

Eletricidade Aplicada

Profa. Grace S. Deaecto

Instituto de Ciência e Tecnologia / UNIFESP
12231-280, São J. dos Campos, SP, Brasil.
grace.deaecto@unifesp.br

Novembro, 2012

1 Leis de Kirchhoff - Métodos de nós e de malhas

- Método de nós
- Método de nós para bipolos não-lineares
- Método de nós modificado
- Circuitos com fontes vinculadas
- Método de malhas
- Dualidade
- Simplificação de circuitos

Contagem do número de variáveis e equações

	Variáveis	Equações
L. Correntes	b	$n - 1$
L. Tensões	$b + n - 1$	b
Total	$2b + n - 1$	$b + n - 1$

- Note que necessitamos de mais b equações para obter solução única. Estas b equações seguem da Lei de Ohm em cada bipolo. No caso do exemplo considerado, temos

$$i_1 = v_1/R_1$$

$$i_2 = v_2/R_2$$

$$i_3 = v_3/R_3$$

$$i_4 = v_4/R_4$$

$$i_5 = v_5/R_5$$

$$i_6 = -I$$

Note que para exprimir as correntes em função das tensões, os bipolos devem ser controlados por tensão.

O circuito não pode conter fontes ideais de tensão.

Método de nós

Utilizando as equações obtidas das Leis de Kirchhoff (lembrando que a equação de corrente para o nó 0 deve ser descartada) e aquelas obtidas da Lei de Ohm, podemos escrever o sistema

$$\begin{bmatrix} \left(\frac{1}{R_1} + \frac{1}{R_5}\right) & & \\ & \left(\frac{1}{R_1} + \frac{1}{R_2} + \frac{1}{R_3}\right) & \\ & & \left(\frac{1}{R_3} + \frac{1}{R_4} + \frac{1}{R_5}\right) \end{bmatrix} \begin{bmatrix} -\frac{1}{R_5} & & \\ -\frac{1}{R_1} & & \\ -\frac{1}{R_3} & & \end{bmatrix} \begin{bmatrix} e_1 \\ e_2 \\ e_3 \end{bmatrix} = \begin{bmatrix} I \\ 0 \\ 0 \end{bmatrix}$$

- A forma matricial das equações de nós é dada por **$\mathbf{Y}\mathbf{e} = \mathbf{I}_f$** , sendo $\mathbf{Y} \in \mathbb{R}^{(n-1) \times (n-1)}$ a matriz admitância, $\mathbf{e} \in \mathbb{R}^{(n-1) \times 1}$ o vetor de tensões de nós e $\mathbf{I}_f \in \mathbb{R}^{(n-1) \times 1}$ o vetor das fontes de corrente independentes.
- A matriz \mathbf{Y} é **simétrica**.
- O sistema pode ser obtido por inspeção.

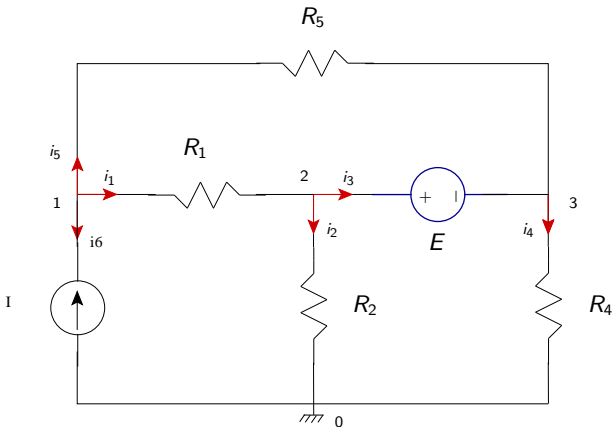
Método de nós para bipolos não-lineares

- O método é aplicável mesmo que um dos bipolos seja não-linear e desde que controlado por tensão.
- Supondo que o bipolo 3 seja não-linear e que sua corrente seja expressa por $i_3 = f(v_3) = f(e_2 - e_3)$, as equações ficam

$$\begin{aligned} \left(\frac{1}{R_1} + \frac{1}{R_5}\right)e_1 - \frac{1}{R_1}e_2 - \frac{1}{R_5}e_3 &= I \\ -\frac{1}{R_1}e_1 + \left(\frac{1}{R_1} + \frac{1}{R_2}\right)e_2 + f(e_2 - e_3) &= 0 \\ -\frac{1}{R_5}e_1 + \left(\frac{1}{R_4} + \frac{1}{R_5}\right)e_3 - f(e_2 - e_3) &= 0 \end{aligned}$$

Método de nós modificado

O método de nós modificado é aplicado quando o circuito possui bipolos não controlados por tensão, como o circuito seguinte com uma fonte ideal de tensão.



