

## ДО ПИТАННЯ ПРО ІДЕНТИФІКАЦІЮ ВНУТРІШНІХ ПАРАМЕТРІВ ЕЛЕКТРИЧНИХ МАШИН

Канд. техн. наук, доц. Поджаренко В. О., асп. Кучерук В. Ю.

Висока якість і безвідмовна робота електричних машин (ЕМ) досягаються при отриманні найбільш повної інформації про характеристики ЕМ в процесі їх прийнятно-здавальних випробовувань. Це вимагає вимірювання великої кількості інформативних параметрів та характеристик. З другого боку, при виробництві та випробовуванні ЕМ повинні виконуватись такі умови [1]:

- час випробовувань однієї ЕМ повинен бути таким, щоб можна було оцінити весь об'єм двигунів, що випускаються;
- під час випробовувань не повинен змінитися тепловий стан двигуна;
- у процесі випробовувань частота обертання ротора повинна мінятися від нульового значення до номінального;
- у результаті випробовувань повинні бути визначені електромагнітні та механічні параметри ЕМ для всього діапазону частоти обертання ротора;
- інформація про стан ЕМ повинна отримуватися мінімальним числом датчиків, які не повинні конструктивно встановлюватися в ЕМ;
- під час зміни частоти обертання ротора не повинно бути просторового переміщення корпусу ЕМ.

Дані умови можуть бути виконані з досліду холостого ходу ЕМ шляхом прямого включення їх в мережу (динамічний режим), виміром напруг і струмів в обмотках статора і наступною ідентифікацією внутрішніх параметрів ЕМ.

Але відомі методи ідентифікації параметрів ЕМ, наприклад [2,3], в яких так чи інакше використовують інформацію, отримання якої потребує конструктивної установки первинних вимірювальних перетворювачів на випробовуваному двигуні і потребують багато часу на розрахунки внутрішніх параметрів ЕМ.

Метою даної статті є розробка методу ідентифікації параметрів ЕМ, який задовільняє всі вищеперераховані умови. Цей метод ідентифікації заснований на методі найменших квадратів з використанням функцій чутливості [4—6]. Розглянемо його на прикладі трифазного асинхронного двигуна (АД) з короткозамкненими обмотками ротора.

Запишемо математичну модель АД у вигляді

$$\frac{d\mathbf{I}}{dt} = \mathbf{F}(\mathbf{I}, \mathbf{A}, t), \quad \mathbf{I}(t_0) = \mathbf{0}, \quad (1)$$

де  $\mathbf{I}$  —  $n$ -мірний вектор стану;  $\mathbf{A}$  —  $l$ -мірний вектор постійних параметрів, номінальні значення яких  $\mathbf{A}^H$  відомі;  $\mathbf{F}(\dots)$  —  $n$ -мірна нелінійна функція.

Визначимо вектори  $\mathbf{I}$  та  $\mathbf{A}$ :

$$\mathbf{I} = [i_{s\alpha}; i_{s\beta}; i_{r\alpha}; i_{r\beta}; \omega_r]^T; \quad \mathbf{A} = [L_s; R_r; L_r; L_m; J]^T, \quad (2)$$

де  $i_{s\alpha}, i_{s\beta}, i_{r\alpha}, i_{r\beta}$  — струми в обмотках статора і ротора в системі координат  $\alpha, \beta, 0$ ;  $\omega_r$  — кутова швидкість обертання ротора;  $R_r$  — активний опір обмоток ротора;  $L_s, L_r$  — відповідно індуктивності обмоток статора і ротора;  $L_m$  — взаємна індуктивність між обмотками статора і ротора;  $J$  — момент інерції вала ротора.

Задача ідентифікації полягає в знаходженні значень вектора  $\mathbf{A}$  при спостереженні неповного вектора  $\mathbf{I}$ .

Математична модель АД [7]:

$$\frac{d}{dt} \begin{bmatrix} i_{s\alpha} \\ i_{s\beta} \\ i_{r\alpha} \\ i_{r\beta} \\ \omega_r \end{bmatrix} = \frac{1}{L_s L_r - L_m^2} \begin{bmatrix} L_r (U_{s\alpha} - R_s i_{s\alpha}) - L_m (-R_r i_{r\alpha} - \omega_r (L_r i_{r\beta} + L_m i_{s\beta})) \\ L_r (U_{s\beta} - R_s i_{s\beta}) - L_m (-R_r i_{r\beta} + \omega_r (L_r i_{r\alpha} + L_m i_{s\alpha})) \\ -L_m (U_{s\alpha} - R_s i_{s\alpha}) + L_s (-R_r i_{r\alpha} - \omega_r (L_r i_{r\beta} + L_m i_{s\beta})) \\ -L_m (U_{s\beta} - R_s i_{s\beta}) + L_s (-R_r i_{r\beta} + \omega_r (L_r i_{r\alpha} + L_m i_{s\alpha})) \\ (L_s L_r - L_m^2) (0,5 m p L_m (i_{s\beta} i_{r\alpha} - i_{s\alpha} i_{r\beta}) - M_0) / J \end{bmatrix},$$

