

УДК 621.3

Р. Фільц

Технічно-Рільнича Академія в Бидгощі, Польща

МАТЕМАТИЧНЕ МОДЕЛЮВАННЯ ПЕРЕХІДНИХ ПРОЦЕСІВ У НЕЛІНІЙНИХ БАГАТОПОЛЮСНИКАХ, СКЛАДЕНИХ З ДВОПОЛЮСНИКІВ

© Фільц Р., 2001

Запропонована математична модель для розрахунку перехідних процесів у багатополюсниках, складених з лінійних і нелінійних резисторів, котушок і конденсаторів. Особливостями моделі є можливість безпосереднього її застосування в моделях систем, орієнтованих на використання методу вузлових потенціалів і не-явних методів числового інтегрування і відсутність обмежень на параметри елементів.

Mathematical model for transients calculation in multipoles consisting of linear and nonlinear resistors, coils and capacitors is proposed. The model is free of elements parameters restrictions and it may be used as a part of system model, which is based on nodal method and implicit integration algorithms.

Сучасні системи автоматичного керування технологічними процесами здебільшого є статичними нелінійними електричними пристроями, що складаються з багатополюсників (БП). Останні можуть бути неподільними елементами електричного кола (наприклад, багатополюсні статичні електромагнітні перетворювачі – трансформатори, дроселі, статичні електромагнітні помножувачі частоти тощо) або ж складеними з резистивно-індуктивно-ємнісних двополюсників. Математичне моделювання перехідних процесів таких систем автоматичного керування є невід’ємною частиною оптимізації технологічних процесів. Здебільшого воно ґрунтується на записі диференційних та алгебраїчних рівнянь окремих елементів системи в методі вузлових потенціалів, об’єднанні цих рівнянь за допомогою рівнянь, що відображають перший закон Кірхгофа для вузлів системи, і наступному інтегруванні отриманої системи рівнянь числовим методом. Застосування до розв’язування цієї задачі явних методів числового інтегрування, як стверджують*, є можливим тільки за умови, що кожна з зовнішніх гілок кожного з БП системи (тобто, гілка, що з’єднує внутрішній вузол БП з вузлом системи) містить індуктивний елемент. Аналіз проблеми показав, що застосування до опису перехідних процесів інтегральних рівнянь (а не, як це загальноприйнято, рівнянь диференційних) дозволяє усунути згадане обмеження.

Основною метою статті є обґрунтування для резистивно-індуктивно-ємнісного БП (тобто, БП складеного з двополюсників, кожен з яких є сукупністю послідовно з’єднаних лінійних і нелінійних резисторів, котушок і конденсаторів) математичної моделі перехідних процесів як елемента моделі перехідних процесів системи. Для загальності такий БП розглядається як k -й елемент цієї системи, і алгоритм доведено до рівня розрахунку цілої системи. В основу аналізу покладено опис процесів у вигляді системи алгебраїчних та інтегральних рівнянь і метод вузлових потенціалів.

*Плахтына Е.Г. Математическое моделирование электромашино-вентильных систем. – Львов, 1986.

Розглянемо пасивний БП, що має G_k гілок, кожна з яких містить хоча б один з двополюсників – резистор, котушку чи конденсатор. Сукупності струмів гілок, напруг на резисторах гілок, напруг на котушках гілок, напруг на конденсаторах гілок, потокозчеплень котушок гілок і зарядів конденсаторів гілок опишемо відповідно векторами

$$i_{kg} = \begin{bmatrix} i_{kg1} \\ \vdots \\ i_{kgG_k} \end{bmatrix}; u_{kgR} = \begin{bmatrix} u_{kgR1} \\ \vdots \\ u_{kgRG_k} \end{bmatrix}; u_{kgL} = \begin{bmatrix} u_{kgL1} \\ \vdots \\ u_{kgLG_k} \end{bmatrix}; u_{kgC} = \begin{bmatrix} u_{kgC1} \\ \vdots \\ u_{kgCG_k} \end{bmatrix}; \Psi_{kg} = \begin{bmatrix} \Psi_{kg1} \\ \vdots \\ \Psi_{kgG_k} \end{bmatrix}, q_{kg} = \begin{bmatrix} q_{kg1} \\ \vdots \\ q_{kgG_k} \end{bmatrix}$$

