R_2 I_2}{I_2 - I_1}$$

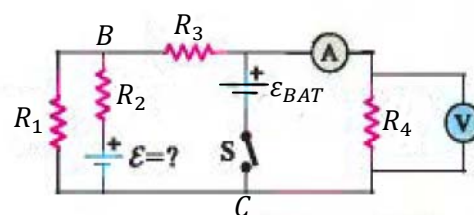
sendo  $I_1$  e  $I_2$  as correntes com o circuito fechado no ponto x. Substituindo em  $I'_3$  obtemos as correntes no circuito aberto em x em termos das correntes no circuito fechado em x:

$$I'_3 = I'_2 = (I_2 - I_1) \frac{\varepsilon_{BAT}}{\varepsilon_{BAT} - R_2 I_1}$$

e  $I'_1 = 0$  (pelo ramo aberto não passa corrente).

### E/P26.27:

Considere o circuito ao lado. Baterias, voltímetro e amperímetro são ideais.



a) Com a chave S aberta o voltímetro mede uma DDP  $V_4$  (dada) entre seus terminais. A FEM  $\varepsilon$  vale?

Desconsideramos o ramo que contém a bateria de FEM  $\varepsilon_{BAT}$ , pois ele está aberto. Note que  $V_4$  é a DDP entre os terminais de  $R_4$  e que, portanto, da lei de Ohm, no ramo de  $R_4$ , que está em série com  $R_3$ , flui uma corrente (que é medida pelo amperímetro):

$$I_3 = I_4 = \frac{V_4}{R_4}$$

Essa corrente desce em  $R_4$ , por causa da polaridade da bateria de FEM  $\varepsilon$ .

Aplicando a lei das malhas na malha mais externa, partindo de C, indo no sentido horário e voltando para C obtemos ( $I_1$  é a corrente que desce no resistor  $R_1$ , produzida pela bateria de FEM  $\varepsilon$ ):

$$V_C + R_1 I_1 - R_3 I_3 - R_4 I_4 = V_C \Rightarrow I_1 = \frac{(R_3 + R_4)}{R_1} I_3 = \frac{(R_3 + R_4)}{R_1 R_4} V_4$$

Aplicando a lei das malhas na malha que contém  $R_2$ ,  $R_3$  e  $R_4$ , partindo de C, indo no sentido horário e voltando para C obtemos ( $I_2$  é a corrente que sobe no resistor  $R_2$ , produzida pela bateria de FEM  $\varepsilon$ ):

$$V_C + \varepsilon - R_2 I_2 - R_3 I_3 - R_4 I_4 = V_C \Rightarrow I_2 = \frac{\varepsilon}{R_2} - \frac{(R_3 + R_4)}{R_2} I_3 = \frac{\varepsilon}{R_2} - \frac{(R_3 + R_4)}{R_2 R_4} V_4$$

Da lei dos nós aplicada ao nó B obtemos uma equação para  $\varepsilon$ :

$$\sum_{CHEGAM} I = \sum_{SAEM} I \Rightarrow I_2 = I_1 + I_3 \Rightarrow \frac{\varepsilon}{R_2} - \frac{(R_3 + R_4)}{R_2 R_4} V_4 = \frac{(R_3 + R_4)}{R_1 R_4} V_4 + \frac{V_4}{R_4}$$

Concluindo:

$$\varepsilon = R_2 \left[ \frac{(R_3 + R_4)}{R_1 R_4} + \frac{1}{R_4} + \frac{(R_3 + R_4)}{R_2 R_4} \right] V_4 = \frac{R_2}{R_4} \left[ 1 + (R_3 + R_4) \frac{(R_1 + R_2)}{R_1 R_2} \right] V_4$$

Uma outra forma de resolver, partindo de  $I_2$  deduzida acima, é constatar que  $I_2$  é a corrente na bateria de FEM  $\varepsilon$ , ou seja:

$$I_2 = \frac{\varepsilon}{R_{eq}}$$

sendo  $R_{eq}$  a resistência equivalente do circuito conectado aos terminais da bateria de FEM  $\varepsilon$ :  $R_3$  em série com  $R_4$ , essa associação em paralelo com  $R_1$  e essa associação em série com  $R_2$ , ou seja:

$$R_{eq} = R_2 + \frac{R_1(R_3 + R_4)}{R_1 + R_3 + R_4}$$

Portanto:

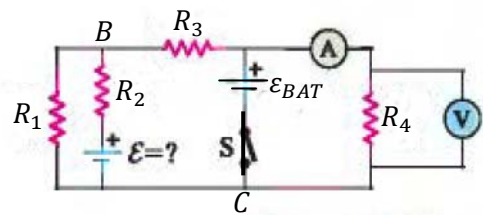
$$I_2 = \frac{\varepsilon}{R_2} - \frac{(R_3 + R_4)}{R_2 R_4} V_4 = \frac{\varepsilon}{R_{eq}} = \frac{\varepsilon}{R_2 + \frac{R_1(R_3 + R_4)}{R_1 + R_3 + R_4}}$$

resolvendo para  $\varepsilon$  obtemos o mesmo resultado anterior.

a) Com a chave S fechada o amperímetro mede?

Repetimos o circuito ao lado. Note que não podemos usar aqui as respostas do item anterior, ou mesmo assumir o mesmo valor de  $V_4$ , porque antes a chave estava aberta e agora ela está fechada. As correntes e DDPs devem assumir novos valores. Apenas a FEM  $\varepsilon$  continuará com o mesmo

valor determinado anteriormente. A FEM de uma bateria depende apenas dela (da reação química dentro dela), e não do circuito em que ela está ligada. Assumimos então que  $\varepsilon$  é dado (mas essa hipótese se mostrará desnecessária).



Percorrendo a malha que contém  $\varepsilon_{BAT}$  e  $R_4$ , partindo de C, no sentido horário, obtemos:

$$V_C + \varepsilon_{BAT} - R_4 I_4 = V_C \Rightarrow I_4 = \frac{\varepsilon_{BAT}}{R_4}$$

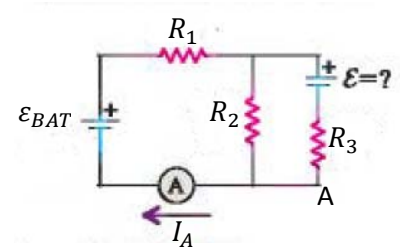
Como o amperímetro está em série com  $R_4$ , pois não passa corrente pelo voltímetro ideal, segue que o amperímetro mede  $I_4$ . Note que ao fechar a chave S fixamos a DDP entre os terminais de  $R_4$  como sendo  $\varepsilon_{BAT}$ , não importando o que mais tem no circuito, outras baterias e outros resistores. Daí segue que fixamos  $I_4$  no valor determinado acima.

**E/P26.28:**

Considere o circuito ao lado. A corrente no amperímetro (ideal) é  $I_A$  (dada).

A FEM  $\varepsilon$  vale?

Foi feita uma hipótese sobre a polaridade de  $\varepsilon$ . Ao final devemos concluir se essa hipótese está correta.



Percorrendo a malha mais externa no sentido horário, partindo de A, obtemos:

$$V_A + \varepsilon_{BAT} - R_1 I_A - \varepsilon - R_3 I_3 = V_A \Rightarrow I_3 = \frac{\varepsilon_{BAT} - \varepsilon - R_1 I_A}{R_3}$$

Assumimos que  $I_3$  é a corrente que desce no resistor  $R_3$  (se calcularmos seu valor numérico e der negativo, é porque essa corrente sobe em  $R_3$ ).