Método de nós modificado

As correntes para os nós 1, 2 e 3 já expressas em termos das tensões de nós são

$$\begin{aligned} \left(\frac{1}{R_1} + \frac{1}{R_5}\right)e_1 - \frac{1}{R_1}e_2 - \frac{1}{R_5}e_3 &= I \\ -\frac{1}{R_1}e_1 + \left(\frac{1}{R_1} + \frac{1}{R_2}\right)e_2 + i_3 &= 0 \\ -\frac{1}{R_5}e_1 + \left(\frac{1}{R_4} + \frac{1}{R_5}\right)e_3 - i_3 &= 0 \end{aligned}$$

Note que temos uma variável adicional i_3 e, portanto, uma equação adicional deve ser incluída. Ela é dada por

$$e_2 - e_3 = E$$

Método de nós modificado

O sistema de equações obtido é o seguinte

$$\begin{bmatrix} \left(\frac{1}{R_1} + \frac{1}{R_5}\right) & -\frac{1}{R_1} & -\frac{1}{R_5} & 0 \\ -\frac{1}{R_1} & \left(\frac{1}{R_1} + \frac{1}{R_2}\right) & 0 & 1 \\ -\frac{1}{R_5} & 0 & \left(\frac{1}{R_4} + \frac{1}{R_5}\right) & -1 \\ 0 & 1 & -1 & 0 \end{bmatrix} \begin{bmatrix} e_1 \\ e_2 \\ e_3 \\ i_3 \end{bmatrix} = \begin{bmatrix} I \\ 0 \\ 0 \\ E \end{bmatrix}$$

- A matriz de admitância \mathbf{Y} **continua simétrica**.
- Se a fonte de tensão E for nula caracterizando um curto circuito, a corrente de curto circuito i_3 poderia ser calculada sem grandes dificuldades.
- Este método pode ser utilizado para a obtenção de uma corrente qualquer, desde que a equação adicional seja aquela que descreva, em função das tensões de nós, o ramo da corrente desejada.

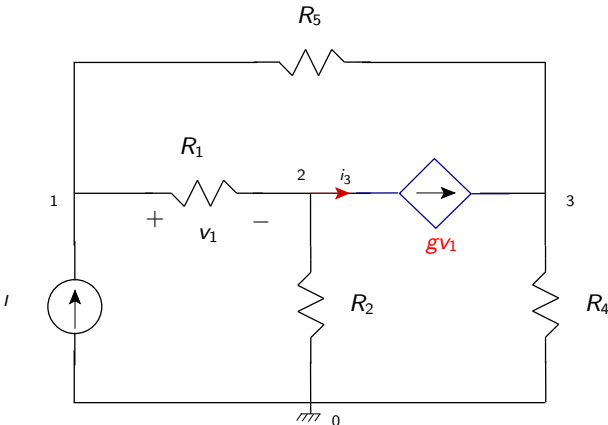
Circuitos com fontes vinculadas

Para circuitos com fontes vinculadas utilizamos normalmente o método de nós modificados, já que algumas correntes conhecidas como **correntes essenciais** não podem ser eliminadas. As correntes essenciais são :

- As correntes que passam através das fontes de tensão vinculadas se existirem.
- As correntes às quais são vinculadas fontes vinculadas a correntes.

Fonte de corrente vinculada à tensão

O circuito a seguir possui uma fonte de corrente vinculada a tensão.