Якщо у j -й гілці який-небудь з названих елементів двополюсника відсутній, то відповідний елемент у векторі u_{kgR} , Ψ_{kg} чи u_{kgL} дорівнює нулю. Клеми БП, якими він під'єднується до системи, називатимемо полюсами БП, а всі інші точки сполучення не менше ніж трьох гілок називатимемо вузлами цього БП. Сукупності потенціалів полюсів і потенціалів вузлів k -го БП опишемо відповідно векторами

$$\Phi_{kw} = \begin{bmatrix} \Phi_{kw1} \\ \vdots \\ \Phi_{kwP_k} \end{bmatrix}; \Phi_k = \begin{bmatrix} \Phi_{k1} \\ \vdots \\ \Phi_{kW_k} \end{bmatrix},$$

де P_k – кількість полюсів, W_k – кількість вузлів k -го БП.

Прийнявши, що полюсні струми k -го БП спрямовані від БП до зовнішньої по відношенню до нього схеми, запишемо за першим законом Кірхгофа для полюсів і для вузлів k -го БП векторні рівняння

$$i_k = -A_{kzw}i_{kg}; \quad (1)$$

$$A_{kww}i_{kg} = 0, \quad (2)$$

де

$$A_{kzw} = \begin{bmatrix} A_{kzw1,1} & \cdots & A_{kzw1,G_k} \\ \vdots & & \vdots \\ A_{kzwP_k,1} & \cdots & A_{kzwP_k,G_k} \end{bmatrix}; \quad A_{kww} = \begin{bmatrix} A_{kww1,1} & \cdots & A_{kww1,G_k} \\ \vdots & & \vdots \\ A_{kwwW_k,1} & \cdots & A_{kwwW_k,G_k} \end{bmatrix}$$

– матриці сполучень електричного кола k -го БП.

За другим законом Кірхгофа маємо для гілок k -го БП векторні рівняння

$$u_{kgR} + u_{kgL} + u_{kgC} - A_{kzw}^T \Phi_k - A_{kww}^T \Phi_{kw} = 0. \quad (3)$$

Вольт-амперні характеристики резисторів, вебер-амперні характеристики котушок і вольт-кулонні характеристики конденсаторів описуються відповідно векторними функціями

$$u_{kgR} = u_{kgR}(i_{kg}); \quad (4)$$

$$\Psi_{kg} = \Psi_{kg}(i_{kg}); \quad (5)$$

$$u_{kgC} = u_{kgC}(q_{kg}). \quad (6)$$

Крім цього, для котушок і конденсаторів маємо відповідно векторні рівняння

$$\Psi_{kg} = \int_{t_{-1}}^t u_{kgL} dt + \Psi_{kg,-1}; \quad (7)$$

$$q_{kg} = \int_{t_{-1}}^t i_{kg} dt + q_{kg,-1}, \quad (8)$$

де $\psi_{kg,-1}$, $q_{kg,-1}$ – значення векторів ψ_{kg} , q_{kg} в момент часу $t = t_{-1}$.

За першим законом Кірхгофа для вузлів системи з невідомими потенціалами і для незалежних вузлів системи з заданими потенціалами маємо відповідно рівняння

$$\sum_{k=1}^K A_{kn} i_k = 0; \quad \sum_{k=1}^K A_{kd} i_k = 0, \quad (9)$$

де

$$A_{kn} = \begin{bmatrix} A_{kn1,1} & \cdots & A_{kn1,P_k} \\ \vdots & & \vdots \\ A_{knN,1} & \cdots & A_{knN,P_k} \end{bmatrix}; \quad A_{kd} = \begin{bmatrix} A_{kd1,1} & \cdots & A_{kd1,P_k} \\ \vdots & & \vdots \\ A_{kdD,1} & \cdots & A_{kdD,P_k} \end{bmatrix}.$$

– матриці ввімкнення k -го БП до системи.