Percorrendo a malha que contém  $R_2$  e  $\varepsilon_{BAT}$  no sentido horário, partindo de A, obtemos:

$$V_A + \varepsilon_{BAT} - R_1 I_A - R_2 I_2 = V_A \Rightarrow I_2 = \frac{\varepsilon_{BAT} - R_1 I_A}{R_2}$$

$I_2$  é a corrente que desce no resistor  $R_2$  (ela desce com certeza, se a polaridade de  $\varepsilon$  for a assumida na Figura).

Aplicando a lei dos nós ao nó A obtemos:

$$\sum_{CHEGAM} I = \sum_{SAEM} I \Rightarrow I_2 + I_3 = I_A \Rightarrow \frac{\varepsilon_{BAT} - R_1 I_A}{R_2} + \frac{\varepsilon_{BAT} - \varepsilon - R_1 I_A}{R_3} = I_A$$

Resolvendo a equação para  $\varepsilon$  obtemos:

$$\varepsilon = R_3 \left( \frac{\varepsilon_{BAT} - R_1 I_A}{R_2} + \frac{\varepsilon_{BAT} - R_1 I_A}{R_3} - I_A \right) = R_3 \left[ \frac{\varepsilon_{BAT}}{R_2} + \frac{\varepsilon_{BAT}}{R_3} - \left( \frac{R_1}{R_2} + \frac{R_1}{R_3} + 1 \right) I_A \right]$$

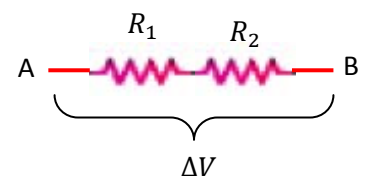
Deixaremos do jeito que está. Se, com os dados numéricos, obtivermos um  $\varepsilon > 0$ , significa que a polaridade indicada na Figura está correta. Com os dados numéricos, assumindo  $I_A = 1,5 \text{ A}$ , obtemos  $\varepsilon = 52,3 \text{ V}$ .

**E/P26.33:** Considere o circuito ao lado, em que conhecemos a DDP  $\Delta V$  (dada). A DDP entre os terminais de  $R_2$  é?

$R_1$  e  $R_2$  estão em série. A corrente nesse ramo AB é:

$$I = \frac{\Delta V}{R_1 + R_2}$$

Portanto a DDP (“real”) entre os terminais de  $R_2$  é (da lei de Ohm):



$$\Delta V_2 = R_2 I = \frac{R_2}{R_1 + R_2} \Delta V = \frac{\Delta V}{1 + \frac{R_1}{R_2}}$$

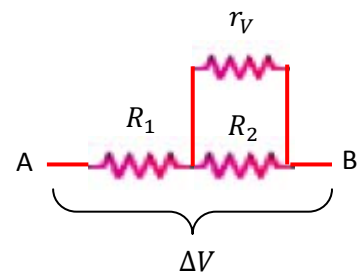
Analogamente, a DDP entre os terminais de  $R_1$  é:

$$\Delta V_1 = R_1 I = \frac{R_1}{R_1 + R_2} \Delta V = \frac{\Delta V}{1 + \frac{R_2}{R_1}}$$

Trata-se de um circuito divisor de DDP (ou divisor de tensão). A DDP  $\Delta V$  se divide entre os dois resistores, na mesma razão de suas resistências:

$$\frac{\Delta V_1}{\Delta V_2} = \frac{R_1}{R_2}$$

Um voltímetro não ideal, ou seja, com resistência interna  $r_V \neq \infty$ , não vai indicar exatamente o valor (“real”) acima para a DDP entre os terminais de  $R_2$ , porque um instrumento de medida não ideal sempre modifica o circuito em que ele é conectado: modifica as correntes e DDPs no circuito. Ligando esse voltímetro não ideal entre os terminais de  $R_2$  (em paralelo com  $R_2$ ) obtemos o novo circuito como mostrado ao lado.



A nova corrente nesse ramo (de A para B) é (note que  $r_V$  está em paralelo com  $R_2$ ):

$$I' = \frac{\Delta V}{R_1 + \frac{R_2 r_V}{R_2 + r_V}}$$

Portanto, a leitura do voltímetro ( $LV$ ) é a nova DDP entre os terminais do resistor equivalente do paralelo entre  $r_V$  e  $R_2$ :

$$LV = \frac{R_2 r_V}{R_2 + r_V} I' = \frac{R_2 r_V}{R_2 + r_V} \left[ \frac{\Delta V}{R_1 + \frac{R_2 r_V}{R_2 + r_V}} \right] = \frac{\Delta V}{1 + R_1 \left( \frac{R_2 + r_V}{R_2 r_V} \right)} = \frac{\Delta V}{1 + \frac{R_1}{R_2} + \frac{R_1}{r_V}}$$

Note que  $LV < \Delta V_2$  e que:

$$\lim_{r_V \rightarrow \infty} LV = \Delta V_2$$

o que significa que somente um voltímetro ideal seria capaz de indicar a “verdadeira” DDP entre os terminais de  $R_2$ , ou seja, a DDP que havia antes do voltímetro ser conectado ao circuito.

O erro absoluto na leitura é:

$$EA = \Delta V_2 - LV = \frac{\Delta V}{1 + \frac{R_1}{R_2}} - \frac{\Delta V}{1 + \frac{R_1}{R_2} + \frac{R_1}{r_V}} = \frac{\frac{R_1}{r_V}}{\left(1 + \frac{R_1}{R_2} + \frac{R_1}{r_V}\right) \left(1 + \frac{R_1}{R_2}\right)} \Delta V = \frac{\Delta V}{\left(1 + \frac{r_V}{R_2} + \frac{r_V}{R_1}\right) \left(1 + \frac{R_1}{R_2}\right)}$$

O erro relativo é:

$$ER = \frac{\Delta V_2 - LV}{\Delta V_2} = \frac{1}{1 + \frac{r_V}{R_2} + \frac{r_V}{R_1}}$$

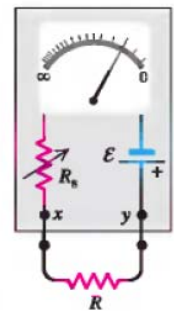
Os dois erros se anulam quando  $r_V \rightarrow \infty$ , ou seja, quando o voltímetro se aproxima da idealidade.

Na prática um voltímetro é um instrumento que possui uma resistência interna  $r_V$  muito alta. Quanto maior o valor de  $r_V$ , menos o voltímetro modifica o circuito em que ele é ligado e mais ele indica os valores de DDPs que haviam no circuito original, sem a presença do voltímetro. Quanto maior o valor de  $r_V$ , mais caro é o voltímetro.

### E/P26.36:

Considere o circuito de um ohmímetro, mostrado ao lado. Basicamente trata-se de um circuito série contendo uma bateria ideal de FEM  $\varepsilon$ , um resistor interno ajustável  $R_S$ , um galvanômetro de resistência interna  $R_G$ , que é basicamente um mili(ou micro)amperímetro e o resistor externo  $R$  cujo valor queremos medir. A corrente que circula no galvanômetro é (todos os resistores estão em série):

$$I_G = \frac{\varepsilon}{R + R_S + R_G}$$



Um galvanômetro é basicamente um pequeno motor que tem o rotor acoplado a uma mola espiral. Quando passa corrente nele, o rotor gira e torce a mola espiral, até que o equilíbrio entre os torques magnético e da mola seja estabelecido para um dado ângulo de deflexão/torção. Quanto maior a corrente no galvanômetro, maior a deflexão da agulha.

Se as pontas x e y do ohmímetro estão abertas, então  $R \rightarrow \infty$  e  $I_G = 0$ . A agulha não deflete e indica então o “valor”  $\infty$  no início da escala. Essa é uma diferença essencial entre um ohmímetro e um amperímetro ou um voltímetro. Em um amperímetro e em um voltímetro, quando a agulha está descansando, sem deflexão, ou seja, quando o aparelho não está conectado a nada, a agulha indica zero amperes ou zero volts. No ohmímetro, essa mesma posição indica resistência infinita.

