MDF (continuare): Analiza circuitelor liniare în regim tranzitoriu

Prof.dr.ing. Gabriela Ciuprina

Universitatea "Politehnica" Bucureşti, Facultatea de Inginerie Electrică

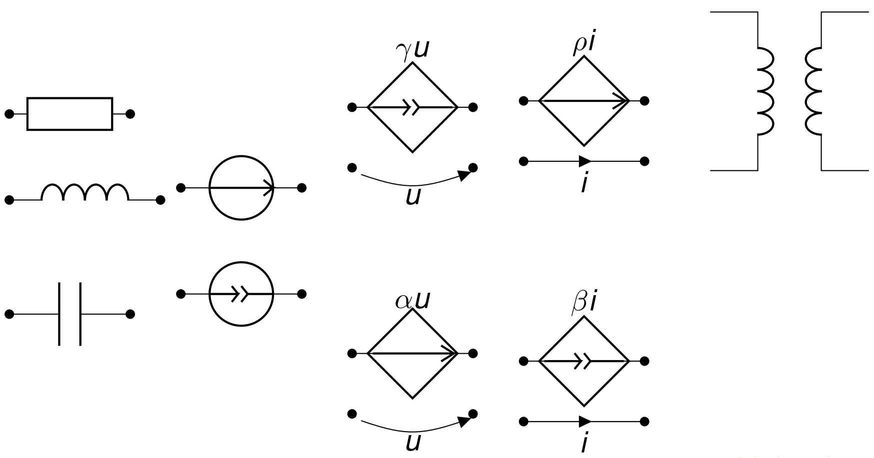
Suport didactic pentru disciplina *Algoritmi Numerici*, 2017-2018

Notes

Cuprins

Notes

Tipuri de elemente ideale



Liniare!

Notes

Analiza circuitelor electrice liniare în regim tranzitoriu

Date:

- *Topologia circuitului* (graful circuitului) - poate fi descris:
  - geometric;
  - numeric (matrice topologice/ *netlist*);
- Pentru fiecare latură k:
  - tipul laturii (R,L,C,M,SUCU,SICI,SICU,SUCI, SIT,SIC);
  - caracteristica constitutivă
    - R_k, C_k, L_k, L_{kj};
    - parametrul de transfer α, β, γ, ρ;
    - semnalul de comandă (curent/tensiune, latură/noduri);
    - dep. de timp a parametrului: ($e_k(t)$, $j_k(t)$, $t_{\min} < t < t_{\max}$)
- Condiţiile iniţiale:
  - curenţii prin bobine $i_{Lk}(t_{\min})$
  - tensiunile la bornele condensatoarelor $u_{Ck}(t_{\min})$

Se cer: $i_k(t)$, $u_k(t)$, $k = 1, 2, \ldots, L$.

Notes

Analiza circuitelor electrice liniare în regim tranzitoriu

Problema fundamentală este bine formulată dacă are soluţie şi aceasta este unică.

- O *condiţie necesară* de formulare corectă: circuitul să aibă un arbore normal care să conţină toate SIT şi nicio SIC (SIT nu formează bucle, SIC nu formează secţiuni).

Vom reveni asupra acestui aspect.

Notes

Ca la c.c.

1. Kirchhoff I
2. Kirchhoff II
3. Ecuaţii constitutive pentru elementele rezistive:
   - laturi de tip SRC, SRT;
   - laturi de tip SIC, SIT;
   - laturi de tip SUCU, SICI, SUCI, SICU - comandate liniar.

relaţii algebrice

DAR

Notes

Diferit de c.c.

Ecuaţii constitutive pentru elementele reactive:

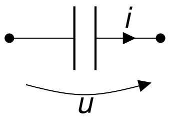
- bobine;
- condensatoare;
- bobine cuplate.

relaţii diferenţiale

Sistemul de rezolvat va fi un sistem diferenţial-algebric DAE

Notes

Condensatorul ideal liniar



Regula receptoare:

$$i = C\frac{\mathrm{d}u}{\mathrm{d}t} \quad \Leftrightarrow \quad u(t) = u(0) + \frac{1}{C}\int_0^t i(t')\,\mathrm{d}t'. \qquad (1)$$

Obs: relaţia constitutivă este liniară doar dacă $u(0) = 0$.

Puterea convenţional primită:

$$p = ui = uC\frac{\mathrm{d}u}{\mathrm{d}t} = \frac{\mathrm{d}}{\mathrm{d}t}\left(\frac{Cu^2}{2}\right) = \frac{\mathrm{d}W}{\mathrm{d}t}, \qquad (2)$$

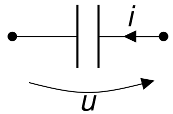
unde

$$W = Cu^2 > 0, \quad \text{dacă} \quad C > 0. \qquad (3)$$

Tensiunea condensatorului este *variabilă de stare* (determină energia şi este o funcţie continuă de timp).

Notes

Condensatorul ideal liniar



Regula generatoare:

$$i = -C\frac{\mathrm{d}u}{\mathrm{d}t} \quad \Leftrightarrow \quad u(t) = u(0) - \frac{1}{C}\int_0^t i(t')\,\mathrm{d}t'. \tag{4}$$

Obs: relaţia constitutivă este liniară doar dacă $u(0) = 0$.
Puterea: convenţional cedată $p = ui \Rightarrow$ convenţional primită:

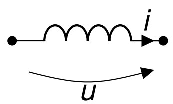
$$p = -ui = uC\frac{\mathrm{d}u}{\mathrm{d}t} = \frac{\mathrm{d}}{\mathrm{d}t}\left(\frac{Cu^2}{2}\right) = \frac{\mathrm{d}W}{\mathrm{d}t}, \tag{5}$$

unde

$$W = Cu^2 > 0, \quad \text{dacă} \quad C > 0. \tag{6}$$

Tensiunea condensatorului este *variabilă de stare* (determină energia şi este o funcţie continuă de timp).

Bobina ideală liniară



Regula receptoare:

$$u = L\frac{\mathrm{d}i}{\mathrm{d}t} \quad \Leftrightarrow \quad i(t) = i(0) + \frac{1}{L}\int_0^t u(t')\,\mathrm{d}t'. \tag{7}$$

Obs: relaţia constitutivă este liniară doar dacă $i(0) = 0$.
Puterea convenţional primită:

$$p = ui = iL\frac{\mathrm{d}i}{\mathrm{d}t} = \frac{\mathrm{d}}{\mathrm{d}t}\left(\frac{Li^2}{2}\right) = \frac{\mathrm{d}W}{\mathrm{d}t}, \tag{8}$$

unde

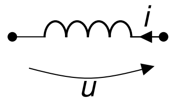
$$W = Li^2 > 0, \quad \text{dacă} \quad L > 0. \tag{9}$$

Curentul prin bobină este *variabilă de stare* (determină energia şi este o funcţie continuă de timp).

Notes

Notes

Bobina ideală liniară



Regula generatoare:

$$u = -L\frac{\mathrm{d}i}{\mathrm{d}t} \quad \Leftrightarrow \quad i(t) = i(0) - \frac{1}{L}\int_0^t u(t')\,\mathrm{d}t'. \qquad (10)$$

Obs: relaţia constitutivă este liniară doar dacă $i(0) = 0$.
Puterea: convenţional cedată $p = ui \Rightarrow$ convenţional primită:

$$p = -ui = iL\frac{\mathrm{d}i}{\mathrm{d}t} = \frac{\mathrm{d}}{\mathrm{d}t}\left(\frac{Li^2}{2}\right) = \frac{\mathrm{d}W}{\mathrm{d}t}, \qquad (11)$$

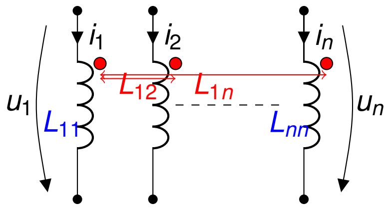
unde

$$W = Li^2 > 0, \quad \text{dacă} \quad L > 0. \qquad (12)$$

Curentul prin bobină este *variabilă de stare* (determină energia şi este o funcţie continuă de timp).

Notes

Perechea de bobine cuplate



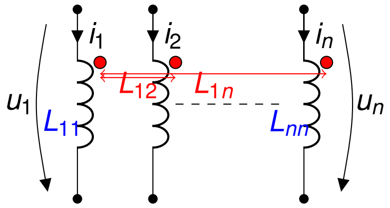
$$\mathbf{u} = \mathbf{L}\frac{\mathrm{d}\mathbf{i}}{\mathrm{d}t}, \qquad (13)$$

$$\mathbf{L} = \begin{bmatrix} L_{11} & L_{12} & \cdots & L_{1n} \\ L_{21} & L_{22} & \cdots & L_{2n} \\ \cdots & \cdots & \cdots & \cdots \\ L_{n1} & L_{n2} & \cdots & L_{nn} \end{bmatrix} \in \mathbb{R}^{n\times n}, \quad \mathbf{i} = \begin{bmatrix} i_1 \\ i_2 \\ \vdots \\ i_n \end{bmatrix} \in \mathbb{R}^n, \quad \mathbf{u} = \begin{bmatrix} u_1 \\ u_2 \\ \vdots \\ u_n \end{bmatrix} \in \mathbb{R}^n, \qquad (14)$$

L - matricea inductanţelor, simetrică: $L_{kj} = L_{jk}$ $k = j$: *inductanţe proprii*; $k \neq j$: *inductanţe mutuale*.