Вектор потенціалів полюсів k -го БП визначаються за вектором невідомих потенціалів вузлів системи і вектором незалежних заданих потенціалів вузлів системи

$$\varphi_n = \begin{bmatrix} \varphi_{n1} \\ \vdots \\ \varphi_{nN} \end{bmatrix}; \quad \varphi_d = \begin{bmatrix} \varphi_{d1} \\ \vdots \\ \varphi_{dD} \end{bmatrix}$$

згідно з формулою

$$\varphi_k = A_{kn}^T \varphi_n + A_{kd}^T \varphi_d. \quad (10)$$

Система рівнянь (1)–(10) описує перехідні процеси в електричній системі, що складається з K БП розгляненого типу. Зауважимо, що тут початкові умови (в протилежність до формулювання задачі у вигляді системи алгебраїчних і диференціальних рівнянь) враховані безпосередньо в інтегральних рівняннях.

Алгебраїзувавши в (7), (8) інтеграли за формулою трапецій, отримуємо вирази

$$\psi_{kg} = \frac{h}{2} u_{kgL} + \frac{h}{2} u_{kgL,-1} + \psi_{kg,-1}; \quad (11)$$

$$q_{kg} = \frac{h}{2} i_{kg} + \frac{h}{2} i_{kg,-1} + q_{kg,-1}, \quad (12)$$

З (11) отримуємо вираз

$$u_{kgL} = \frac{2}{h} \psi_{kg} - \frac{2}{h} \psi_{kg,-1} - u_{kgL,-1}. \quad (13)$$

Підставивши (13) до (3), отримуємо рівняння

$$u_{kgR} + \frac{2}{h} \psi_{kg} - \frac{2}{h} \psi_{kg,-1} - u_{kgL,-1} + u_{gkC} - A_{kzw}^T \varphi_k - A_{kww}^T \varphi_{kw} = 0. \quad (14)$$

Система векторних алгебраїчних рівнянь (1), (2)–(6), (8), (9), (12)–(14), є нелінійною. Вона містить $9K$ векторних невідомих i_k , i_{kg} , u_{kgR} , u_{kgL} , u_{gkC} , φ_k , φ_{kw} , ψ_{kg} , q_{kg} і невідому φ . Розв'язуватимемо її методом Ньютона.

Лінеаризована система алгебраїчних рівнянь на i -й ітерації має вигляд

$$\Delta i_k^{<i>} = -A_{kzw} \Delta i_{kg}^{<i>}; \quad (15)$$

$$A_{kww} \Delta i_{kg}^{<i>} = -f_{k1}^{<i-1>}; \quad (16)$$

$$\Delta u_{kgR}^{<i>} = R_{kg}^{<i-1>} \Delta i_{kg}^{<i>}; \quad (17)$$

$$\Delta \psi_{kg}^{<i>} = L_{kg}^{<i-1>} \Delta i_{kg}^{<i>}; \quad (18)$$

$$\Delta u_{kgC}^{<i>} = D_{kg}^{<i-1>} \Delta q_{kg}^{<i>}; \quad (19)$$

$$\Delta q_{kg}^{<i>} = \frac{h}{2} \Delta i_{kg}^{<i>}; \quad (20)$$

$$\Delta u_{kgL}^{<i>} = \frac{2}{h} \Delta \psi_{kg}^{<i>}; \quad (21)$$

$$\Delta u_{kgR}^{<i>} + \frac{2}{h} \Delta \psi_{kg}^{<i>} + \Delta u_{kgC}^{<i>} - A_{kzw}^T \Delta \varphi_k^{<i>} - A_{kww}^T \Delta \varphi_{kw}^{<i>} = -f_{k2}^{<i-1>}; \quad (22)$$