Se as pontas x e y são curto-circuitadas (unidas por um fio de resistência desprezível), então:

$$I_G = \frac{\varepsilon}{R_S + R_G}$$

e o galvanômetro deve ir até o fim da escala, indicando o valor “zero” (no amperímetro ou no voltímetro essa posição seria o máximo da escala, no ohmímetro é o zero). A escala do ohmímetro vai do  $\infty$  ao zero.

Se o galvanômetro for tal que necessite de uma corrente  $I_{MAX}$  passando nele para atingir a deflexão máxima, então, devemos ajustar (na mão)  $R_S$  tal que:

$$I_G = \frac{\varepsilon}{R_S + R_G} = I_{MAX} \Rightarrow R_S = \frac{\varepsilon}{I_{MAX}} - R_G$$

Geralmente esse ajuste tem que ser feito na mão sempre que vamos utilizar o ohmímetro (analógico), pois nunca sabemos de fato o valor de  $\varepsilon$ , que é fornecido por uma pilha ou bateria interna, que vai descarregando com o uso. Um instrumento digital zera automaticamente quando juntamos (curto-circuitamos) seus terminais.

Se conectarmos um resistor  $R$  aos terminais  $x$  e  $y$  e a agulha do galvanômetro parar no meio da escala, saberemos que a resistência desse resistor é (supondo um galvanômetro com resposta linear):

$$I_G = \frac{\varepsilon}{R + R_S + R_G} = \frac{I_{MAX}}{2} = \frac{1}{2} \frac{\varepsilon}{R_S + R_G} \Rightarrow R = R_S + R_G$$

O enunciado desse problema confunde as coisas, como se o resistor  $R_S$  fosse ajustado conforme a resistência que deve ser indicada no meio da escala. O fato é que  $R_S$  é ajustado para zerar o ohmímetro, ou seja, para que a corrente no galvanômetro no caso  $R = 0$  (pontas curto-circuitadas) seja exatamente  $I_{MAX}$ . Portanto:

$$R_S = \frac{\varepsilon}{I_{MAX}} - R_G$$

Olhando a resposta do livro vemos logo que se  $R_G = 15 \Omega$ ,  $R_S = 218 \Omega$  e  $\varepsilon = 1,5 \text{ V}$ , segue que a corrente máxima não é 3,6 mA, conforme está dito no enunciado. Trata-se de um deslize infeliz. De fato, se  $\varepsilon = 1,5 \text{ V}$  e  $R_G = 15 \Omega$ , segue que se juntarmos as pontas do ohmímetro e ajustarmos  $R_S \cong 401,7 \Omega$ , vamos obter  $I_G = 3,6 \text{ mA}$ , ou seja, a agulha vai para o fundo da escala ( $R = 0$ ). Depois disso, se ligarmos o voltímetro em um resistor desconhecido  $R$  e a agulha ficar exatamente no meio da escala, saberemos que  $R = R_S + R_G \cong 416,7 \Omega$ . Isso porque com esse  $R$  a corrente no galvanômetro é  $I_{MAX}/2 = 1,8 \text{ mA}$ . Resumindo: primeiramente juntamos as pontas do ohmímetro e vamos ajustando  $R_S$  até que o ponteiro marque zero. Isso ocorrerá quando:

$$R_S = \frac{\varepsilon}{I_{MAX}} - R_G$$

pois esse valor de  $R_S$  leva a  $I_{MAX}$  no galvanômetro. Depois ligamos um  $R$  desconhecido entre as pontas do ohmímetro e a agulha vai indicar um valor correspondente à corrente no galvanômetro dada por:

$$I_G = \frac{\varepsilon}{R + R_S + R_G} < I_{MAX}$$

Suponha que  $I_G = k I_{MAX}$  com  $0 \leq k \leq 1$ . Então,  $R$  é tal que:

$$\frac{\varepsilon}{R + R_S + R_G} = k \frac{\varepsilon}{R_S + R_G} \Rightarrow R = \left(\frac{1}{k} - 1\right)(R_S + R_G)$$

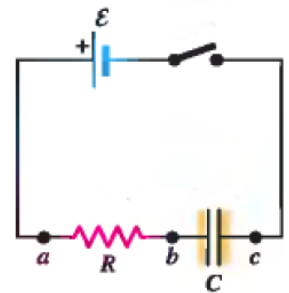
Se o ponteiro ficar no meio da escala,  $k = 1/2$ , então:

$$R = R_S + R_G$$

Fato é que esse não é um bom esquema para um ohmímetro, pois ele não permite que ajustemos também, de forma independente, a escala de resistências a serem medidas. Aqui a escala também está sendo definida pelo resistor  $R_S$  que zera a escala.

**E/P26.38:** Considere o circuito ao lado. A chave está inicialmente aberta e o capacitor está inicialmente descarregado.

Imaginando a chave fechada e percorrendo o circuito no sentido horário partindo do ponto c obtemos, da lei das malhas (note que a placa do capacitor conectada a b é a placa positiva):



$$V_c + \frac{q(t)}{C} + RI(t) - \varepsilon = V_c \Rightarrow \frac{q(t)}{C} + RI(t) - \varepsilon = 0$$

a) Exatamente no instante ( $t=0$ ) em que a chave é fechada vale:

A carga ainda é nula  $q(t=0) = 0$  e a DDP (“queda de tensão”) entre os terminais do capacitor é nula ( $q/C = 0$ ). A corrente é máxima, como se o capacitor fosse um curto-circuito (como se “b” e “c” estivessem conectados entre si por uma resistência nula), ou seja,  $I(t=0) = \varepsilon/R$  e a DDP entre os terminais do resistor é  $RI(t=0) = \varepsilon$ . Nesse instante a equação acima da lei das malhas fica:

$$\frac{q(t=0)}{C} + RI(t=0) - \varepsilon = 0 + \varepsilon - \varepsilon = 0$$

b) Após um longo tempo  $t \rightarrow \infty$ , vale:

A carga é máxima  $q(t \rightarrow \infty) = C\varepsilon$  e a DDP entre os terminais do capacitor é  $\varepsilon$  ( $q/C = \varepsilon$ ). A corrente é nula, como se o capacitor fosse um circuito aberto, ou seja,  $I(t \rightarrow \infty) = 0$  e a DDP entre os terminais do resistor é  $RI(t \rightarrow \infty) = 0$ . A equação acima da lei das malhas fica:

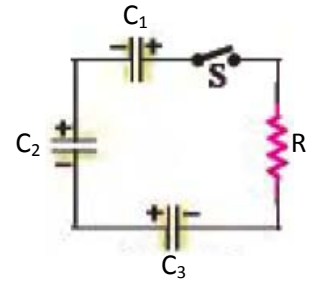
$$\frac{q(t \rightarrow \infty)}{C} + RI(t \rightarrow \infty) - \varepsilon = \varepsilon + 0 - \varepsilon = 0$$

No intervalo de tempo desde  $t = 0$  até  $t \rightarrow \infty$  o capacitor transita entre o comportamento de um curto-circuito ( $I = \varepsilon/R$ ) até o comportamento de um circuito aberto ( $I = 0$ ).

Em um circuito RC conectado em  $t = 0$  com  $q(0) = 0$  sempre podemos considerar:  $C =$  curto-circuito para  $t \rightarrow 0$  e  $C =$  circuito aberto para  $t \rightarrow \infty$ .

**E/P26.45:**

Considere o circuito ao lado. Cada capacitor possui inicialmente a carga  $Q$  em sua placa positiva.