Notes

Perechea de bobine cuplate



$$\mathbf{u} = \mathbf{L}\frac{\mathrm{d}\mathbf{i}}{\mathrm{d}t}, \qquad (13)$$

Regula standard:

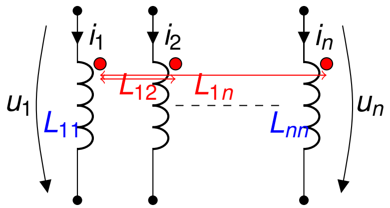
- pentru fiecare bobină: regula de la receptoare
- toţi curenţii intră în bobine prin bornele polarizate.

Schimbarea bornei polarizate (care are caracter convenţional) determină schimbarea semnului inductanţei mutuale.

Notes

Introducere
MDF: Circuite discretizate
MDF: Sistem de stare
Tipuri de elemente ideale de circuit
Formularea problemei
Ecuaţii

Perechea de bobine cuplate



$$\mathbf{u} = \mathbf{L}\frac{\mathrm{d}\mathbf{i}}{\mathrm{d}t}, \qquad (13)$$

Puterea convenţional primită:

$$p = \mathbf{i}^T\mathbf{u} = \mathbf{i}^T\mathbf{L}\frac{\mathrm{d}\mathbf{i}}{\mathrm{d}t} = \frac{\mathrm{d}}{\mathrm{d}t}\left(\frac{1}{2}\mathbf{i}^T\mathbf{L}\mathbf{i}\right) = \frac{\mathrm{d}W}{\mathrm{d}t}, \qquad (14)$$

unde

$$W = \frac{1}{2}\mathbf{i}^T\mathbf{L}\mathbf{i} > 0, \qquad (15)$$

dacă $\mathbf{L}$ e pozitiv definită $\Leftrightarrow L_{kk} > 0$ şi $|L_{kj}| < \sqrt{L_{kk}L_{jj}}$.

Notes

Metoda diferenţelor finite

Prin rezolvarea numerică se vor obţine valori aproximative ale mărimilor într-o mulţime discretă de valori ale timpului notate

$$t_0 = t_{\min},\ t_1,\ t_2, \ldots,\ t_n = t_{\max}.$$

Valorile mărimilor în aceste momente de timp vor fi notate

$$u_k^{(j)} \approx u_k(t_j), \qquad i_k^{(j)} \approx i_k(t_j)$$

- $k = 1, \ldots, L$ este un indice de latură,
- $j = 1, \ldots, n$ reprezintă momentul de timp t_j.

Notes

Metoda diferenţelor finite

Ideea:
Discretizarea ecuaţilor cu derivate:

- se va scrie ecuaţia la momentul de timp t_j;
- pentru aproximarea numerică a derivatei se va folosi o formulă de diferenţe finite regresive de ordinul 1 (Euler implicit):

$$\frac{df}{dt}(t_j) \approx \frac{f^{(j)} - f^{(j-1)}}{t_j - t_{j-1}}$$

unde $f^{(j)} \approx f(t_j)$. Pentru simplificare, pp.:

$$t_{\min} = 0 \qquad t_j - t_{j-1} = h$$

$$\Rightarrow t_1 = h, t_2 = 2h, \ldots, t_j = jh, \ldots, t_n = nh = t_{\max}.$$

Notes

Circuitul discretizat asociat bobinei

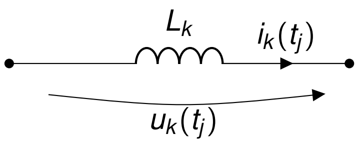
$$u_k(t_j) = L_k \frac{\mathrm{d}i_k}{\mathrm{d}t}(t_j)$$

discretizată:

$$u_k^{(j)} = L_k \frac{i_k^{(j)} - i_k^{(j-1)}}{h}$$

$$u_k^{(j)} = \frac{L_k}{h} i_k^{(j)} - \frac{L_k}{h} i_k^{(j-1)}$$

$$u_k^{(j)} = R_k i_k^{(j)} - E_k$$



Notes

Circuitul discretizat asociat bobinei

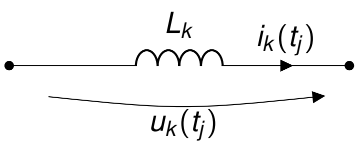
$$u_k(t_j) = L_k \frac{\mathrm{d}i_k}{\mathrm{d}t}(t_j)$$

discretizată:

$$u_k^{(j)} = L_k \frac{i_k^{(j)} - i_k^{(j-1)}}{h}$$

$$u_k^{(j)} = \frac{L_k}{h} i_k^{(j)} - \frac{L_k}{h} i_k^{(j-1)}$$

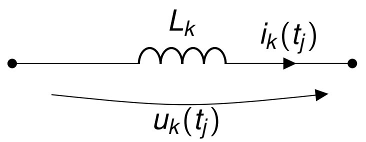
$$u_k^{(j)} = R_k i_k^{(j)} - E_k$$



Notes

Circuitul discretizat asociat bobinei

$$u_k(t_j) = L_k \frac{\mathrm{d}i_k}{\mathrm{d}t}(t_j)$$



discretizată:

$$u_k^{(j)} = L_k \frac{i_k^{(j)} - i_k^{(j-1)}}{h}$$

$$u_k^{(j)} = \frac{L_k}{h} i_k^{(j)} - \frac{L_k}{h} i_k^{(j-1)}$$

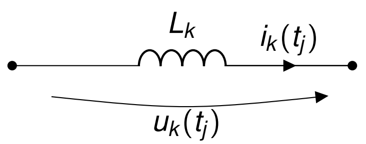
$$u_k^{(j)} = R_k i_k^{(j)} - E_k$$

Notes

Introducere | Schema de discretizare în timp
MDF: Circuite discretizate | Circuite companion
MDF: Sistem de stare | Algoritmul metodei

Circuitul discretizat asociat bobinei

$$u_k(t_j) = L_k \frac{\mathrm{d}i_k}{\mathrm{d}t}(t_j)$$

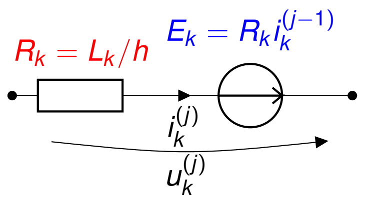


discretizată:

$$u_k^{(j)} = L_k \frac{i_k^{(j)} - i_k^{(j-1)}}{h}$$

$$u_k^{(j)} = \frac{L_k}{h} i_k^{(j)} - \frac{L_k}{h} i_k^{(j-1)}$$

$$u_k^{(j)} = R_k i_k^{(j)} - E_k$$



15/49
Gabriela Ciuprina | MDF - Circuite liniare în regim trazitoriu

Notes

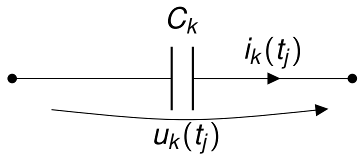
Circuitul discretizat asociat condensatorului

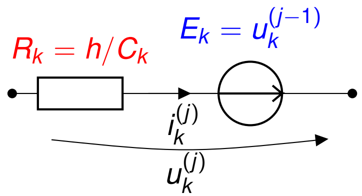
$$i_k(t_j) = C_k \frac{\mathrm{d}u_k}{\mathrm{d}t}(t_j)$$

discretizată:

$$i_k^{(j)} = C_k \frac{u_k^{(j)} - u_k^{(j-1)}}{h}$$

$$i_k^{(j)} = \frac{C_k}{h} u_k^{(j)} - \frac{C_k}{h} u_k^{(j-1)}$$





Notes

Circuitul discretizat asociat condensatorului

$$i_k(t_j) = C_k \frac{\mathrm{d}u_k}{\mathrm{d}t}(t_j)$$

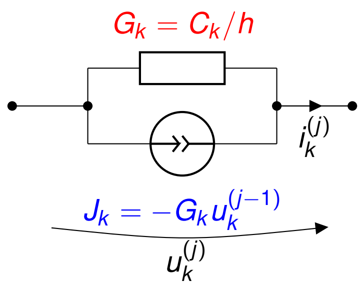
discretizată:

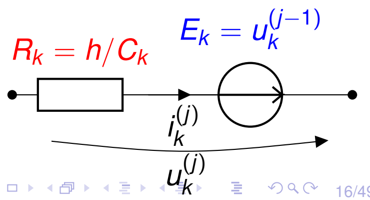
$$i_k^{(j)} = \frac{C_k}{h} u_k^{(j)} - \frac{C_k}{h} u_k^{(j-1)}$$

$$i_k^{(j)} = G_k u_k^{(j)} + J_k$$

$$u_k^{(j)} = \frac{1}{G_k} i_k^{(j)} - \frac{J_k}{G_k}$$

$$u_k^{(j)} = R_k i_k^{(j)} - E_k$$





Notes

Ideea algoritmului

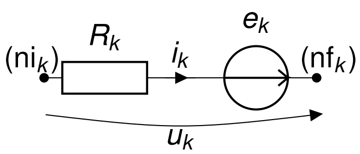
Se rezolvă o succesiune de circuite rezistive liniare.