Fonte de corrente vinculada à tensão

- Neste caso resolve-se o circuito desprezando a fonte vinculada (abrindo o circuito na posição da fonte), obtendo

$$\begin{bmatrix} \left(\frac{1}{R_1} + \frac{1}{R_5}\right) & -\frac{1}{R_1} & -\frac{1}{R_5} \\ -\frac{1}{R_1} & \left(\frac{1}{R_1} + \frac{1}{R_2}\right) & 0 \\ -\frac{1}{R_5} & 0 & \left(\frac{1}{R_4} + \frac{1}{R_5}\right) \end{bmatrix} \begin{bmatrix} e_1 \\ e_2 \\ e_3 \end{bmatrix} = \begin{bmatrix} I \\ 0 \\ 0 \end{bmatrix}$$

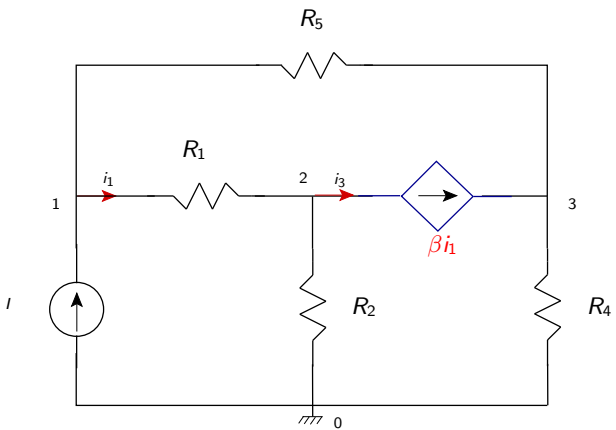
- A fonte está localizada entre os nós 2 e 3 e altera as equações de correntes nestes nós. Logo, nestas linhas, a matriz admitância deve ser modificada considerando que

$i_3 = g v_1 = g(e_1 - e_2)$, o sistema torna-se

$$\begin{bmatrix} \left(\frac{1}{R_1} + \frac{1}{R_5}\right) & -\frac{1}{R_1} & -\frac{1}{R_5} \\ -\frac{1}{R_1} + g & \left(\frac{1}{R_1} + \frac{1}{R_2}\right) - g & 0 \\ -\frac{1}{R_5} - g & g & \left(\frac{1}{R_4} + \frac{1}{R_5}\right) \end{bmatrix} \begin{bmatrix} e_1 \\ e_2 \\ e_3 \end{bmatrix} = \begin{bmatrix} I \\ 0 \\ 0 \end{bmatrix}$$

Fonte de corrente vinculada à corrente

Um circuito com fonte de corrente vinculada à corrente é dado a seguir.



Fonte de corrente vinculada à corrente

- Neste caso encontra-se o sistema de equações desprezando a fonte vinculada e explicitando a corrente de vínculo com a equação adicional $e_1 - e_2 - R_1 i_1 = 0$, obtendo

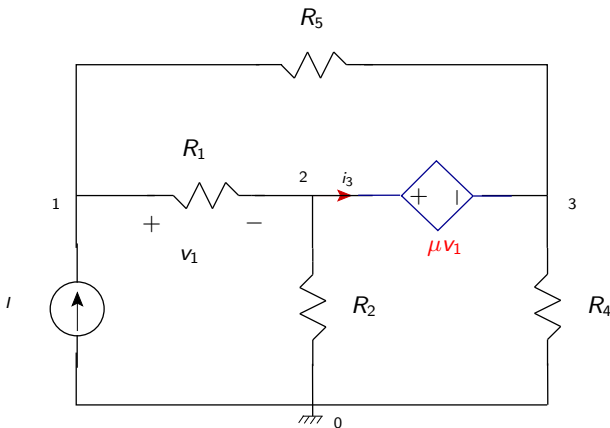
$$\begin{bmatrix} \frac{1}{R_5} & 0 & -\frac{1}{R_5} & 1 \\ 0 & \frac{1}{R_2} & 0 & -1 \\ -\frac{1}{R_5} & 0 & (\frac{1}{R_4} + \frac{1}{R_5}) & 0 \\ 1 & -1 & 0 & -R_1 \end{bmatrix} \begin{bmatrix} e_1 \\ e_2 \\ e_3 \\ i_1 \end{bmatrix} = \begin{bmatrix} I \\ 0 \\ 0 \\ 0 \end{bmatrix}$$