$$\sum_{k=1}^K A_{kn} \Delta i_k^{<i>} = -f_n^{<i-1>}; \quad (23)$$

$$\Delta \varphi_k^{<i>} = A_{kn}^T \Delta \varphi_n^{<i>}, \quad (24)$$

де $\Delta i_k^{<i>}$, $\Delta i_{kg}^{<i>}$, $\Delta u_{kgR}^{<i>}$, $\Delta u_{kgL}^{<i>}$, $\Delta u_{kgC}^{<i>}$, $\Delta \varphi_k^{<i>}$, $\Delta \varphi_{kw}^{<i>}$, $\Delta \psi_{kg}^{<i>}$, $\Delta q_{kg}^{<i>}$, $\Delta \varphi_n^{<i>}$ – поправки невідомих i_k , i_{kg} , u_{kgR} , u_{kgL} , u_{kgC} , φ_k , φ_{kw} , ψ_{kg} , q_{kg} , φ_n на i -й ітерації;

$$f_{k1}^{<i-1>} = A_{kww} i_{kg}^{<i-1>};$$

$$f_{k2}^{<i-1>} = u_{kgR}^{<i-1>} + \frac{2}{h} \psi_{kg}^{<i-1>} - \frac{2}{h} \psi_{k,-1} - u_{kL,-1} + u_{kgC}^{<i-1>} - A_{kzw}^T \varphi_k^{<i-1>} - A_{kww}^T \varphi_{kw}^{<i-1>}; \quad (25)$$

$$f_n^{<i-1>} = \sum_{k=1}^K A_{kn} i_k^{<i-1>}$$

- нев'язки рівнянь (1), (14), (9), обчислені за $(i-1)$ -м наближенням $i_k^{<i-1>}$, $i_{kg}^{<i-1>}$, $u_{kgR}^{<i-1>}$, $u_{kgL}^{<i-1>}$, $u_{kgC}^{<i-1>}$, $\varphi_k^{<i-1>}$, $\varphi_{kw}^{<i-1>}$, $\psi_{kg}^{<i-1>}$, $q_{kg}^{<i-1>}$, $\varphi_n^{<i-1>}$ невідомих;

$$R_{kg}^{<i-1>} = \left. \frac{du_{kgR}(i_{kg})}{di_{kg}} \right|_{i_{kg}=i_{kg}^{<i-1>}}; \quad L_{kg}^{<i-1>} = \left. \frac{d\psi_{kgR}(i_{kg})}{di_{kg}} \right|_{i_{kg}=i_{kg}^{<i-1>}}; \quad D_{kg}^{<i-1>} = \left. \frac{du_{kgC}(q_{kg})}{dq_{kg}} \right|_{q_{kg}=q_{kg}^{<i-1>}} \quad (26)$$

– діагональні (в окремих випадках – особливі) матриці диференційних параметрів резисторів, котушок і конденсаторів, обчислені за $(i-1)$ -м наближенням невідомих, іншими словами, вони є $(i-1)$ -м наближенням матриць диференційних параметрів резисторів, котушок і конденсаторів.

Рівняння (22) набуває з урахуванням (17)–(21) вигляду

$$Z_{kg}^{<i-1>} \Delta i_{kg}^{<i>} = A_{kzw}^T \Delta \varphi_k^{<i>} + A_{kww}^T \Delta \varphi_{kw}^{<i>} - f_{k2}^{<i-1>}, \quad (27)$$

де неособлива діагональна матриця

$$Z_{kg}^{<i-1>} = R_{kg}^{<i-1>} + \frac{2}{h} L_{kg}^{<i-1>} + \frac{h}{2} D_{kg}^{<i-1>} \quad (28)$$

є $(i-1)$ -м наближенням матриці крокових опорів гілок k -го БП. З рівняння (27) знаходимо

$$\Delta i_{kg}^{<i>} = Y_{kg}^{<i-1>} A_{kzw}^T \Delta \varphi_k^{<i>} + Y_{kg}^{<i-1>} A_{kww}^T \Delta \varphi_{kw}^{<i>} - Y_{kg}^{<i-1>} f_{k2}^{<i-1>}, \quad (29)$$

де неособлива діагональна матриця

$$Y_{kg}^{<i-1>} = (Z_{kg}^{<i-1>})^{-1} \quad (30)$$

є $(i-1)$ -м наближенням матриці крокових провідностей гілок k -го БП. Підставивши (29) у (16), отримуємо рівняння

$$Y_{kzw}^{<i-1>} \Delta\varphi_{kw}^{<i>} = -A_{kww} Y_{kg}^{<i-1>} A_{kzw}^T \Delta\varphi_k^{<i>} + f_{kw}^{<i-1>}, \quad (31)$$