$t = t_{\min}$
<u>repetă</u>
  $t = t + h$
  înlocuieşte elementele reactive cu schemele lor discrete
  rezolvă circuitul rezistiv liniar (sursele au valorile la t)
  calculează mărimile de stare
<u>cât timp</u> $t \le t_{\max}$

Notes

Cel mai simplu algoritm - pe ce ne bazăm

Primul algoritm scris pentru circuite rezistive liniare (crl) - laturi SRT

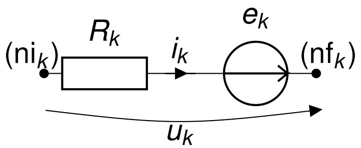


; declaratii date - varianta A
<u>întreg</u> N ; număr de noduri
<u>întreg</u> L ; număr de laturi
<u>tablou</u> <u>întreg</u> ni[L] ; noduri iniţiale ale laturilor
<u>tablou</u> <u>întreg</u> nf[L] ; noduri finale ale laturilor
<u>tablou</u> <u>real</u> R[L] ; rezistenţe
<u>tablou</u> <u>real</u> e[L] ; tensiuni electromotoare

Notes

Cel mai simplu algoritm - pe ce ne bazăm

Primul algoritm scris pentru circuite rezistive liniare (crl) - laturi SRT




```
; declaraţii date - varianta B
înregistrare circuit
        întreg N                ; număr de noduri
        întreg L                ; număr de laturi
        tablou întreg ni[L]     ; noduri iniţiale ale laturilor
        tablou întreg nf[L]     ; noduri finale ale laturilor
        tablou real R[L]        ; rezistenţe
        tablou real e[L]        ; tensiuni electromotoare
•
```


Notes

Introducere
MDF: Circuite discretizate
MDF: Sistem de stare
Schema de discretizare în timp
Circuite companion
Algoritmul metodei

Cel mai simplu algoritm - pe ce ne bazăm

Să pp că avem la dispoziţie o procedură:

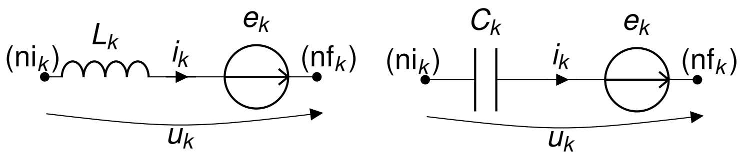
```
procedură nodal_crl(circuit,v)
; rezolvă un circuit rezistiv liniar cu metoda nodală
; date de intrare: structura circuit
; ieşire: valorile potenţialelor v în noduri, ultimul nod este de referinţă
...
retur
```

Obs: procedura cuprinde atât asamblarea sistemului de ecuaţii cât şi rezolvarea lui.

Notes

Cel mai simplu algoritm - ce e nou

- Admitem acum în plus, laturi L şi C;
- Putem presupune că pot avea în serie o SIT.



Obs:

- Pp. pentru început că valorile surselor sunt ct. în timp. Stare staţionară (dată de condiţiile iniţiale) $\rightarrow$ altă stare staţionară (impusă de topologie).
- Dacă $e_k(t)$ - modificarea (conceptuală) este minoră.

Notes

Cel mai simplu algoritm - ce e nou

Structura de date ce descrie circuitul în regim tranzitoriu trebuie extinsă:

```
; declaraţii date - varianta B
înregistrare circuit
        întreg N                    ; număr de noduri
        întreg L                    ; număr de laturi
        tablou întreg ni[L]         ; noduri iniţiale ale laturilor
        tablou întreg nf[L]         ; noduri finale ale laturilor
        tablou real e[L]            ; tensiuni electromotoare
        tablou caracter tip[L]      ; tipul laturii R/L/C
        tablou real p[L]            ; parametrul rezistenţă/inductivitate/capacitate
        tablou real IC[L]           ; condiţia iniţială
```

•

OBS: IC are sens doar pentru laturi de tip L/C.

Notes

Cel mai simplu algoritm - etapa de preprocesare

```
funcţie citire_date ()
; declaraţii
...
citeşte circuit.N, circuit.L
pentru k = 1,circuit.L
        citeşte circuit.ni_k, circuit.nf_k
        citeşte circuit.e_k, circuit.tip_k, circuit.p_k
        dacă circuit.tip_k = "L" sau circuit.tip_k = "C"
                citeşte circuit.IC_k
        •
citeşte tmin, tmax          ; intervalul de timp de simulare
citeşte h ; pasul de timp
•
întoarce circuit
```

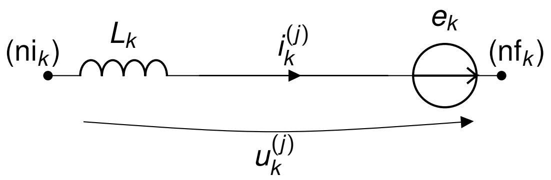

Notes

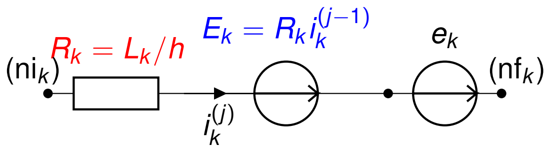
Cel mai simplu algoritm - etapa de rezolvare

```
procedură rezolvă_cl_tranz (circuit,tmin,tmax,h)
circuit_d.N = circuit.N
circuit_d.L = circuit.L
circuit_d.ni = circuit.ni
circuit_d.nf = circuit.nf
IC = circuit.IC
t = tmin
repetă
        t = t + h
        circuit_d.IC = IC
        pentru k = 1,L
                dacă circuit.tip(k) = "C"
                        circuit_d.R(k) = circuit.p(k)/h
                        circuit_d.e(k) = circuit.e(k) + circuit_d.R(k)*IC(k)
                altfel dacă circuit.tip(k) = "C"
                        circuit_d.R(k) = h/circuit.p(k)
                        circuit_d.e(k) = circuit.e(k) - IC(k)
                altfel ; latura este de tip "R"
                        circuit_d.R(k) = circuit.p(k)
                        circuit_d.e(k) = circuit.e(k)
                •
        •
        nodal_crl(circuit_d,v)
        ?
```


Notes

Cel mai simplu algoritm - etapa de rezolvare

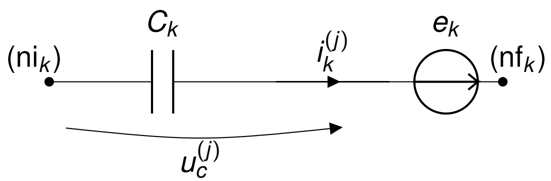


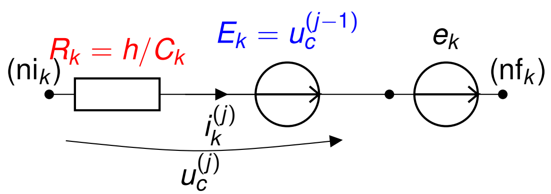


$$i_k^{(j)} = \frac{V(ni(k)) - V(nf(k)) + e_k + R_k i_k^{(j-1)}}{R_k} = i_k^{(j-1)} + \frac{V(ni(k)) - V(nf(k)) + e_k}{R_k}$$

Notes

Cel mai simplu algoritm - etapa de rezolvare





$$u_c^{(j)} = V(ni(k)) - V(nf(k)) + e_k$$

Notes

Cel mai simplu algoritm - etapa de rezolvare

```
nodal_crl(circuit_d,v)
pentru k = 1,L
        dacă circuit.tip(k) = "L"
                IC(k) = IC(k) + (v(ni(k))-v(nf(k))+ circuit.e(k))/circuit_d.R(k)
                scrie latura k, crt. prin bobina IC(k)
        altfel dacă circuit.tip(k) = "C"
                IC(k) = v(ni(k))-v(nf(k)) + circuit.e(k)
                scrie latura k, tens. pe condensator IC(k)
        •
•
cât timp t ≤ tmax
```


Notes

Cel mai simplu algoritm

Îmbunătăţiri sunt posibile, bazate pe următoarele observaţii:

- Dacă pasul de timp este constant, circuitul discretizat are aceleaşi conductanţe la fiecare iteraţie.
- Dacă regimul tranzitoriu aproape s-a stins, este o risipă de efort să folosim paşi mici de timp.
- Calculul altor mărimi din circuit s-ar putea face pe baza teoremei substituţiei.

Notes

Cel mai simplu algoritm

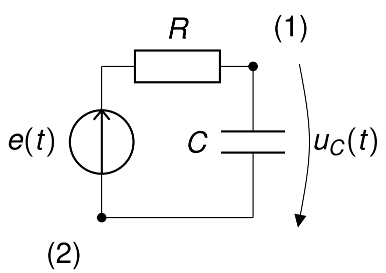
Îmbunătăţiri sunt posibile, bazate pe următoarele observaţii:

- Dacă pasul de timp este constant, circuitul discretizat are aceleaşi conductanţe la fiecare iteraţie.
- Dacă regimul tranzitoriu aproape s-a stins, este o risipă de efort să folosim paşi mici de timp.
- Calculul altor mărimi din circuit s-ar putea face pe baza teoremei substituţiei.

Idei de implementare?