- Como a fonte está entre os nós 2 e 3, a matriz admitância sobre alteração nestas linhas acrescentando βi_1 na linha 2 e $-\beta i_1$ em 3, obtendo

$$\begin{bmatrix} \frac{1}{R_5} & 0 & -\frac{1}{R_5} & 1 \\ 0 & \frac{1}{R_2} & 0 & -1 + \beta \\ -\frac{1}{R_5} & 0 & (\frac{1}{R_4} + \frac{1}{R_5}) & -\beta \\ 1 & -1 & 0 & -R_1 \end{bmatrix} \begin{bmatrix} e_1 \\ e_2 \\ e_3 \\ i_1 \end{bmatrix} = \begin{bmatrix} I \\ 0 \\ 0 \\ 0 \end{bmatrix}$$

Fonte de tensão vinculada à tensão

O circuito contendo este tipo de fonte de tensão é dado a seguir



Fonte de tensão vinculada à tensão

- Como a corrente que passa através da fonte vinculada é essencial, encontra-se o sistema de equações explicitando esta corrente.
- A equação adicional é onde ocorre o vínculo, sendo dada por

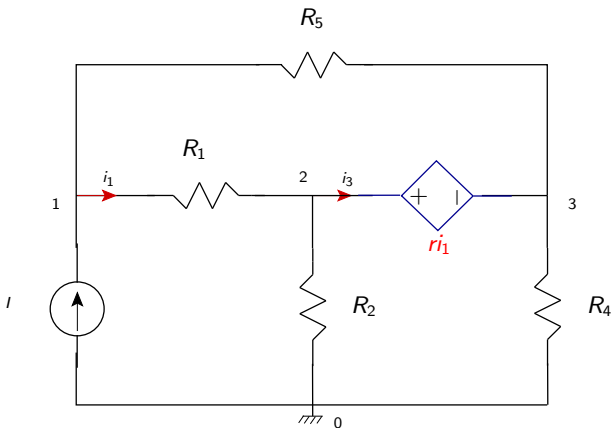
$$e_2 - e_3 - \mu(e_1 - e_2) = 0$$

- O sistema de equações é o seguinte

$$\begin{bmatrix} \left(\frac{1}{R_1} + \frac{1}{R_5}\right) & -\frac{1}{R_1} & -\frac{1}{R_5} & 0 \\ -\frac{1}{R_1} & \left(\frac{1}{R_1} + \frac{1}{R_2}\right) & 0 & 1 \\ -\frac{1}{R_5} & 0 & \left(\frac{1}{R_4} + \frac{1}{R_5}\right) & -1 \\ -\mu & (1 + \mu) & -1 & 0 \end{bmatrix} \begin{bmatrix} e_1 \\ e_2 \\ e_3 \\ i_3 \end{bmatrix} = \begin{bmatrix} I \\ 0 \\ 0 \\ 0 \end{bmatrix}$$

Fonte de tensão vinculada à corrente

O circuito a seguir apresenta este tipo de fonte



Fonte de tensão vinculada a corrente

Para o circuito em questão, utiliza-se o método de nós modificados explicitando as correntes i_1 e i_3 . As equações adicionais são

$$e_1 - e_2 - R_1 i_1 = 0$$

relacionada ao bipolo onde passa a corrente i_1 e a equação de vínculo

$$e_2 - e_3 - r i_1 = 0$$

relacionada ao bipolo onde passa a corrente i_3 . O sistema de equações é o seguinte

$$\begin{bmatrix} \frac{1}{R_5} & 0 & -\frac{1}{R_5} & 1 & 0 \\ 0 & \frac{1}{R_2} & 0 & -1 & 1 \\ -\frac{1}{R_5} & 0 & (\frac{1}{R_4} + \frac{1}{R_5}) & 0 & -1 \\ 1 & -1 & 0 & -R_1 & 0 \\ 0 & 1 & -1 & -r & 0 \end{bmatrix} \begin{bmatrix} e_1 \\ e_2 \\ e_3 \\ i_1 \\ i_3 \end{bmatrix} = \begin{bmatrix} I \\ 0 \\ 0 \\ 0 \\ 0 \end{bmatrix}$$

Comentários

- Como já mencionado, as fontes vinculadas não representam entradas externas no sistema. Elas alteram a matriz admitância \mathbf{Y} dos mesmos e não interferem nas entradas \mathbf{I}_f
- **A matriz admitância \mathbf{Y} de um sistema com fontes vinculadas deixa de ser simétrica.**

Método de malhas : Algumas definições

Circuitos planares

Circuitos que podem ser representados em um plano sem que haja cruzamento de ramos.