Tudo se passa como se fosse um circuito RC série em processo de descarga. O capacitor equivalente (série) possui capacitância:

$$\frac{1}{C_{eq}} = \frac{1}{C_1} + \frac{1}{C_2} + \frac{1}{C_3}$$

A lei das malhas dá a equação que governa o circuito:

$$\frac{q(t)}{C_{eq}} - RI(t) = 0$$

De fato, se percorrermos o circuito no sentido horário, que é o sentido da corrente de descarga dos capacitores, a lei das malhas leva à seguinte equação:

$$-RI(t) + \frac{q_3(t)}{C_3} + \frac{q_2(t)}{C_2} + \frac{q_1(t)}{C_1} = 0$$

Levando em conta que os capacitores estão em série e que  $q_1(t) = q_2(t) = q_3(t) = q(t)$ , segue a equação que envolve  $C_{eq}$ .

No processo de descarga vale  $I(t) = -dq(t)/dt$ . Portanto:

$$\frac{dq(t)}{dt} = -\frac{q(t)}{RC_{eq}}$$

A carga inicial nesse capacitor equivalente é a carga na placa positiva de  $C_1$ , ou seja,  $q(t=0) = Q$ . A solução desse problema de valor inicial é:

$$q(t) = Q e^{-t/RC_{eq}}$$

A corrente no circuito decai, após  $t=0$ , de acordo com:

$$I(t) = -\frac{dq(t)}{dt} = \frac{Q}{RC_{eq}} e^{-t/RC_{eq}} = \frac{Q}{R} \left( \frac{1}{C_1} + \frac{1}{C_2} + \frac{1}{C_3} \right) e^{-t/RC_{eq}}$$

A energia eletrostática armazenada no circuito é:

$$U_E(t) = \frac{[q(t)]^2}{2C_{eq}} = \frac{[Q e^{-t/RC_{eq}}]^2}{2C_{eq}} = \frac{1}{2} \left( \frac{1}{C_1} + \frac{1}{C_2} + \frac{1}{C_3} \right) Q^2 e^{-2t/RC_{eq}}$$

Suponha que o circuito tenha perdido 80% de sua energia inicial. Então, nesse instante,  $U_E(t)$  é 20% da energia inicial (em  $t=0$ ), ou seja:



$$U_E(t) = \frac{1}{2} \left( \frac{1}{C_1} + \frac{1}{C_2} + \frac{1}{C_3} \right) Q^2 e^{-2t/RC_{eq}} = 0,2 \frac{1}{2} \left( \frac{1}{C_1} + \frac{1}{C_2} + \frac{1}{C_3} \right) Q^2$$

Portanto, o instante em que isso ocorre é dado por:

$$e^{-2t/RC_{eq}} = 0,2 \Rightarrow -\frac{2t}{RC_{eq}} = \ln(0,2) \Rightarrow -\frac{t}{RC_{eq}} = \frac{\ln(0,2)}{2} \Rightarrow t = -RC_{eq} \frac{\ln(0,2)}{2}$$

Note que  $\ln(0,2)/2 \cong -0,805$ , ou seja,  $t \cong 0,805 RC_{eq}$ .

Nesse mesmo instante a corrente no circuito será:

$$I(t) = \frac{Q}{R C_{eq}} e^{-t/RC_{eq}} = \frac{Q}{R C_{eq}} \sqrt{e^{-2t/RC_{eq}}} = \frac{Q}{R C_{eq}} \sqrt{0,2} \cong 0,447 I(t=0)$$

Note que  $\sqrt{0,2} \cong 0,447$ .

**E/P26.48:** Considere o circuito ao lado. O capacitor está inicialmente descarregado e a chave S está conectando os pontos A e 1. Por enquanto nada está acontecendo.

a) Em  $t=0$  a chave passa a conectar os pontos A e 2 e o capacitor começa a carregar.

A corrente flui no sentido anti-horário e a carga no capacitor (na placa positiva) cresce no tempo de acordo com:

$$q(t) = C \varepsilon (1 - e^{-t/RC})$$

que é a solução da equação diferencial (lei das malhas):

$$\frac{q(t)}{C} + R \frac{dq(t)}{dt} - \varepsilon = 0$$

com a condição inicial  $q(0) = 0$ .

Se esse processo de carga continuar por muito tempo, a carga no capacitor vai finalmente atingir, ou chegar tão próximo quanto se queira, do valor assintótico:

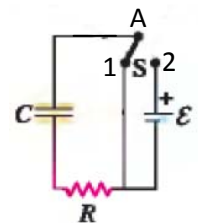
$$q(t \rightarrow \infty) = \lim_{t \rightarrow \infty} C \varepsilon (1 - e^{-t/RC}) = C \varepsilon$$

b) Supondo que a chave seja mantida nessa posição 2 somente até o instante  $t = t_2$ , a carga no capacitor atingirá nesse instante o valor máximo:

$$q_{MAX} = q(t = t_2) = C \varepsilon (1 - e^{-t_2/RC})$$

Se medirmos essa carga, simplesmente medindo a DDP no capacitor, podemos determinar o valor de R, pois:

$$C \varepsilon (1 - e^{-t_2/RC}) = q_{MAX} \Rightarrow e^{-t_2/RC} = 1 - \frac{q_{MAX}}{C \varepsilon} \Rightarrow \frac{t_2}{RC} = -\ln \left( 1 - \frac{q_{MAX}}{C \varepsilon} \right)$$



Note que vale  $q_{MAX} < C \varepsilon$  pois  $C \varepsilon$  seria o valor de  $q_{MAX}$  se esperássemos um tempo  $t_2$  infinito. Com essa equação podemos determinar  $R$  se conhecermos a carga  $q_{MAX}$  que o capacitor acumula em um instante conhecido  $t_2$ .

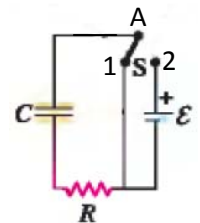
c) Se quisermos que  $t_2$  seja tal que  $q_{MAX}$  é 99% de  $C \varepsilon$ , devemos esperar com a chave na posição 2 o tempo:

$$q_{MAX} = C \varepsilon (1 - e^{-t_2/RC}) = 0,99 C \varepsilon \Rightarrow e^{-t_2/RC} = 1 - 0,99 = 0,01 \Rightarrow \frac{t_2}{RC} = -\ln(0,01) \cong 4,61$$

ou seja, após o tempo  $t_2 \cong 4,61 RC$  a carga no capacitor terá atingido 99% de seu valor assintótico ( $C \varepsilon$ ), que só seria atingido após um tempo matematicamente infinito. O tempo característico  $\tau = RC$  depende dos valores de  $R$  e  $C$ .

#### E/P26.49:

Considere o circuito ao lado (o mesmo do exercício anterior). O capacitor está inicialmente descarregado e a chave está conectando os pontos A e 1. Nada está acontecendo ainda.



a) Em  $t=0$  a chave passa a conectar os pontos A e 2 e o capacitor começa a carregar.

A corrente flui no sentido anti-horário e a carga no capacitor (na placa positiva) cresce no tempo de acordo com:

$$q(t) = C \varepsilon (1 - e^{-t/RC})$$

que é a solução da equação diferencial (lei das malhas):

$$\frac{q(t)}{C} + R \frac{dq(t)}{dt} - \varepsilon = 0$$

com a condição inicial  $q(0) = 0$ .

A chave é mantida na posição 2 apenas por um tempo  $t_2$ , depois disso ela vai voltar para a posição 1.