Notes

Exemplul 1

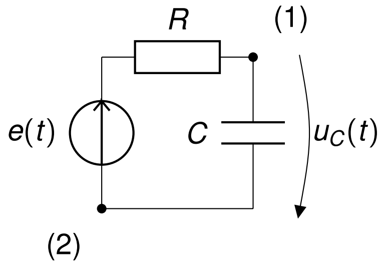


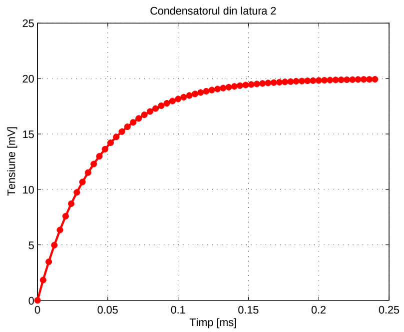

```
circuit.N = 2;
circuit.L = 2;
circuit.ni = [2; 1];
circuit.nf = [1; 2];
circuit.tip = [;
circuit.p = [10; 4e-6];
circuit.e = [20e-3; 0];
circuit.IC = [0; 0];
% info despre simularea dorita
simulare.tmin = 0;
simulare.tmax = 6*10*4e-6;

simulare.h = 4e-6;
```


Notes

Exemplul 1

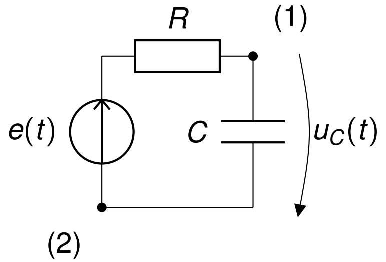


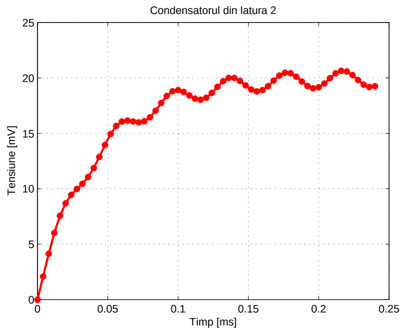


$$e(t) = 20\,\mathrm{step}(t)\ [\mathrm{mV}]$$

Notes

Exemplul 1

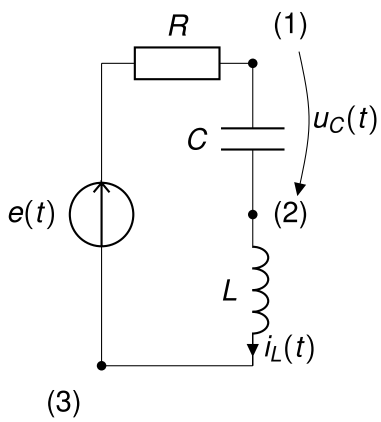




$$e(t) = 20 + 5\sin(157080t)\ [\mathrm{mV}]$$

Notes

Exemplul 2

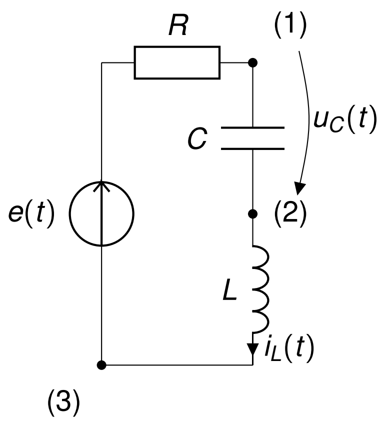


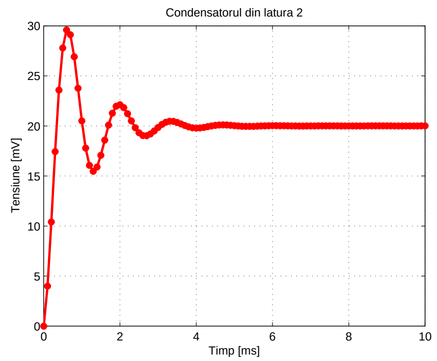

```
circuit.N = 3;
circuit.L = 3;
circuit.ni = [3; 1; 2];
circuit.nf = [1; 2; 3];
circuit.tip = [;
% regim oscilant amortizat R/(2*L) < 1/sqrt(LC)
circuit.p = [0.001; 20e-6; 2e-3];
% regim critic R/(2*L) = 1/sqrt(LC)
% circuit.p(1) = 2*circuit.p(3)/sqrt(circuit.p(2)*circuit.p(3));
% regim aperiodic R/(2*L) > 1/sqrt(LC)
% circuit.p(1) = 8*circuit.p(3)/sqrt(circuit.p(2)*circuit.p(3));
circuit.e = [20e-3; 0; 0];
circuit.IC = [0; 0; 0];
% info despre simularea dorita
simulare.tmin = 0;
simulare.tmax = 10e-3;

simulare.h = 1e-4;
```


Notes

Exemplul 2

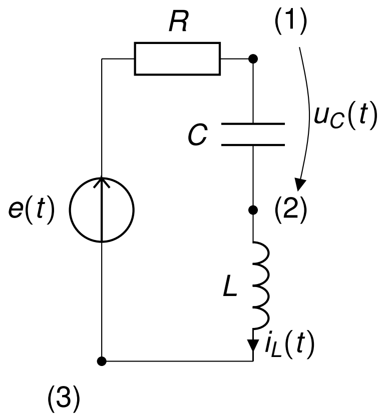


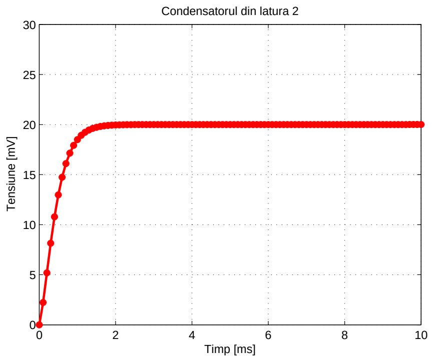


$e(t) = 20\,\mathrm{step}(t)$ [mV]
Regim oscilant amortizat.
$(R/(2 * L) < 1/\sqrt{LC})$

Notes

Exemplul 2



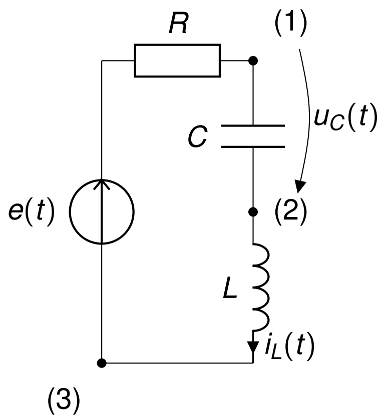


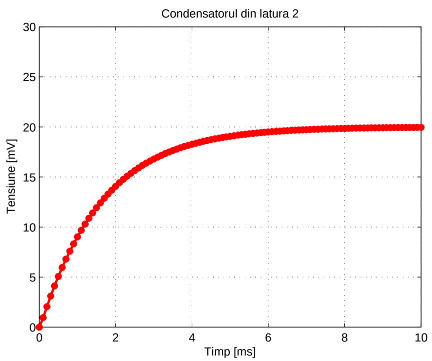
$e(t) = 20\,\text{step}(t)$ [mV]
Regim critic. $(R/(2*L) = 1/\sqrt{LC})$

Notes

Introducere
MDF: Circuite discretizate
MDF: Sistem de stare
Schema de discretizare în timp
Circuite companion
Algoritmul metodei

Exemplul 2

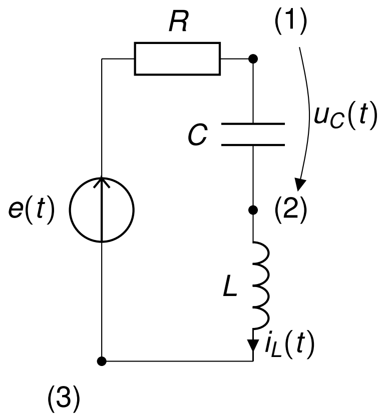


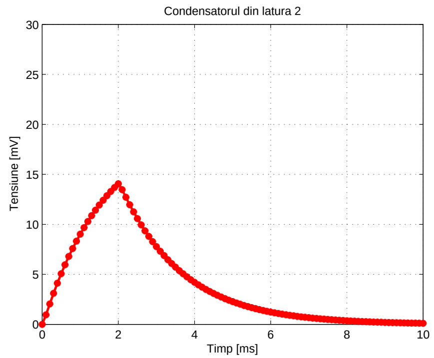


$e(t) = 20\,\text{step}(t)$ [mV]
Regim aperiodic.
$(R/(2*L) > 1/\sqrt{LC})$

Notes

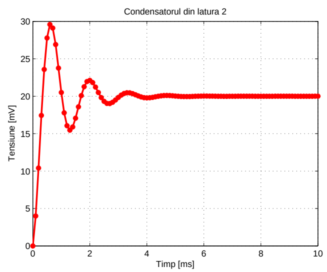
Exemplul 2

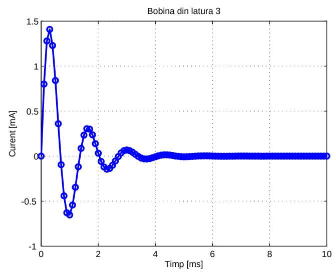


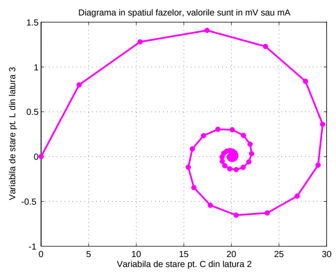


$e(t) = 20\,\mathrm{step}(t)$ [mV], $t < 2$ s şi
$e(t) = 0, t \geq 2$ s.
Regim aperiodic.
$(R/(2 * L) > 1/\sqrt{LC})$

Exemplul 2 - variabile şi diagrama de stare





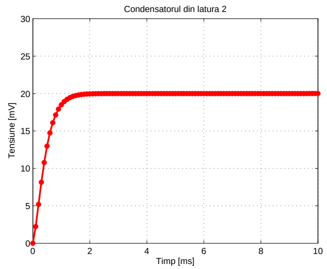


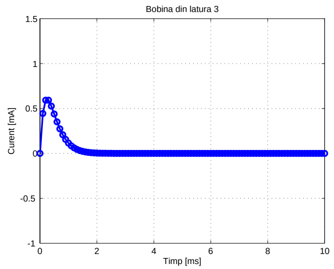
Regim oscilant amortizat.