Malhas

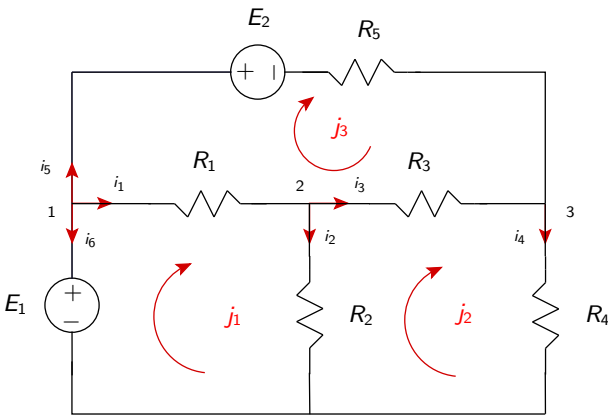
São laços que **não** contêm bipolos no seu interior.

Correntes de malhas

São **correntes fictícias existentes somente no perímetro da malha**. Seu sentido é o mesmo sentido de percurso da malha quando se escreve a respectiva equação de tensões.

Método de malhas

Para apresentação do método de malhas consideraremos o circuito resistivo apresentado a seguir.



Método de malhas

- O método de malhas somente é aplicável para **circuitos planos**.
- O número de malhas em um circuito plano conexo é dado por $b - (n - 1)$.

Lei das tensões em formulação alternativa

A soma das tensões dos bipolos que formam uma malha é igual a zero se, escolhido o sentido de percurso, considerar-se tensões positivas as que concordarem com o sentido adotado e negativas as que discordarem.

- Através do método de Kirchhoff obtém-se equações de tensões descritas para $b - (n - 1)$ malhas expressas em função das correntes de bipolos, que, por sua vez, são expressas em função das $b - (n - 1)$ correntes de malhas.

Método de Malhas

- O circuito de interesse possui 3 malhas. Utilizando a Lei de Kirchhoff, temos

$$\text{malha 1 :} \quad E_1 - R_1 i_1 - R_2 i_2 = 0$$

$$\text{malha 2 :} \quad R_2 i_2 - R_3 i_3 - R_4 i_4 = 0$$

$$\text{malha 3 :} \quad R_1 i_1 - E_2 - R_5 i_5 + R_3 i_3 = 0$$

- A relação entre as correntes de malhas e as de bipolos é a seguinte

$$i_1 = j_1 - j_3$$

$$i_2 = j_1 - j_2$$

$$i_3 = j_2 - j_3$$

$$i_4 = j_2$$

$$i_5 = j_3$$

$$i_6 = -j_1$$

Método de Malhas

- Relacionando ambos os conjuntos de equações, obtemos o seguinte sistema

$$\begin{bmatrix} R_1 + R_2 & -R_2 & -R_1 \\ -R_2 & R_2 + R_3 + R_4 & -R_3 \\ -R_1 & -R_3 & R_1 + R_3 + R_5 \end{bmatrix} \begin{bmatrix} j_1 \\ j_2 \\ j_3 \end{bmatrix} = \begin{bmatrix} E_1 \\ 0 \\ -E_2 \end{bmatrix}$$

- Na forma matricial, as equações de malhas são representadas por $\mathbf{Zj} = \mathbf{E_f}$ sendo $\mathbf{Z} \in \mathbb{R}^{b-(n-1) \times b-(n-1)}$ a matriz impedância, $\mathbf{j} \in \mathbb{R}^{b-(n-1) \times 1}$ o vetor das correntes de malhas e $\mathbf{E_f} \in \mathbb{R}^{b-(n-1) \times 1}$ o vetor das fontes de tensão independentes.
- A matriz \mathbf{Z} é **simétrica e diagonal dominante**.
- O sistema pode ser obtido por inspeção.