Nesse instante a carga no capacitor atinge o valor:

$$q_{MAX} = q(t = t_2) = C \varepsilon (1 - e^{-t_2/RC})$$

b) A DDP entre os terminais do capacitor é:

$$V_C(t) = \frac{q(t)}{C} = \varepsilon (1 - e^{-t/RC})$$

Portanto, em  $t = t_2$ :

$$V_C(t = t_2) = \varepsilon (1 - e^{-t_2/RC}) = \frac{q_{MAX}}{C}$$

Ainda haverá corrente no circuito nesse instante, pois o capacitor ainda não atingiu sua capacidade máxima de carga, que seria  $C \varepsilon$ . A corrente no circuito é:

$$I(t) = \frac{d}{dt} q(t) = \frac{\varepsilon}{R} e^{-t/RC}$$

Portanto, em  $t = t_2$  a corrente será mínima, dada por:

$$I(t = t_2) = \frac{\varepsilon}{R} e^{-t_2/RC} = \frac{\varepsilon}{R} \left(1 - \frac{q_{MAX}}{C\varepsilon}\right) = \frac{\varepsilon}{R} - \frac{q_{MAX}}{RC} = I_{MIN}$$

De fato, da lei das malhas com  $t = t_2$ :

$$\frac{q(t = t_2)}{C} + RI(t = t_2) - \varepsilon = 0 \Rightarrow I(t = t_2) = \frac{\varepsilon}{R} - \frac{q_{MAX}}{RC}$$

A DDP entre os terminais do resistor nesse instante será (da lei de Ohm):

$$V_R(t = t_2) = R I(t = t_2) = \varepsilon e^{-t_2/RC} = \varepsilon \left(1 - \frac{q_{MAX}}{C\varepsilon}\right) = R I_{MIN}$$

c) Agora a chave volta para a posição 1, a corrente flui no sentido horário e o capacitor começa a descarregar. Chamaremos esse instante de  $t=0$ .

No processo de descarga, a carga no capacitor (na placa positiva) decai de acordo com:

$$q(t) = q_0 e^{-t/RC}$$

Nesse caso,  $q_0$  é a carga que já estava no capacitor no instante em que viramos a chave, ou seja, considerando os resultados que obtivemos nos itens anteriores:

$$q_0 = q_{MAX} = C \varepsilon \left(1 - e^{-t_2/RC}\right)$$

Portanto:

$$q(t) = q_{MAX} e^{-t/RC} = C \varepsilon \left(1 - e^{-t_2/RC}\right) e^{-t/RC}$$

A corrente no circuito será:

$$I(t) = -\frac{d}{dt} q(t) = \frac{\varepsilon}{R} \left(1 - e^{-t_2/RC}\right) e^{-t/RC} = \left(\frac{\varepsilon}{R} - I_{MIN}\right) e^{-t/RC} = \frac{q_{MAX}}{RC} e^{-t/RC}$$

Note que no processo de carga vale  $I(t) = +\frac{d}{dt} q(t)$ , pois  $q$  está aumentando no tempo e no processo de descarga vale  $I(t) = -\frac{d}{dt} q(t)$ , pois  $q$  está diminuindo no tempo. Note também que no início do processo de descarga ( $t=0$ ) a corrente vale:

$$I(t = 0) = \frac{\varepsilon}{R} - I_{MIN} = \frac{q_{MAX}}{RC}$$

Esse valor é diferente de  $I_{MIN}$ , a corrente que havia quando a chave ainda estava em “2”, ou seja, ao virarmos a chave de “2” para “1” a corrente subitamente muda de valor e inverte de sentido.

A DDP no capacitor em  $t=0$  será:

$$V_C(t) = \frac{q(t)}{C} = \varepsilon (1 - e^{-t_2/RC}) e^{-t/RC} \Rightarrow V_C(0) = \varepsilon (1 - e^{-t_2/RC}) = \frac{q_{MAX}}{C}$$

que é a mesma DDP que havia no instante final do processo de carga. O capacitor não teve tempo ainda de descarregar.

A DDP no resistor em  $t=0$  será:

$$V_R(0) = R I(0) = \varepsilon (1 - e^{-t_2/RC}) = \frac{q_{MAX}}{C} = \varepsilon - R I_{MIN}$$

Essa DDP é diferente da que havia no instante final do processo de carga, pois a corrente no início do processo de descarga é diferente da corrente no final do processo de carga. Note que ela tem a polaridade invertida, em relação ao processo de carga, porque a corrente inverteu de sentido. Note que  $V_R(t) = V_C(t)$  porque eles estão em paralelo (ou em série, dependendo do ponto de vista: valem  $V_R = V_C$  e  $I_R = I_C$ ).

Note a validade da lei das malhas em  $t = 0$  (percorrendo o circuito no sentido horário, ou seja, no sentido oposto ao da corrente):

$$-V_R(0) + V_C(0) = -\frac{q_{MAX}}{C} + \frac{q_{MAX}}{C} = 0$$

d) Suponha agora que a chave seja mantida na posição 1 por um tempo  $t_2$ , o mesmo tempo em que ela foi mantida na posição 2.

A carga no capacitor será:

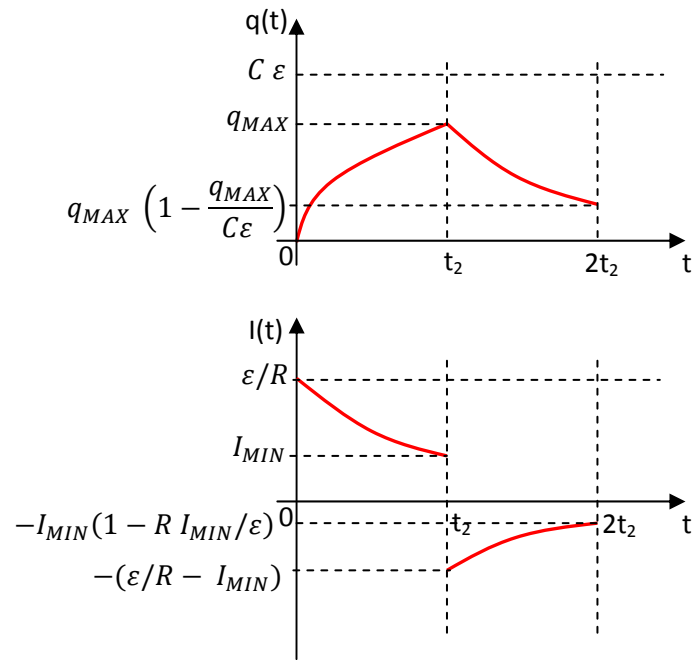
$$q(t_2) = C \varepsilon (1 - e^{-t_2/RC}) e^{-t_2/RC} = q_{MAX} e^{-t_2/RC} = q_{MAX} \left(1 - \frac{q_{MAX}}{C\varepsilon}\right)$$

É interessante notar que o capacitor foi carregado por um tempo  $t_2$  e foi em seguida descarregado pelo mesmo tempo  $t_2$ . Durante o processo de carga ele partiu da carga nula e atingiu uma carga  $q_{MAX}$  e durante a descarga ele não descarregou totalmente, pois da equação acima vemos que  $q(t_2) \neq 0$ . Nesse instante a corrente no circuito será:

$$I(t_2) = \left(\frac{\varepsilon}{R} - I_{MIN}\right) e^{-t_2/RC} = I_{MIN} \left(1 - \frac{I_{MIN}}{\varepsilon/R}\right)$$

As Figuras ao lado ilustram os comportamentos da carga no capacitor e da corrente no circuito (no sentido anti-horário) em função do tempo em todo o processo de carga e descarga. Olhando para o gráfico da corrente entendemos a assimetria entre os processos de carga e descarga: no primeiro intervalo de tempo  $t_2$  a carga vai de 0 a  $q_{MAX}$  e no segundo intervalo de tempo  $t_2$  a carga não vai de  $q_{MAX}$  a 0. Vemos que a corrente é mais intensa durante o processo de carga (porque as placas do capacitor estão “vazias” no início do processo de carga) e por isso

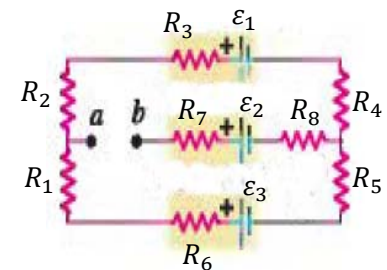
esse processo é mais rápido que o de descarga. Durante o mesmo intervalo de tempo, o capacitor ganha mais carga no processo de carga do que a carga que ele perde no processo de descarga.