Notes

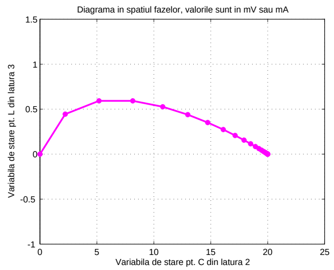
Notes

Exemplul 2 - variabile şi diagrama de stare





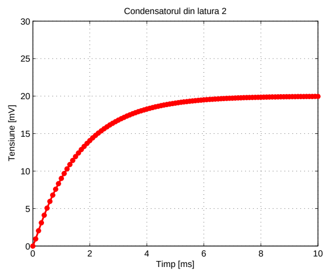
Regim critic.

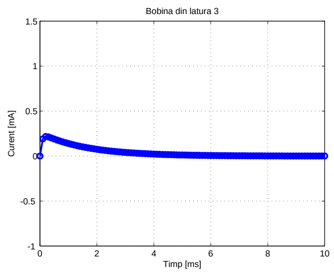


Notes

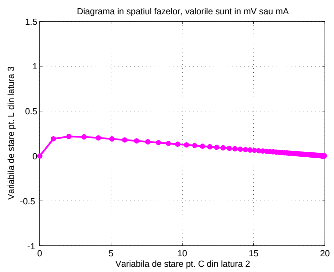
Introducere
MDF: Circuite discretizate
MDF: Sistem de stare
Schema de discretizare în timp
Circuite companion
Algoritmul metodei

Exemplul 2 - variabile şi diagrama de stare



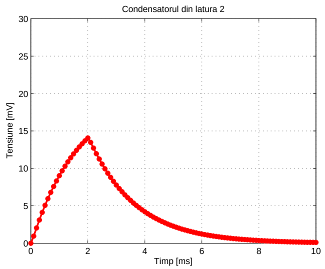


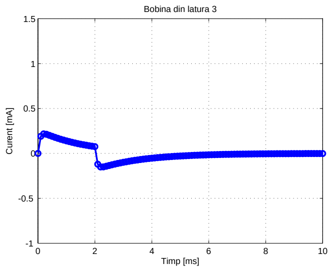
Regim aperiodic.



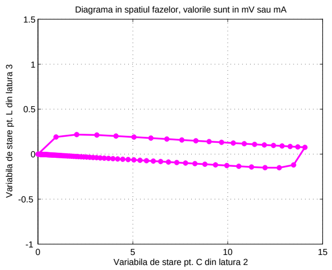
Notes

Exemplul 2 - variabile şi diagrama de stare





Regim aperiodic (parametri), dar $e(t)$.



Notes

Alte scheme de discretizare ?

Până acum - diferenţe finite regresive de ordinul 1.
Ce ar însemna diferenţe centrate de ordinul 2?

$$i_k(t_j) = C_k \frac{\mathrm{d}u_k}{\mathrm{d}t}(t_j)$$

Discretizată

$$i_k^{(j)} = C_k \frac{u_k^{(j+1)} - u_k^{(j-1)}}{2h} \quad \Rightarrow \quad u_k^{(j+1)} = u_k^{(j-1)} + \frac{2h}{C_k} i_k^{(j)}$$

:(

Nu mai corespunde rezolvării unui circuit - nu apare $i_k^{(j+1)}$.

Notes

Alte scheme de discretizare ?

Până acum - diferenţe finite regresive de ordinul 1.
Ce ar însemna diferenţe centrate de ordinul 2?

$$i_k(t_j) = C_k \frac{\mathrm{d}u_k}{\mathrm{d}t}(t_j)$$

Discretizată

$$i_k^{(j)} = C_k \frac{u_k^{(j+1)} - u_k^{(j-1)}}{2h} \quad \Rightarrow \quad u_k^{(j+1)} = u_k^{(j-1)} + \frac{2h}{C_k} i_k^{(j)}$$

:|
Pentru alte scheme de discretizare

Notes

Introducere
MDF: Circuite discretizate
MDF: Sistem de stare
Schema de discretizare în timp
Circuite companion
Algoritmul metodei

Alte scheme de discretizare ?

Până acum - diferenţe finite regresive de ordinul 1.
Ce ar însemna diferenţe centrate de ordinul 2?

$$i_k(t_j) = C_k \frac{\mathrm{d}u_k}{\mathrm{d}t}(t_j)$$

Discretizată

$$i_k^{(j)} = C_k \frac{u_k^{(j+1)} - u_k^{(j-1)}}{2h} \quad \Rightarrow \quad u_k^{(j+1)} = u_k^{(j-1)} + \frac{2h}{C_k} i_k^{(j)}$$

:)
Pentru alte scheme de discretizare
asamblăm sistemul de stare.

Notes

Sistem (descriptor) de stare liniar, invariabil în timp

Notaţii TS:

$$\begin{aligned} \mathbf{E}\frac{\mathrm{d}\mathbf{x}}{\mathrm{d}t} &= \mathbf{A}\mathbf{x}(t) + \mathbf{B}\mathbf{u}(t) \\ \mathbf{y}(t) &= \mathbf{C}\mathbf{x}(t) + \mathbf{D}\mathbf{u}(t) \end{aligned}$$

Notaţii IE:

$$\begin{aligned} \mathbf{C}\frac{\mathrm{d}\mathbf{x}}{\mathrm{d}t}(t) &= -\mathbf{G}\mathbf{x}(t) + \mathbf{B}\mathbf{u}(t) \\ \mathbf{y}(t) &= \mathbf{E}^T\mathbf{x}(t) + \mathbf{D}\mathbf{u}(t) \end{aligned}$$

$\mathbf{x} \in \mathbb{R}^{n\times 1}$ - mărimi de stare
$\mathbf{u} \in \mathbb{R}^{m\times 1}$ - mărimi de intrare
$\mathbf{y} \in \mathbb{R}^{p\times 1}$ - mărimi de ieşire

TS: $\mathbf{E}, \mathbf{A} \in \mathbb{R}^{n\times n}$
IE: $\mathbf{C}, \mathbf{G} \in \mathbb{R}^{n\times n}$
LTI - *linear time invariant*

Notes

Introducere | Sistemul de stare
MDF: Circuite discretizate | Ideea algoritmului
MDF: Sistem de stare | Euler implicit

Sistem (descriptor) de stare liniar, invariabil în timp

Notaţii TS:

$$\begin{aligned} \mathbf{E}\frac{\mathrm{d}\mathbf{x}}{\mathrm{d}t} &= \mathbf{A}\mathbf{x}(t) + \mathbf{B}\mathbf{u}(t) \\ \mathbf{y}(t) &= \mathbf{C}\mathbf{x}(t) + \mathbf{D}\mathbf{u}(t) \end{aligned}$$

Notaţii IE:

$$\begin{aligned} \mathbf{C}\frac{\mathrm{d}\mathbf{x}}{\mathrm{d}t}(t) &= -\mathbf{G}\mathbf{x}(t) + \mathbf{B}\mathbf{u}(t) \\ \mathbf{y}(t) &= \mathbf{E}^T\mathbf{x}(t) + \mathbf{D}\mathbf{u}(t) \end{aligned}$$

$\mathbf{x} \in \mathbb{R}^{n\times 1}$ - mărimi de stare
$\mathbf{u} \in \mathbb{R}^{m\times 1}$ - mărimi de intrare
$\mathbf{y} \in \mathbb{R}^{p\times 1}$ - mărimi de ieşire

TS: $\mathbf{E}, \mathbf{A} \in \mathbb{R}^{n\times n}$
IE: $\mathbf{C}, \mathbf{G} \in \mathbb{R}^{n\times n}$
LTI - *linear time invariant*

32/49
Gabriela Ciuprina | MDF - Circuite liniare în regim trazitoriu

Notes

Sistem de stare liniar, invariabil în timp

Notaţii TS - dacă **E** este matricea unitate:

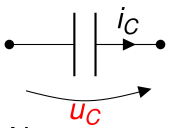
$$\frac{\mathrm{d}\mathbf{x}}{\mathrm{d}t} = \mathbf{Ax}(t) + \mathbf{Bu}(t)$$
$$\mathbf{y}(t) = \mathbf{Cx}(t) + \mathbf{Du}(t)$$