Método de malhas

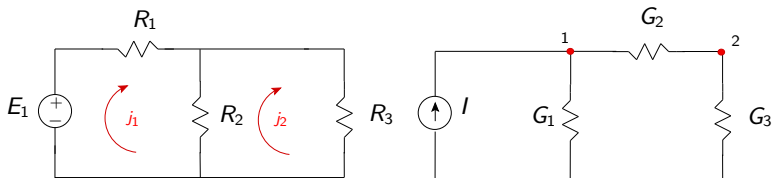
Considerando que as correntes de malhas circulam no mesmo sentido (por exemplo, horário), temos :

- O elemento z_{kk} da diagonal principal é a soma de todas as resistências que compõem a malha k .
- Os elementos iguais z_{kj} e z_{jk} são iguais a soma das resistências, com o sinal negativo, que pertencem simultaneamente às malhas j e k .
- O elemento E_k é a soma de todas as fontes de tensão da malha k obedecendo o sentido de percurso, positivo se concordar com o sentido adotado e negativo caso contrário.

Comentários

- O método de malhas é conveniente na análise de circuitos pequenos formados por fontes de tensão. Entretanto, comparado ao de nós, possui a desvantagem de ser restrito aos circuitos planos.
- Como no método de nós, o método de malhas pode ser modificado de forma a incluir entre as incógnitas algumas tensões, tornando possível a análise de circuitos com fontes de corrente ideais.
- Fontes vinculadas também podem ser incluídas, o que tornam a matriz de impedância \mathbf{Z} assimétrica.
- Em ambos os casos, no método de nós e no de malhas, as simplificações nos circuitos podem facilitar sua análise.

Dualidade



- Considerando apenas circuitos planos conexos as equações matriciais

$$\mathbf{Z}\mathbf{j} = \mathbf{E}_f \quad \text{e} \quad \mathbf{Y}\mathbf{e} = \mathbf{I}_f$$

são duais pois só diferem pelo nome das grandezas envolvidas.

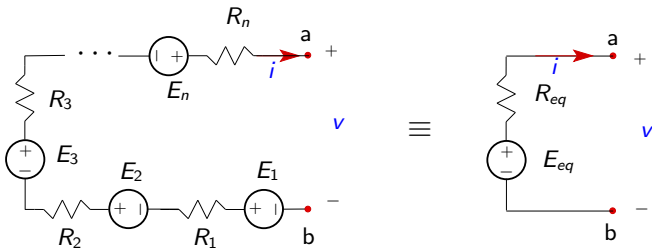
- Pares de circuitos cuja equação de nós de um é idêntica à equação de malhas do outro são chamados de duais.
- Os circuitos da figura são duais.

Simplificação de circuitos

Para facilitar a análise de circuitos elétricos podemos recorrer a algumas transformações tais como :

- Realizar a associação em série ou em paralelo de bipolos, substituindo os mesmos por um único bipolo equivalente.
- Realizar a equivalência estrela-triângulo.
- Realizar a transformação de fontes : fontes de tensão para fontes de corrente e vice-versa.
- Realizar o deslocamento de fontes.

Associação de bipolos em série



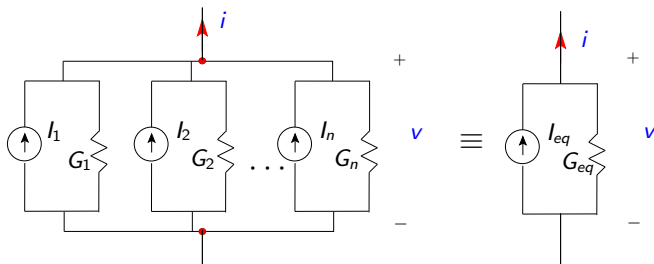
- **Bipolos em série** : A corrente i que passa por todos eles é a mesma.
- Note que aplicando a lei de Kirchhoff das tensões, temos

$$v = E_{eq} - R_{eq}i, \quad \text{com}$$

$$E_{eq} = \sum_{i=1}^n E_i \quad , \quad R_{eq} = \sum_{i=1}^n R_i$$

- Logo os n bipolos em série podem ser substituídos por um único bipo equivalente.