**E/P26.65:** Considere o circuito ao lado, aberto em “ab”.

a) A DDP entre  $a$  e  $b$  é?

Vemos que não há corrente no ramo central, pois ele está aberto. A corrente  $I$  na malha mais externa (suposta no sentido horário) será obtida da lei das malhas (percorrendo no sentido horário, partindo de  $a$ ):



$$V_a - R_2 I - R_3 I - \varepsilon_1 - R_4 I - R_5 I + \varepsilon_3 - R_6 I - R_1 I = V_a$$

Portanto:

$$I = \frac{\varepsilon_3 - \varepsilon_1}{R_1 + R_2 + R_3 + R_4 + R_5 + R_6}$$

Todos os resistores estão em série e há duas baterias em série com polaridades opostas. Se  $\varepsilon_3 - \varepsilon_1 > 0$ , a corrente estará mesmo no sentido horário. Caso contrário, estará no sentido anti-horário.

Percorrendo agora o circuito de cima, partindo de  $a$  até chegar em  $b$ , obtemos:

$$V_a - R_2 I - R_3 I - \varepsilon_1 - R_4 I + \varepsilon_2 = V_b$$

Portanto:

$$V_a - V_b = \varepsilon_1 - \varepsilon_2 + I(R_2 + R_3 + R_4) = \varepsilon_1 - \varepsilon_2 + \frac{(\varepsilon_3 - \varepsilon_1)(R_2 + R_3 + R_4)}{R_1 + R_2 + R_3 + R_4 + R_5 + R_6}$$

Note que se as baterias tivessem FEMs iguais não haveria corrente no circuito e nem DDP entre  $a$  e  $b$ .

b) Supondo agora que curto-circuitemos os pontos  $a$  e  $b$ , qual a corrente na bateria de FEM  $\varepsilon_1$ ?

Agora teremos três correntes:  $I_1$  no ramo de cima, para a direita (por hipótese),  $I_2$  no ramo central, para a direita (por hipótese) e  $I_3$  no ramo inferior, para a direita (por hipótese).

Da lei das malhas no nó “ $a$ ” sabemos que:

$$\sum_{\text{CHEGAM}} I = \sum_{\text{SAEM}} I \Rightarrow 0 = I_1 + I_2 + I_3$$

Pelo menos uma das correntes terá que ser negativa, ou seja, ter o sentido para a esquerda.

Percorrendo a malha de cima no sentido horário obtemos (partindo de  $a$ ):

$$V_a - R_2 I_1 - R_3 I_1 - \varepsilon_1 - R_4 I_1 + R_8 I_2 + \varepsilon_2 + R_7 I_2 = V_a$$

Portanto:

$$I_2(R_7 + R_8) - I_1(R_2 + R_3 + R_4) = \varepsilon_1 - \varepsilon_2$$

Percorrendo a malha de baixo no sentido horário obtemos (partindo de  $a$ ):

$$V_a - R_7 I_2 - \varepsilon_2 - R_8 I_2 + R_5 I_3 + \varepsilon_3 + R_6 I_3 + R_1 I_3 = V_a$$

Portanto:

$$I_3(R_1 + R_5 + R_6) - I_2(R_7 + R_8) = \varepsilon_2 - \varepsilon_3$$

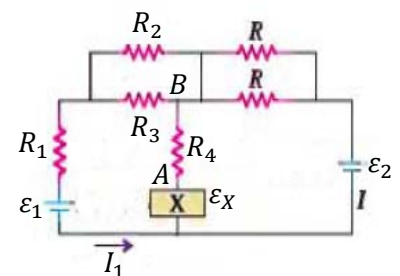
Queremos calcular  $I_1$ . Eliminamos então  $I_2$  e  $I_3$ :

$$0 = I_1 + I_2 + I_3 \Rightarrow 0 = I_1 + \left[ 1 + \frac{R_7 + R_8}{R_1 + R_5 + R_6} \right] \left[ \frac{\varepsilon_1 - \varepsilon_2}{R_7 + R_8} + \frac{R_2 + R_3 + R_4}{R_7 + R_8} I_1 \right] + \frac{\varepsilon_2 - \varepsilon_3}{R_1 + R_5 + R_6}$$

Preferimos deixar como está, para não gerar uma equação muito grande, mas está claro que a equação acima determina o valor de  $I_1$  em termos das FEMs e das resistências.

### E/P26.69:

Considere o circuito ao lado. A corrente  $I_1$  é conhecida. A DDP em  $R_4$  é dada:  $V_A - V_B = V_4 > 0$ . O dispositivo X é uma bateria de FEM  $\varepsilon_X$  e polaridade desconhecida. Vamos assumir que o polo positivo dessa bateria é o ponto A. Se calcularmos  $\varepsilon_X$  e der positivo, significa que essa é mesmo a polaridade



dessa bateria. Se calcularmos  $\varepsilon_X$  e der negativo, significa que o ponto A é o pólo negativo dessa bateria.

a) Calcule  $\varepsilon_X$  (com a polaridade, ou seja, com o sinal, conforme já discutimos).

Note que podemos simplificar o circuito associando  $R_2$  em paralelo com  $R_3$  dando:

$$R_{23} = \frac{R_2 R_3}{R_2 + R_3}$$

e associando os dois resistores R em paralelo dando um resistor de resistência  $R/2$ . Assim o circuito fica com apenas duas malhas. O ponto B é o nó onde se conectam  $R_{23}$ ,  $R_4$  e esse  $R/2$ .

Percorrendo a malha da esquerda no sentido horário, partindo de B, obtemos da lei das malhas:

$$V_B + V_4 - \varepsilon_X + \varepsilon_1 + R_1 I_1 + R_{23} I_1 = V_B$$

Portanto:

$$\varepsilon_X = \varepsilon_1 + (R_1 + R_{23}) I_1 + V_4$$

Vemos que  $\varepsilon_X$  é positivo e, portanto, o ponto A é mesmo o pólo positivo dessa bateria. Com os dados numéricos obtemos  $\varepsilon_X = 186 \text{ V}$ .

b) Determine a corrente  $I$ . Vamos assumir que  $I$  esteja subindo na bateria  $\varepsilon_2$ . O sinal de  $I$  vai dizer se essa hipótese está correta ou não.