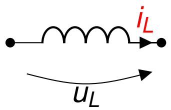
Notaţii IE - dacă **C** este inversabilă:

$$\frac{\mathrm{d}\mathbf{x}}{\mathrm{d}t}(t) = -\mathbf{C}^{-1}\mathbf{Gx}(t) + \mathbf{C}^{-1}\mathbf{Bu}(t)$$
$$\mathbf{y}(t) = \mathbf{E}^T\mathbf{x}(t) + \mathbf{Du}(t)$$

Notes

Variabile de stare





N_C - nr. condensatoare

N_L - nr. bobine

$$C\frac{\mathrm{d}u_C}{\mathrm{d}t} = i_C \qquad L\frac{\mathrm{d}i_L}{\mathrm{d}t} + \sum M\frac{\mathrm{d}i_M}{\mathrm{d}t} = u_L$$

$$\begin{bmatrix} \mathbf{C}' & \mathbf{0} \\ \mathbf{0} & \mathbf{L}' \end{bmatrix} \frac{\mathrm{d}}{\mathrm{d}t}\begin{bmatrix} \mathbf{u}_C \\ \mathbf{i}_L \end{bmatrix} = \begin{bmatrix} \mathbf{i}_C \\ \mathbf{u}_L \end{bmatrix}, \quad (16)$$

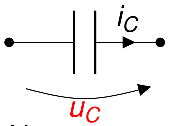
$\mathbf{C}' = \mathrm{diag}(C_1, \ldots, C_{N_C}) \in \mathbb{R}^{N_C \times N_C}$ $\quad \mathbf{L}' \in \mathbb{R}^{N_L \times N_L}$

$\mathbf{u}_C \in \mathbb{R}^{N_C \times 1}$ $\quad \mathbf{i}_L \in \mathbb{R}^{N_L \times 1}$

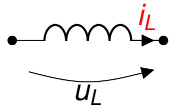
$\mathbf{i}_C \in \mathbb{R}^{N_C \times 1}$ $\quad \mathbf{u}_L \in \mathbb{R}^{N_L \times 1}$

Notes

Variabile de stare



N_C - nr. condensatoare



N_L - nr. bobine

$$C\frac{\mathrm{d}u_C}{\mathrm{d}t} = i_C \qquad L\frac{\mathrm{d}i_L}{\mathrm{d}t} + \sum M\frac{\mathrm{d}i_M}{\mathrm{d}t} = u_L$$

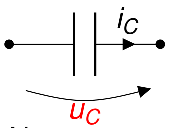
$$\begin{bmatrix} \mathbf{C}' & \mathbf{0} \\ \mathbf{0} & \mathbf{L}' \end{bmatrix} \frac{\mathrm{d}}{\mathrm{d}t} \begin{bmatrix} \mathbf{u}_C \\ \mathbf{i}_L \end{bmatrix} = \begin{bmatrix} \mathbf{i}_C \\ \mathbf{u}_L \end{bmatrix}, \tag{16}$$

$\mathbf{C}' = \mathrm{diag}\,(C_1, \ldots, C_{N_C}) \in \mathbb{R}^{N_C \times N_C}$ $\quad \mathbf{L}' \in \mathbb{R}^{N_L \times N_L}$
$\mathbf{u}_C \in \mathbb{R}^{N_C \times 1}$ $\quad \mathbf{i}_L \in \mathbb{R}^{N_L \times 1}$
$\mathbf{i}_C \in \mathbb{R}^{N_C \times 1}$ $\quad \mathbf{u}_L \in \mathbb{R}^{N_L \times 1}$

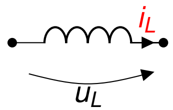
Notes

Introducere
MDF: Circuite discretizate
MDF: Sistem de stare
Sistemul de stare
Ideea algoritmului
Euler implicit

Variabile de stare



N_C - nr. condensatoare



N_L - nr. bobine

$$C\frac{\mathrm{d}u_C}{\mathrm{d}t} = i_C \qquad L\frac{\mathrm{d}i_L}{\mathrm{d}t} + \sum M\frac{\mathrm{d}i_M}{\mathrm{d}t} = u_L$$

$$\begin{bmatrix} \mathbf{C}' & \mathbf{0} \\ \mathbf{0} & \mathbf{L}' \end{bmatrix} \frac{\mathrm{d}}{\mathrm{d}t} \begin{bmatrix} \mathbf{u}_C \\ \mathbf{i}_L \end{bmatrix} = \begin{bmatrix} \mathbf{i}_C \\ \mathbf{u}_L \end{bmatrix}, \tag{16}$$

$\mathbf{C}' = \mathrm{diag}\,(C_1, \ldots, C_{N_C}) \in \mathbb{R}^{N_C \times N_C}$ $\quad \mathbf{L}' \in \mathbb{R}^{N_L \times N_L}$
$\mathbf{u}_C \in \mathbb{R}^{N_C \times 1}$ $\quad \mathbf{i}_L \in \mathbb{R}^{N_L \times 1}$
$\mathbf{i}_C \in \mathbb{R}^{N_C \times 1}$ $\quad \mathbf{u}_L \in \mathbb{R}^{N_L \times 1}$

34/49
Gabriela Ciuprina MDF - Circuite liniare în regim trazitoriu

Notes

Sistem de stare

Vectorul mărimilor de stare

$$\mathbf{x} = \begin{bmatrix} \mathbf{u}_C \\ \mathbf{i}_L \end{bmatrix}. \quad (17)$$

$$\begin{bmatrix} \mathbf{C}' & \mathbf{0} \\ \mathbf{0} & \mathbf{L}' \end{bmatrix} \frac{\mathrm{d}}{\mathrm{d}t} \begin{bmatrix} \mathbf{u}_C \\ \mathbf{i}_L \end{bmatrix} = \begin{bmatrix} \mathbf{i}_C \\ \mathbf{u}_L \end{bmatrix}, \quad (18)$$

Notes

Introducere
MDF: Circuite discretizate
MDF: Sistem de stare
Sistemul de stare
Ideea algoritmului
Euler implicit

Sistem de stare

Vectorul mărimilor de stare

$$\mathbf{x} = \begin{bmatrix} \mathbf{u}_C \\ \mathbf{i}_L \end{bmatrix}. \quad (17)$$

$$\begin{bmatrix} \mathbf{C}' & \mathbf{0} \\ \mathbf{0} & \mathbf{L}' \end{bmatrix} \frac{\mathrm{d}}{\mathrm{d}t} \begin{bmatrix} \mathbf{u}_C \\ \mathbf{i}_L \end{bmatrix} = \begin{bmatrix} \mathbf{i}_C \\ \mathbf{u}_L \end{bmatrix}, \quad (18)$$

$$\mathbf{C}\frac{\mathrm{d}\mathbf{x}}{\mathrm{d}t} = -\mathbf{G}\mathbf{x} + \mathbf{B}\mathbf{u} \quad (19)$$

Notes

Sistem de stare

Vectorul mărimilor de stare

$$\mathbf{x} = \begin{bmatrix} \mathbf{u}_C \\ \mathbf{i}_L \end{bmatrix}. \quad (17)$$

$$\begin{bmatrix} \mathbf{C}' & \mathbf{0} \\ \mathbf{0} & \mathbf{L}' \end{bmatrix} \frac{\mathrm{d}}{\mathrm{d}t} \begin{bmatrix} \mathbf{u}_C \\ \mathbf{i}_L \end{bmatrix} = \begin{bmatrix} \mathbf{i}_C \\ \mathbf{u}_L \end{bmatrix}, \quad (18)$$

$$\mathbf{C}\frac{\mathrm{d}\mathbf{x}}{\mathrm{d}t} = -\mathbf{G}\mathbf{x} + \mathbf{B}\mathbf{u} \quad (19)$$

$$\mathbf{C} = \begin{bmatrix} \mathbf{C}' & \mathbf{0} \\ \mathbf{0} & \mathbf{L}' \end{bmatrix} \quad (20)$$

Notes

Sistem de stare

$$\begin{bmatrix} \mathbf{i}_C \\ \mathbf{u}_L \end{bmatrix} = -\mathbf{G} \begin{bmatrix} \mathbf{u}_C \\ \mathbf{i}_L \end{bmatrix} + \mathbf{B} \begin{bmatrix} \mathbf{j} \\ \mathbf{e} \end{bmatrix}, \quad (21)$$

unde

$$\mathbf{u} = \begin{bmatrix} \mathbf{j} \\ \mathbf{e} \end{bmatrix} \in \mathbb{R}^{(N_j+N_e)\times 1} \quad (22)$$

$\mathbf{j} \in \mathbb{R}^{N_j \times 1} \qquad \mathbf{e} \in \mathbb{R}^{N_e \times 1}$

Notes

Sistem de stare

$$\begin{bmatrix} \mathbf{i}_C \\ \mathbf{u}_L \end{bmatrix} = -\mathbf{G} \begin{bmatrix} \mathbf{u}_C \\ \mathbf{i}_L \end{bmatrix} + \mathbf{B} \begin{bmatrix} \mathbf{j} \\ \mathbf{e} \end{bmatrix}, \qquad (21)$$

unde

$$\mathbf{u} = \begin{bmatrix} \mathbf{j} \\ \mathbf{e} \end{bmatrix} \in \mathbb{R}^{(N_j+N_e)\times 1} \qquad (22)$$