де неособлива симетрична матриця

$$Y_{kzw}^{<i-1>} = A_{kww} Y_{kg}^{<i-1>} A_{kww}^T \quad (32)$$

є $(i-1)$ -м наближенням матриці крокових вузлово-полюсних провідностей k -го БП;

$$f_{kw}^{<i-1>} = A_{kww} Y_{kg}^{<i-1>} f_{k2}^{<i-1>} - f_{k1}^{<i-1>}. \quad (33)$$

З рівняння (31) знаходимо

$$\Delta\varphi_{kw}^{<i>} = -(Y_{kzw}^{<i-1>})^{-1} A_{kww} Y_{kg}^{<i-1>} A_{kzw}^T \Delta\varphi_k^{<i>} + (Y_{kzw}^{<i-1>})^{-1} f_{kw}^{<i-1>}. \quad (34)$$

Підставивши (34) до (29), отримуємо вираз

$$\begin{aligned} \Delta i_k^{<i>} = & Y_{kg}^{<i-1>} A_{kzw}^T \Delta\varphi_k^{<i>} - Y_{kg}^{<i-1>} A_{kww}^T (Y_{kzw}^{<i-1>})^{-1} A_{kww} Y_{kg}^{<i-1>} A_{kzw}^T \Delta\varphi_k^{<i>} + \\ & + Y_{kg}^{<i-1>} A_{kww}^T (Y_{kzw}^{<i-1>})^{-1} f_{kw}^{<i-1>} - Y_{kg}^{<i-1>} f_{k2}^{<i-1>}. \end{aligned} \quad (35)$$

Підставивши його до (15), отримуємо формулу

$$\Delta i_k^{<i>} = Y_k^{<i-1>} \Delta\varphi_k^{<i>} + f_k^{<i-1>}, \quad (36)$$

де особлива симетрична матриця

$$Y_k^{<i-1>} = A_{kzw} (Y_{kg}^{<i-1>} A_{kww}^T (Y_{kzw}^{<i-1>})^{-1} A_{kww} Y_{kg}^{<i-1>} - Y_{kg}^{<i-1>}) A_{kzw}^T \quad (37)$$

є $(i-1)$ -м наближенням матриці крокових міжполюсних провідностей k -го БП;

$$f_k^{<i-1>} = A_{kzw} Y_{kg}^{<i-1>} (f_{k2}^{<i-1>} - A_{kww}^T (Y_{kzw}^{<i-1>})^{-1} f_{kw}^{<i-1>}). \quad (38)$$

Підставивши вираз (36) до (23), отримуємо рівняння

$$Y^{<i-1>} \Delta\varphi^{<i>} = f^{<i-1>}, \quad (39)$$

де неособлива симетрична матриця

$$Y^{<i-1>} = \sum_{k=1}^K A_{kn} Y_k^{<i-1>} A_{kn}^T \quad (40)$$

є $(i-1)$ -м наближенням матриці міжвузлових крокових провідностей системи;

$$f^{<i-1>} = -f_n^{<i-1>} - \sum_{k=1}^K A_{kn} f_k^{<i-1>}. \quad (41)$$

Алгоритм розв'язування задачі на i -й ітерації кроку інтегрування зводиться до виконання таких операцій:

- обчислення за $(i-1)$ -м наближенням $i_k^{<i-1>}$, $i_{kg}^{<i-1>}$, $u_{kgR}^{<i-1>}$, $u_{kgL}^{<i-1>}$, $u_{kgC}^{<i-1>}$, $\varphi_k^{<i-1>}$, $\varphi_{kw}^{<i-1>}$, $\psi_{kg}^{<i-1>}$, $q_{kg}^{<i-1>}$, $\varphi_n^{<i-1>}$ невідомих i_k , i_{kg} , u_{kgR} , u_{kgL} , u_{kgC} , φ_k , φ_{kw} , ψ_{kg} , q_{kg} , φ_n в'язок $f_{k1}^{<i-1>}$, $f_{k2}^{<i-1>}$, $f_s^{<i-1>}$, $f_{kw}^{<i-1>}$, $f_k^{<i-1>}$, $f^{<i-1>}$ відповідно за формулами (25), (33), (38), (41) і матриць $R_{kg}^{<i-1>}$, $L_{kg}^{<i-1>}$, $D_{kg}^{<i-1>}$, $Z_{kg}^{<i-1>}$, $Y_{kg}^{<i-1>}$, $Y_{kw}^{<i-1>}$, $Y_k^{<i-1>}$, $Y^{<i-1>}$ відповідно за формулами (26), (28), (30), (32), (37), (40);