Note que no resistor  $R_4$  sobe (porque  $V_A - V_B > 0$ ) uma corrente de magnitude conhecida dada por:

$$I_4 = \frac{V_4}{R_4}$$

Aplicando a lei dos nós ao pólo negativo da bateria  $\varepsilon_X$  obtemos:

$$\sum_{\text{CHEGAM}} I = \sum_{\text{SAEM}} I \Rightarrow I_1 = I_4 + I$$

Portanto:

$$I = I_1 - \frac{V_4}{R_4}$$

Somente com os dados numéricos podemos saber se essa corrente é positiva ou negativa. Obtemos  $I = 3 \text{ A}$ .

c) Determine o valor de R. Percorrendo a malha da direita no sentido horário, partindo de B, obtemos da lei das malhas:

$$V_B + \frac{R}{2} I - \varepsilon_2 + \varepsilon_X - V_4 = V_B$$

Portanto:

$$\frac{R}{2} I - \varepsilon_2 + [\varepsilon_1 + (R_1 + R_{23}) I_1 + V_4] - V_4 = 0$$

Concluindo:

$$R = \frac{2}{I} [\varepsilon_2 - \varepsilon_1 - (R_1 + R_{23})I_1] = \frac{2[\varepsilon_2 - \varepsilon_1 - (R_1 + R_{23})I_1]}{I_1 - \frac{V_4}{R_4}} = 20 \, \Omega$$

**E/P26.73:** Considere o circuito ao lado.

a) A chave S está aberta. Não passa corrente pelo ramo central que contém a chave S. Calcule  $V_a - V_b$ .

Não passa corrente no ramo central (é como se ele não existisse) e  $R_1$  está em série com  $R_2$ , enquanto que  $R_3$  está em série com  $R_4$ . A corrente que desce no ramo da esquerda é:

$$I_1 = I_2 = \frac{V_0}{R_1 + R_2}$$

A corrente que desce no ramo da direita é:

$$I_3 = I_4 = \frac{V_0}{R_3 + R_4}$$

Portanto, partindo do pólo + da bateria (onde  $V = V_0$ ) pelo ramo da esquerda obtemos:

$$V_0 - R_1 I_1 = V_a$$

Partindo do pólo + da bateria pelo ramo de direita obtemos:

$$V_0 - R_3 I_3 = V_b$$

Subtraindo uma equação da outra obtemos:

$$V_a - V_b = R_3 I_3 - R_1 I_1 = \left[ \frac{R_3}{R_3 + R_4} - \frac{R_1}{R_1 + R_2} \right] V_0 = \frac{R_2 R_3 - R_1 R_4}{(R_3 + R_4)(R_1 + R_2)} V_0$$

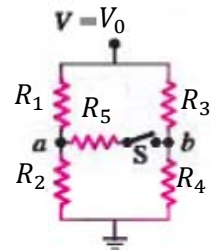
Se valer a igualdade  $R_2 R_3 = R_1 R_4$  ("produto cruzado") então  $V_a - V_b = 0$ .

b) A chave S é fechada. Qual a corrente na chave?

Alguém mais apressado poderia querer aplicar a lei de Ohm a  $R_5$  com o  $V_a - V_b$  obtido anteriormente e dizer que:

$$I_5 = \frac{V_a - V_b}{R_5} = \frac{R_2 R_3 - R_1 R_4}{R_5 (R_3 + R_4)(R_1 + R_2)} V_0$$

Mas, infelizmente não é tão simples assim. Esse raciocínio está correto apenas na primeira igualdade, mas está errado na segunda, quando assume que o fechamento da chave S não vai modificar as correntes e DDPs no circuito. Temos que recalcular  $V_a - V_b$ . De fato, agora as correntes serão diferentes em cada resistor. São 5





incógnitas. Vamos supor as correntes descendo nos ramos laterais, como anteriormente, e a corrente indo para a direita no ramo central em  $R_5$ .

Descendo pelo ramo esquerdo obtemos:

$$V_0 - R_3 I_3 - R_4 I_4 = 0$$

Descendo pelo ramo direito obtemos:

$$V_0 - R_1 I_1 - R_2 I_2 = 0$$

Percorrendo a malha de cima, no sentido horário obtemos:

$$V_0 - R_3 I_3 + R_5 I_5 + R_1 I_1 = V_0$$

Percorrendo a malha de baixo, no sentido horário obtemos:

$$V_b - R_4 I_4 + R_2 I_2 - R_5 I_5 = V_b$$

Essa não é uma equação independente. Ela pode ser obtida das 3 equações anteriores.

Da lei dos nós em “a” obtemos:

$$\sum_{CHEGAM} I = \sum_{SAEM} I \Rightarrow I_1 = I_2 + I_5$$

Da lei dos nós em “b” obtemos:

$$\sum_{CHEGAM} I = \sum_{SAEM} I \Rightarrow I_3 + I_5 = I_4$$

Queremos determinar  $I_5$ . Utilizando o programa Maple de computação algébrica, para poupar esforço, obtemos:

$$I_5 = \frac{R_1 R_4 - R_2 R_3}{R_1 R_2 R_3 + R_1 R_3 R_5 + R_2 R_3 R_5 + R_1 R_2 R_4 + R_1 R_4 R_5 + R_2 R_4 R_5 + R_1 R_3 R_4 + R_2 R_3 R_4} V_0$$

Se valer a igualdade  $R_2 R_3 = R_1 R_4$  (“produto cruzado”) então não passa corrente no ramo central e  $V_a - V_b = 0$ . É como se a chave S estivesse aberta, mas ela está fechada.

c) Com a chave S fechada, qual a resistência equivalente do circuito?

A corrente total no circuito é (que entra pelo ponto onde  $V = V_0$  ou sai pelo ponto onde  $V = 0$ ):

$$I = I_1 + I_3 = I_2 + I_4 = \frac{V_0}{R_{eq}}$$

Com a ajuda do Maple obtemos:

$$R_{eq} = \frac{R_1 R_2 R_3 + R_1 R_3 R_5 + R_2 R_3 R_5 + R_1 R_2 R_4 + R_1 R_4 R_5 + R_2 R_4 R_5 + R_1 R_3 R_4 + R_2 R_3 R_4}{R_2 R_3 + R_3 R_5 + R_4 R_5 + R_3 R_4 + R_1 R_2 + R_1 R_5 + R_1 R_4 + R_2 R_5}$$

Note que esse circuito não é composto de associações série e paralelo e, portanto, sua resistência equivalente não é de determinação simples.

Apenas para conferir se não cometemos nenhum erro de digitação (porque o Maple não erra), note que se fizermos  $R_1 \rightarrow \infty$ , o que equivale a abrir o circuito nesse resistor, restam apenas  $R_3$  em série com a associação de  $R_4$  em paralelo com a associação série de  $R_2$  e  $R_5$ . Obtemos, nesse limite (mantendo no numerador e no denominador apenas os termos que contém  $R_1$ ):

$$\lim_{R_1 \rightarrow \infty} R_{eq} = \frac{R_1 R_2 R_3 + R_1 R_3 R_5 + R_1 R_2 R_4 + R_1 R_4 R_5 + R_1 R_3 R_4}{R_1 R_2 + R_1 R_5 + R_1 R_4} = R_3 + \frac{R_4(R_2 + R_5)}{R_2 + R_4 + R_5}$$

que é o resultado esperado.

Analogamente, se fizermos  $R_5 \rightarrow \infty$ , isso equivale a abrir a chave S e ficamos novamente com  $R_1$  em série com  $R_2$ ,  $R_3$  em série com  $R_4$  e o paralelo dessas duas associações. O nosso resultado para  $R_{eq}$  fica (mantendo no numerador e no denominador apenas os termos que contém  $R_5$ ):

$$\lim_{R_5 \rightarrow \infty} R_{eq} = \frac{R_1 R_3 R_5 + R_2 R_3 R_5 + R_1 R_4 R_5 + R_2 R_4 R_5}{R_3 R_5 + R_4 R_5 + R_1 R_5 + R_2 R_5} = \frac{(R_1 + R_2)(R_3 + R_4)}{R_1 + R_2 + R_3 + R_4}$$

que é o resultado esperado.

#### E/P26.79:

Considere o circuito ao lado, a ponte de Wheatstone.