$\mathbf{j} \in \mathbb{R}^{N_j \times 1}$ $\quad$ $\mathbf{e} \in \mathbb{R}^{N_e \times 1}$

$$-\mathbf{G} = \begin{bmatrix} \mathbf{H}_{CC} & \mathbf{H}_{CL} \\ \mathbf{H}_{LC} & \mathbf{H}_{LL} \end{bmatrix} \qquad \mathbf{B} = \begin{bmatrix} \mathbf{B}_{CJ} & \mathbf{B}_{CE} \\ \mathbf{B}_{LJ} & \mathbf{B}_{LE} \end{bmatrix}$$

Notes

Sistem de stare

$$\mathbf{H}_{CC}\mathbf{u}_C + \mathbf{H}_{CL}\mathbf{i}_L + \mathbf{B}_{CJ}\mathbf{j} + \mathbf{B}_{CE}\mathbf{e} = \mathbf{i}_C, \qquad (23)$$

$$\mathbf{H}_{LC}\mathbf{u}_C + \mathbf{H}_{LL}\mathbf{i}_L + \mathbf{B}_{LJ}\mathbf{j} + \mathbf{B}_{LE}\mathbf{e} = \mathbf{u}_L, \qquad (24)$$

Necunoscutele pot fi aflate prin rezolvare de circuite rezistive:
a) $\mathbf{e} = \mathbf{0}$, $\mathbf{j} = \mathbf{0}$, $\mathbf{i}_L = \mathbf{0}$
În plus $\mathbf{u}_C = \begin{bmatrix} 1 & 0 & \ldots & 0 \end{bmatrix}^T$ (primul condensator → SIT de 1V, iar restul → cond. perfecte)
Se rezolvă circuitul rezistiv şi se calculează:

- $\mathbf{i}_C$ (crt. prin SIT şi prin cond. perfecte) = prima coloană din $\mathbf{H}_{CC}$
- $\mathbf{u}_L$ (tens. la bornele iz. perfecte) = prima coloană din $\mathbf{H}_{LC}$.

Similar, celelalte componente ale lui $\mathbf{u}_C$ sunt egalate cu 1 pe rând ⇒ după N_C rezolvări de circuite rezistive ⇒ $\mathbf{H}_{CC}$ şi $\mathbf{H}_{LC}$

Notes

Sistem de stare

$$\mathbf{H}_{CC}\mathbf{u}_C + \mathbf{H}_{CL}\mathbf{i}_L + \mathbf{B}_{CJ}\mathbf{j} + \mathbf{B}_{CE}\mathbf{e} = \mathbf{i}_C, \quad (25)$$
$$\mathbf{H}_{LC}\mathbf{u}_C + \mathbf{H}_{LL}\mathbf{i}_L + \mathbf{B}_{LJ}\mathbf{j} + \mathbf{B}_{LE}\mathbf{e} = \mathbf{u}_L, \quad (26)$$

Necunoscutele pot fi aflate prin rezolvare de circuite rezistive:
b) $\mathbf{e} = \mathbf{0}$, $\mathbf{j} = \mathbf{0}$, $\mathbf{u}_C = \mathbf{0}$
În plus $\mathbf{i}_L = \begin{bmatrix} 1 & 0 & \ldots & 0 \end{bmatrix}^T$ (prima bobină $\rightarrow$ SIC de 1A, iar restul $\rightarrow$ iz. perfecte)
Se rezolvă circuitul rezistiv şi se calculează:

- $\mathbf{i}_C$ (crt. prin cond. perfecte) = prima coloană din $\mathbf{H}_{CL}$
- $\mathbf{u}_L$ (tens. la bornele SIC şi iz. perfecte) = prima coloană din $\mathbf{H}_{LL}$.

Similar, celelalte componente ale lui $\mathbf{i}_L$ sunt egalate cu 1 pe rând $\Rightarrow$ după N_L rezolvări de circuite rezistive $\Rightarrow$ $\mathbf{H}_{CL}$ şi $\mathbf{H}_{LL}$

Notes

Sistem de stare

$$\mathbf{H}_{CC}\mathbf{u}_C + \mathbf{H}_{CL}\mathbf{i}_L + \mathbf{B}_{CJ}\mathbf{j} + \mathbf{B}_{CE}\mathbf{e} = \mathbf{i}_C, \quad (27)$$
$$\mathbf{H}_{LC}\mathbf{u}_C + \mathbf{H}_{LL}\mathbf{i}_L + \mathbf{B}_{LJ}\mathbf{j} + \mathbf{B}_{LE}\mathbf{e} = \mathbf{u}_L, \quad (28)$$

Necunoscutele pot fi aflate prin rezolvare de circuite rezistive:
c) $\mathbf{e} = \mathbf{0}$, $\mathbf{i}_L = \mathbf{0}$, $\mathbf{u}_C = \mathbf{0}$
În plus $\mathbf{j} = \begin{bmatrix} 1 & 0 & \ldots & 0 \end{bmatrix}^T$ (prima SIC $\rightarrow$ este de 1A, iar restul $\rightarrow$ iz. perfecte)
Se rezolvă circuitul rezistiv şi se calculează:

- $\mathbf{i}_C$ (crt. prin cond. perfecte) = prima coloană din $\mathbf{B}_{CJ}$
- $\mathbf{u}_L$ (tens. la bornele iz. perfecte) = prima coloană din $\mathbf{B}_{LJ}$.

Similar, celelalte componente ale lui $\mathbf{j}$ sunt egalate cu 1 pe rând $\Rightarrow$ după N_J rezolvări de circuite rezistive $\Rightarrow$ $\mathbf{B}_{CJ}$ şi $\mathbf{B}_{LJ}$

Notes

Sistem de stare

$$\mathbf{H}_{CC}\mathbf{u}_C + \mathbf{H}_{CL}\mathbf{i}_L + \mathbf{B}_{CJ}\mathbf{j} + \mathbf{B}_{CE}\mathbf{e} = \mathbf{i}_C, \quad (29)$$
$$\mathbf{H}_{LC}\mathbf{u}_C + \mathbf{H}_{LL}\mathbf{i}_L + \mathbf{B}_{LJ}\mathbf{j} + \mathbf{B}_{LE}\mathbf{e} = \mathbf{u}_L, \quad (30)$$

Necunoscutele pot fi aflate prin rezolvare de circuite rezistive:
d) $\mathbf{j} = \mathbf{0}$, $\mathbf{i}_L = \mathbf{0}$, $\mathbf{u}_C = \mathbf{0}$
În plus $\mathbf{e} = \begin{bmatrix} 1 & 0 & \ldots & 0 \end{bmatrix}^T$ (prima SIT → este de 1V, iar restul → cond. perfecte)
Se rezolvă circuitul rezistiv şi se calculează:

- $\mathbf{i}_C$ (crt. prin cond. perfecte) = prima coloană din $\mathbf{B}_{CE}$
- $\mathbf{u}_L$ (tens. la bornele iz. perfecte) = prima coloană din $\mathbf{B}_{LE}$.

Similar, celelalte componente ale lui **e** sunt egalate cu 1 pe rând ⇒ după N_E rezolvări de circuite rezistive ⇒ $\mathbf{B}_{CE}$ şi $\mathbf{B}_{LE}$

Notes

Sistem de stare

În concluzie, pentru calculul matricelor **H** şi **B**,

- L - SIC de 1 A sau cu un izolator perfect;
- SIC - are valoarea 1 A sau 0 (e înlocuită cu un izolator perfect);
- C - SIT de 1 V sau cu un conductor ideal;
- SIT - are valoarea de 1 V sau 0 (e înlocuită cu un conductor perfect).

⇒

Notes

Sistem de stare

În concluzie, pentru calculul matricelor **H** şi **B**,

- L - SIC de 1 A sau cu un izolator perfect;
- SIC - are valoarea 1 A sau 0 (e înlocuită cu un izolator perfect);
- C - SIT de 1 V sau cu un conductor ideal;
- SIT - are valoarea de 1 V sau 0 (e înlocuită cu un conductor perfect).

$\Rightarrow$

E nevoie de o procedură care să rezolve circuite rezistive care au: R, SIT, SIC, conductoare perfecte, izolatoare perfecte.

Notes

Sistem de stare

Kirchhoff I:

$$\mathbf{A}_G\mathbf{i}_G + \mathbf{A}_L\mathbf{i}_L + \mathbf{A}_e\mathbf{i}_e + \mathbf{A}_C\mathbf{i}_C + \mathbf{A}_j\mathbf{i}_j = \mathbf{0}, \qquad (31)$$

$\mathbf{i}_L$ şi $\mathbf{i}_j$ sunt cunoscuţi (au componente 0 sau 1). $\Rightarrow$

$$\mathbf{A}_G\mathbf{i}_G + \mathbf{A}_e\mathbf{i}_e + \mathbf{A}_C\mathbf{i}_C = -\mathbf{A}_L\mathbf{i}_L - \mathbf{A}_j\mathbf{i}_j. \qquad (32)$$

Kirchhoff II:

$$\mathbf{u}_G = \mathbf{A}_G^T\mathbf{V}, \qquad (33)$$
$$\mathbf{u}_L = \mathbf{A}_L^T\mathbf{V}, \qquad (34)$$
$$\mathbf{u}_j = \mathbf{A}_j^T\mathbf{V}, \qquad (35)$$
$$\mathbf{A}_e^T\mathbf{V} = \mathbf{u}_e, \qquad (36)$$
$$\mathbf{A}_C^T\mathbf{V} = \mathbf{u}_C. \qquad (37)$$

$\mathbf{u}_e$ şi $\mathbf{u}_C$ sunt cunoscuţi (au componente 0 sau 1).