- розв'язання числовим методом лінійного векторного рівняння (39);
- обчислення поправок $\Delta\varphi_k^{<i>}$, $\Delta\varphi_{kw}^{<i>}$, $\Delta i_{kg}^{<i>}$ відповідно за формулами (24), (34), (29);
- обчислення і-го наближення векторів φ_n , φ_{kw} , i_{kg} відповідно за формулами

$$\varphi_n^{<i>} = \varphi_n^{<i-1>} + \Delta\varphi_n^{<i>}; \quad \varphi_{kw}^{<i>} = \varphi_{kw}^{<i-1>} + \Delta\varphi_{kw}^{<i>}; \quad \Delta i_{kg}^{<i>} = i_{kg}^{<i-1>} + \Delta i_{kg}^{<i>};$$

- обчислення і-го наближення $\varphi_k^{<i>}$, $i_k^{<i>}$, $u_{kgR}^{<i>}$, $\psi_{kg}^{<i>}$, $u_{kgL}^{<i>}$, $q_{kg}^{<i>}$, $u_{kgC}^{<i>}$ векторів φ_k , i_k , u_{kgR} , ψ_{kg} , u_{kgL} , q_{kg} , u_{kgC} відповідно за формулами (10), (1), (4), (5), (13), (12), (6).

Описаний алгоритм використовується в навчальному процесі при викладанні розділу “Лінійні та нелінійні багатополосники” предмета “Теоретична електротехніка”.

УДК 621.3.048: 538.552.2

І.В. Хімюк, С.С. Кокошин, Н.Х. Еркенов

Інститут електродинаміки НАН України, м. Київ,

Карачаєво-Черкеський технологічний інститут, м. Черкеськ, РФ

ВИЗНАЧЕННЯ КОЕФІЦІЄНТІВ ЕКРАНУВАННЯ ШАРУВАТОЇ СТРУКТУРИ У ЗМІННОМУ ЕЛЕКТРОМАГНІТНОМУ ПОЛІ

© Хімюк І.В., Кокошин С.С., Еркенов Н.Х., 2001

На основі розв'язку задачі з визначення електромагнітного поля в шаруватій структурі з довільною кількістю шарів, отримані її екрануючі характеристики (коефіцієнти екранування). Аналітичні вирази для коефіцієнтів екранування шаруватої структури є узагальненням відомих співвідношень.

Because of solutions of the task under the definition of an electromagnetic field in a stratified structure with any number of stratum, are obtained its shielding performances (factors of screening). The analytical expressions for factors of screening of a stratified structure are generalization of known relations.

При створенні електротехнічного та електроенергетичного обладнання виникає необхідність у зменшенні інтенсивності змінного електромагнітного поля з метою запобігання його шкідливого впливу на роботу високочутливих елементів автоматики, ліній зв'язку, обчислювальних комплексів.

Найбільш ефективним засобом зменшення інтенсивності електромагнітних полів є екранування [1–4, 8]. Для розрахунку екрануючих характеристик (коефіцієнтів екранування) використовуються різні методи [1–5, 8]. Не вдаючись до їх аналізу, треба відмітити, що в [2, 4] розглядаються спрощені математичні моделі екрана, а в [1, 3, 8] – математичні моделі стосовно екранування окремих елементів і вузлів електротехнічного і електроенергетичного устаткування.

Електромагнітні процеси в шаруватих структурах суттєво відрізняються від процесів у однорідних середовищах. У шаруватих структурах відмічені певні ефекти [6, 8].