Associação de bipolos em paralelo



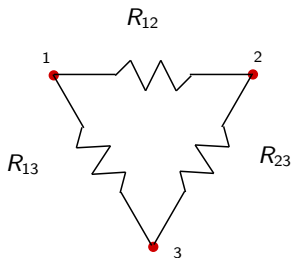
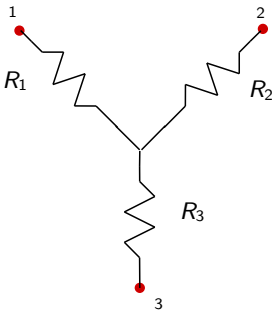
- **Bipolos em paralelo** : A tensão v sobre todos eles é a mesma.
- Note que aplicando a lei de Kirchhoff das correntes, temos

$$i = I_{eq} - G_{eq}v, \quad \text{com}$$

$$I_{eq} = \sum_{i=1}^n I_i \quad , \quad G_{eq} = \sum_{i=1}^n G_i$$

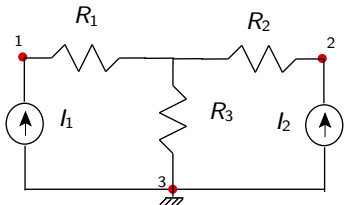
- Logo os n **bipolos em paralelo** podem ser substituídos por **um único bipolo equivalente**.

Equivalência estrela-triângulo

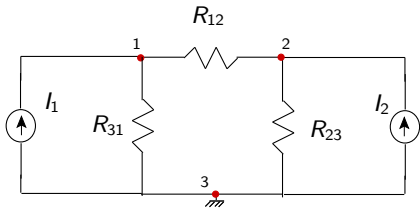


- Muitas vezes é conveniente substituir uma ligação Y por uma ligação Δ equivalente ou vice-versa.
- Para encontrar a equivalência ligam-se duas fontes de corrente quaisquer aos nós de mesmo nome das associações.

Equivalência estrela-triângulo



$$\begin{bmatrix} E_{13} \\ E_{23} \end{bmatrix} = \begin{bmatrix} R_1 + R_3 & R_3 \\ R_3 & R_2 + R_3 \end{bmatrix} \begin{bmatrix} I_1 \\ I_2 \end{bmatrix}$$



$$\begin{bmatrix} \frac{1}{R_{12}} + \frac{1}{R_{31}} & -\frac{1}{R_{12}} \\ -\frac{1}{R_{12}} & \frac{1}{R_{12}} + \frac{1}{R_{23}} \end{bmatrix} \begin{bmatrix} E_{13} \\ E_{23} \end{bmatrix} = \begin{bmatrix} I_1 \\ I_2 \end{bmatrix}$$

Equivalência estrela-triângulo

De $\Delta \rightarrow Y$ temos

$$R_1 = \frac{R_{12}R_{31}}{R_{12} + R_{23} + R_{31}}$$

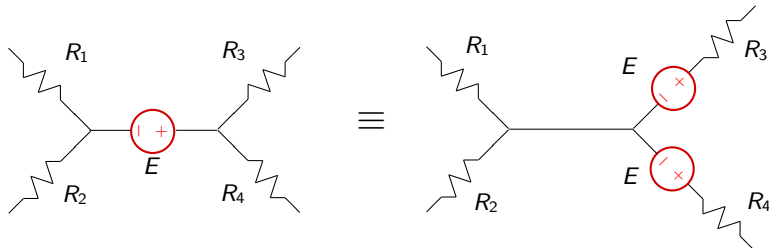
$$R_2 = \frac{R_{12}R_{23}}{R_{12} + R_{23} + R_{31}}$$

$$R_3 = \frac{R_{23}R_{31}}{R_{12} + R_{23} + R_{31}}$$

Se as três resistências forem iguais $R_1 = R_2 = R_3 = R_Y$, temos

$$R_{12} = R_{23} = R_{31} = R_{\Delta} = 3R_Y$$

Deslocamento de fonte de tensão



O deslocamento de uma fonte ideal de tensão colocando-a em série com os bipolos das malhas subsequentes (precedentes) e deixando o ramo onde ela estava em curto, não altera as equações do circuito