Notes

Sistem de stare

Ec. constitutive pentru rezistoare

$$\mathbf{i}_G = \mathbf{G}\mathbf{u}_G, \tag{38}$$

unde $\mathbf{G} = \mathrm{diag}(G_1, \ldots, G_{N_G})$.
Sistemul de rezolvat

$$\begin{array}{lllll} \mathbf{A}_G\mathbf{G}\mathbf{A}_G^T\mathbf{V} & + \mathbf{A}_e\mathbf{i}_e & + \mathbf{A}_C\mathbf{i}_C & = & -\mathbf{A}_L\mathbf{i}_L - \mathbf{A}_j\mathbf{i}_j, \\ \mathbf{A}_e^T\mathbf{V} & & & = & \mathbf{u}_e, \\ \mathbf{A}_C^T\mathbf{V} & & & = & \mathbf{u}_C, \end{array} . \tag{39}$$

$\mathbf{i}_C$ este o parte din soluţie, apoi $\mathbf{u}_L$ este calculat cu (34).

Notes

Sistem de stare

Obs: matricea coeficienţilor este întotdeauna aceeaşi şi membrul drept e cunoscut pentru toate cazurile ⇒ cele $N_C + N_L + N_j + N_e$ rezolvări se pot face simultan:
Dacă notăm sistemul de rezolvat

$$\mathbf{M} \left[\begin{array}{c} \mathbf{V} \\ \mathbf{i}_e \\ \mathbf{i}_C \end{array} \right] = \left[\begin{array}{c} -\mathbf{A}_L\mathbf{i}_L - \mathbf{A}_j\mathbf{i}_j \\ \mathbf{u}_e \\ \mathbf{u}_C \end{array} \right], \tag{40}$$

atunci

Notes

Sistem de stare

atunci rezolvarea simultană este descrisă de

$$\mathbf{M}\begin{bmatrix} \mathbf{V}_a & \mathbf{V}_b & \mathbf{V}_c & \mathbf{V}_d \\ \cdots & \cdots & \cdots & \cdots \\ \mathbf{H}_{CC} & \mathbf{H}_{CL} & \mathbf{B}_{CE} & \mathbf{B}_{CJ} \end{bmatrix} = \begin{bmatrix} \mathbf{0} & -\mathbf{A}_L & \mathbf{0} & -\mathbf{A}_j \\ \mathbf{0} & \mathbf{0} & -\mathbf{I} & \mathbf{0} \\ \mathbf{I} & \mathbf{0} & \mathbf{0} & \mathbf{0} \end{bmatrix}, \quad (41)$$

apoi

$$\begin{bmatrix} \mathbf{H}_{LC} & \mathbf{H}_{LL} & \mathbf{B}_{LE} & \mathbf{B}_{LJ} \end{bmatrix} = \mathbf{A}_L^T \begin{bmatrix} \mathbf{V}_a & \mathbf{V}_b & \mathbf{V}_c & \mathbf{V}_d \end{bmatrix}. \quad (42)$$

Notes

Introducere | Sistemul de stare
MDF: Circuite discretizate | Ideea algoritmului
MDF: Sistem de stare | Euler implicit

Sistem de stare

atunci rezolvarea simultană este descrisă de

$$\mathbf{M}\begin{bmatrix} \mathbf{V}_a & \mathbf{V}_b & \mathbf{V}_c & \mathbf{V}_d \\ \cdots & \cdots & \cdots & \cdots \\ \mathbf{H}_{CC} & \mathbf{H}_{CL} & \mathbf{B}_{CE} & \mathbf{B}_{CJ} \end{bmatrix} = \begin{bmatrix} \mathbf{0} & -\mathbf{A}_L & \mathbf{0} & -\mathbf{A}_j \\ \mathbf{0} & \mathbf{0} & -\mathbf{I} & \mathbf{0} \\ \mathbf{I} & \mathbf{0} & \mathbf{0} & \mathbf{0} \end{bmatrix}, \quad (41)$$

apoi

$$\begin{bmatrix} \mathbf{H}_{LC} & \mathbf{H}_{LL} & \mathbf{B}_{LE} & \mathbf{B}_{LJ} \end{bmatrix} = \mathbf{A}_L^T \begin{bmatrix} \mathbf{V}_a & \mathbf{V}_b & \mathbf{V}_c & \mathbf{V}_d \end{bmatrix}. \quad (42)$$

Foarte convenabil de implementat în Matlab/Octave/Scilab etc

Notes

Observaţii

1. Ecuaţia a doua din sistemul de stare depinde de mărimile de interes.
2. Metoda eşuează dacă

Notes

Introducere
MDF: Circuite discretizate
MDF: Sistem de stare
Sistemul de stare
Ideea algoritmului
Euler implicit

Observaţii

1. Ecuaţia a doua din sistemul de stare depinde de mărimile de interes.
2. Metoda eşuează dacă rezolvările de circuite rezistive intermediare conduc la probleme prost formulate matematic.
   De exemplu:

Notes

Observaţii

1. Ecuaţia a doua din sistemul de stare depinde de mărimile de interes.
2. Metoda eşuează dacă rezolvările de circuite rezistive intermediare conduc la probleme prost formulate matematic.
   De exemplu:
   • există bucle formate numai din SIT şi C

Notes

Introducere
MDF: Circuite discretizate
MDF: Sistem de stare
Sistemul de stare
Ideea algoritmului
Euler implicit

Observaţii

1. Ecuaţia a doua din sistemul de stare depinde de mărimile de interes.
2. Metoda eşuează dacă rezolvările de circuite rezistive intermediare conduc la probleme prost formulate matematic.
   De exemplu:
   • există bucle formate numai din SIT şi C
   • există secţiuni formate numai din SIC şi L

Notes

Observaţii

1. Ecuaţia a doua din sistemul de stare depinde de mărimile de interes.
2. Metoda eşuează dacă rezolvările de circuite rezistive intermediare conduc la probleme prost formulate matematic.
   De exemplu:
   - există bucle formate numai din SIT şi C
   - există secţiuni formate numai din SIC şi L

Se poate obţine un sistem de stare dacă circuitul nu are elemente acumulatoare de energie în exces.

Notes

Euler implicit

O dată determinat sistemul de stare, implementarea Euler implicit este

$$\begin{aligned} \frac{\mathrm{d}\mathbf{x}}{\mathrm{d}t} &= \mathbf{A}\mathbf{x}(t) + \mathbf{B}\mathbf{u}(t) \\ \mathbf{y}(t) &= \mathbf{C}\mathbf{x}(t) + \mathbf{D}\mathbf{u}(t) \end{aligned}$$

$$\begin{aligned} \frac{\mathbf{x}^{(j)} - \mathbf{x}^{(j-1)}}{h} &= \mathbf{A}\mathbf{x}^{(j)} + \mathbf{B}\mathbf{u}^{(j)} \\ \mathbf{y}^{(j)} &= \mathbf{C}\mathbf{x}^{(j)} + \mathbf{D}\mathbf{u}^{(j)} \end{aligned}$$

$$\begin{aligned} (\mathbf{I} - h\mathbf{A})\mathbf{x}^{(j)} &= \mathbf{x}^{(j-1)} + h\mathbf{B}\mathbf{u}^{(j)} \\ \mathbf{y}^{(j)} &= \mathbf{C}\mathbf{x}^{(j)} + \mathbf{D}\mathbf{u}^{(j)} \end{aligned}$$

Notes

Euler implicit

$$(\mathbf{I} - h\mathbf{A})\mathbf{x}^{(j)} = \mathbf{x}^{(j-1)} + h\mathbf{B}\mathbf{u}^{(j)} \quad (43)$$

$$\mathbf{y}^{(j)} = \mathbf{C}\mathbf{x}^{(j)} + \mathbf{D}\mathbf{u}^{(j)} \quad (44)$$

Parcurge paşi de timp

1. rezolvă (43)
2. calculează (44)

.

Notes

Introducere
MDF: Circuite discretizate
MDF: Sistem de stare
Sistemul de stare
Ideea algoritmului
Euler implicit

Euler implicit

$$(\mathbf{I} - h\mathbf{A})\mathbf{x}^{(j)} = \mathbf{x}^{(j-1)} + h\mathbf{B}\mathbf{u}^{(j)} \quad (43)$$

$$\mathbf{y}^{(j)} = \mathbf{C}\mathbf{x}^{(j)} + \mathbf{D}\mathbf{u}^{(j)} \quad (44)$$

Parcurge paşi de timp

1. rezolvă (43)
2. calculează (44)

Foarte convenabil de implementat în Matlab/Octave/Scilab, etc.

Notes

Referinţe

- [Ioan98] D. Ioan et al., *Metode numerice in ingineria electrica*, Ed. Matrix Rom, Bucuresti, 1998. (Capitolul 20)
- [Sadiku] Alexander şi Sadiku, *Fundamentals of Electric Circuits*, (de exemplu ediţia a 4-a, 16.5 - variabile de stare).

  Disponibilă la http://www.portcity.edu.bd/ELibrary/EEE/fundamentalsofelectriccircuits.pdf

Notes

Notes