Esse circuito é usado para se medir, ou construir resistências elétricas com grande precisão. Supondo as chaves K1 e K2 fechadas, vai fluir uma corrente pelo galvanômetro central. Variando a resistência X, essa corrente vai mudando. Ela se anula quando X é tal que:

$$XN = PM$$

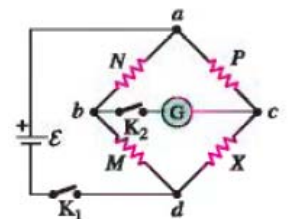
Os produtos das resistências cruzadas são iguais.

Note que esse circuito é exatamente o que consideramos no exercício anterior, fazendo  $V_0 = \varepsilon$ ,  $R_1 = N$ ,  $R_2 = M$ ,  $R_3 = P$ ,  $R_4 = X$  e  $R_5 = 0$ , pois a resistência do galvanômetro é desprezível. Temos também que trocar os pontos  $a$  e  $b$  do ramo central pelos pontos  $b$  e  $c$ .

a) Esse item corresponde ao item (a) do exercício anterior. Se a corrente central é nula:

$$V_b - V_c = \left[ \frac{R_3}{R_3 + R_4} - \frac{R_1}{R_1 + R_2} \right] V_0 = \left[ \frac{P}{P + X} - \frac{N}{N + M} \right] \varepsilon$$

Mas note que aqui  $V_b = V_c$  pois o galvanômetro curto-circuita esses pontos. Portanto:



$$\frac{P}{P+X} - \frac{N}{N+M} = 0 \Rightarrow P(N+M) = N(P+X) \Rightarrow PM = NX$$

Equivalentemente, podemos calcular a corrente no galvanômetro, que é a corrente em  $R_5$  no exercício anterior com  $R_5 = 0$ . Obtemos:

$$I_{galv} = I_5 = \frac{R_1 R_4 - R_2 R_3}{R_1 R_2 R_3 + R_1 R_2 R_4 + R_1 R_3 R_4 + R_2 R_3 R_4} V_0 = \frac{NX - MP}{NMP + NMX + NPX + MPX} \varepsilon$$

Notamos então que  $I_{galv} = 0$  somente se  $NX - MP = 0$ .

A ideia de se usar esse equipamento para medir resistências com grande precisão (precisão maior que a de um ohmímetro) está na equação:

$$NX - MP = 0 \Rightarrow X = \frac{M P}{N}$$

O procedimento é simples. Conectamos o resistor  $X$  à ponte e observamos o ponteiro do galvanômetro, que vai estar indicando alguma corrente no ramo central da ponte. Daí vamos variando as resistências  $N$ ,  $M$  e  $P$ , que podem ser variadas girando alguns botões, enquanto ficamos de olho no ponteiro do galvanômetro. Quando o ponteiro indicar corrente nula paramos de mexer nos botões e a ponte vai indicar o valor de  $X$  a partir dos valores que ela já conhece internamente para  $M$ ,  $N$  e  $P$  e assumindo a validade da equação acima.

**E/P26.85:** Considere um capacitor em um circuito RC descarregando. A carga elétrica na placa positiva do capacitor é dada por:

$$q(t) = Q_0 e^{-t/RC}$$

Matematicamente o capacitor demora um tempo infinito para descarregar, pois:

$$\lim_{t \rightarrow \infty} q(t) = 0$$

Na prática, quando a carga atingir, por exemplo, o valor  $q_{FINAL} = 10^{-100}$  C, não há aparelho que meça o efeito dessa carga e, portanto, podemos dizer que o capacitor está descarregado. Vamos fixar esse  $q_{FINAL}$  como sendo a carga de um próton,  $e \cong 1,6 \times 10^{-19}$  C. O tempo que o capacitor leva para atingir esse valor de carga é:

$$q(t) = Q_0 e^{-t/RC} = e \Rightarrow e^{-t/RC} = \frac{e}{Q_0} \Rightarrow -\frac{t}{RC} = \ln\left(\frac{e}{Q_0}\right) \Rightarrow \frac{t}{RC} = \ln\left(\frac{Q_0}{e}\right)$$

O tempo gasto é:

$$t = RC \ln\left(\frac{Q_0}{e}\right)$$

Sendo  $\tau = RC$  um tempo característico do processo de carga/descarga do circuito RC, vemos que:

$$t = \tau \ln\left(\frac{Q_0}{e}\right)$$

Ou seja, o capacitor sempre gasta a mesma quantidade de  $\tau s$  para descarregar, partindo de  $Q_0$  e chegando em  $e$ . A quantidade de  $\tau s$  que ele gasta é:

$$\ln\left(\frac{Q_0}{e}\right)$$

Como um valor típico de  $Q_0$  é  $Q_0 = 1\mu C = 10^{-6}C$ , segue que, um valor típico para a quantidade acima seria:

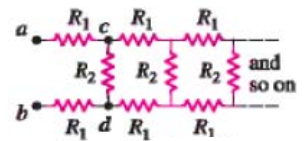
$$\ln\left(\frac{Q_0}{e}\right) \cong \ln\left(\frac{10^{-6}}{10^{-19}}\right) = \ln(10^{13}) \cong 30$$

O capacitor demora cerca de  $30 \tau s$  para descarregar (quaisquer que sejam os valores de  $R$  e  $C$ ). É claro que quanto mais lento o circuito, maior  $\tau$ , mais tempo ele vai demorar para descarregar. Mas, todos os circuitos demoram cerca de 30 vezes esse tempo característico  $\tau$ .

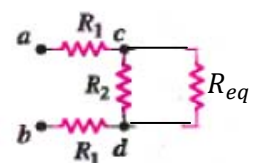
#### E/P26.91:

Considere uma rede infinita de resistores  $R_1$  e  $R_2$ , como na Figura ao lado.

Calcule a resistência equivalente (entre  $a$  e  $b$ ) dessa cadeia infinita de resistores.



A dica no enunciado já resolve o exercício. Seja  $R_{eq}$  essa resistência equivalente. O fato é que entre  $c$  e  $d$  começa tudo de novo, a mesma cadeia infinita de resistores ( $\infty - 3 = \infty$ ). Portanto, podemos simplificar o circuito conforme a Figura ao lado. A  $R_{eq}$  dos resistores além dos pontos  $c$  e  $d$  é a mesma  $R_{eq}$  da associação total que começa em  $a$  e  $b$ , pois  $\infty - 3 = \infty$ .



Vemos que  $R_{eq}$  está em paralelo com  $R_2$  e essa associação está em série com dois resistores  $R_1$ . Portanto:

$$R_{eq} = 2 R_1 + \frac{R_{eq} R_2}{R_{eq} + R_2}$$

Resolvendo para  $R_{eq}$  obtemos:

$$R_{eq} = R_1 + \sqrt{R_1^2 + 2R_1 R_2}$$

Note que no caso particular  $R_2 = 0$  deve valer  $R_{eq} = 2 R_1$ . Isso porque o primeiro  $R_2$  já curto-circuita o restante do circuito que se estende depois dos nós  $c$  e  $d$  e a corrente fica restrita ao ramo  $acdb$  de resistência equivalente  $2 R_1 + R_2 = 2 R_1$ .

Se, por outro lado, valesse  $R_1 = 0$ , teríamos infinitos resistores  $R_2$  em paralelo e a resistência equivalente seria:

$$\frac{1}{R_{eq}} = \frac{1}{R_2} + \frac{1}{R_2} + \dots = \frac{\infty}{R_2} \Rightarrow R_{eq} = 0$$

Apesar de parecer apenas uma abstração, esse raciocínio pode muito bem se usado para se estimar a resistência (por unidade de comprimento) de um cabo paralelo longo, se conhecermos a resistência dos fios metálicos e do isolante que separa esses dois fios (resistências por unidade de comprimento).