де  $R_s$  — активний опір обмоток статора;  $M_0$  — момент опору на валу АД;  $m$  — число фаз АД;  $p$  — число пар полюсів АД. Остання модель в інтерпретації (1) прийме вигляд

$$\frac{d}{dt} \begin{bmatrix} I_1 \\ I_2 \\ I_3 \\ I_4 \\ I_5 \end{bmatrix} = \frac{1}{A_1 A_3 - A_4^2} \begin{bmatrix} A_3 (U_{s\alpha} - R_s I_1) - A_4 (-A_2 I_3 - I_5 (A_3 I_4 + A_4 I_2)) \\ A_3 (U_{s\beta} - R_s I_2) - A_4 (-A_2 I_4 + I_5 (A_3 I_3 + A_4 I_1)) \\ -A_4 (U_{s\alpha} - R_s I_1) + A_1 (-A_2 I_3 - I_5 (A_3 I_4 + A_4 I_2)) \\ -A_4 (U_{s\beta} - R_s I_2) + A_1 (-A_2 I_4 + I_5 (A_3 I_3 + A_4 I_1)) \\ (A_1 A_3 - A_4^2) (0.5 m p A_4 (I_2 I_3 - I_1 I_4) - M_0) / A_5 \end{bmatrix} = \frac{1}{A_1 A_3 - A_4^2} [F_1; F_2; F_3; F_4; F_5]^T \quad (3)$$

Для  $i$ -тої компоненти вектора  $I$  з достатньою для практики точністю можна прийняти:

$$I_i(t) = I_i^H(t) + \sum_{j=1}^l u_{ij}(t) a_j, \quad (4)$$

де  $I_i^H(t)$  — номінальний рух системи (1), обумовлений номінальними значеннями параметрів  $A^H$ ;  $u_{ij}(t)$  — функція чутливості координати  $I_i(t)$  до зміни параметра  $A_i$ ,

$$a = A^H - A. \quad (5)$$

Вираз (4) справедливий для досить малої варіації елементів вектора  $A$  відносно відповідних елементів  $A^H$ .

Функції чутливості  $u_{ij}(t)$  визначаються з рівнянь:

$$\frac{\partial u_{ij}(t)}{\partial t} = \sum_{\mu=1}^n \left[ \frac{\partial F_i}{\partial I_{\mu}} \right]^H u_{\mu j}(t) + \left[ \frac{\partial F_i}{\partial A_j} \right]^H, \quad u_{ij}(t_0) = 0. \quad (6)$$

В матричній формі запису рівняння (4), (6) будуть мати вигляд:

$$I(t) = I^H(t) + u(t) a; \quad (7)$$

$$\frac{\partial u(t)}{\partial t} = \frac{\partial F}{\partial I} u(t) + \frac{\partial F}{\partial A}; \quad u(t_0) = 0. \quad (8)$$

Номінальний рух  $I^H(t)$  визначиться з рівняння

$$\frac{dI^H(t)}{dt} = F(I^H, A^H, t), \quad I^H(t_0) = 0. \quad (9)$$

У процесі спільного розв'язування рівнянь (8) і (9) розраховуються номінальний рух  $I^H(t)$  і матриця чутливостей  $u(t)$  в точках  $t_1, t_2, \dots, t_r$ . Далі, на основі отриманих даних про  $I^H(t)$ ,  $u(t)$  і результатів спостережень  $I(t)$  в точках  $t_1, t_2, \dots, t_r$  визначаються невідомі значення всіх компонент вектора  $a$ .

Використавши квадратичний критерій якості ідентифікації

$$Q = \sum_{k=1}^r \left[ I_i(t_k) - I_i^H(t_k) - \sum_{j=1}^l u_{ij}(t_k) a_j \right]^2 \quad (10)$$

і необхідну умову мінімуму  $Q$

$$\frac{dQ}{da_{\mu}} = 2 \sum_{i=1}^s \sum_{k=1}^r \left[ I_i(t_k) - I_i^H(t_k) - \sum_{j=1}^l u_{ij}(t_k) a_j \right] u_{i\mu}(t_k) = 0, \quad \mu = 1, 2, \dots, l; \quad (11)$$

де  $s$  — кількість вимірних параметрів, забезпечуємо можливість знаходження всіх компонент вектора  $a$  з системи лінійних рівнянь

$$\sum_{i=1}^s \sum_{j=1}^l \left[ \sum_{k=1}^r u_{ij}(t_k) u_{i\mu}(t_k) \right] a_j = \sum_{i=1}^s \sum_{k=1}^r \left[ I_i(t_k) - I_i^H(t_k) \right] u_{i\mu}(t_k), \quad \mu = 1, 2, \dots, l. \quad (12)$$

Знайдемо частинні похідні  $\frac{\partial F}{\partial I}$  і  $\frac{\partial F}{\partial A}$ . Для спрощення записів прийемо умовні позначення:

$$A_1 A_3 - A_4^2 = \Delta A^2; \quad \frac{\Delta A^2}{A_5} 0,5 m p A_4 = \tilde{\Delta A}^2. \quad \text{Тоді}$$

$$\frac{\partial \mathbf{F}}{\partial \mathbf{I}} = \frac{1}{\Delta A^2} \begin{bmatrix} -A_3 R_s & I_5 A_4^2 & A_4 A_2 & A_4 (A_3 I_4 + A_4 I_2) \\ -A_4^2 I_5 & -A_3 R_s & -A_4 A I_5 & -A_4 (A_3 I_3 + A_4 I_1) \\ A_4 R_s & -I_5 A_1 A_4 & -A_1 A_2 & -A_1 (A_3 I_4 + A_4 I_2) \\ A_1^2 A_4 & A_4 R_s & A_1 I_5 A_3 & A_1 (A_3 I_3 + A_4 I_1) \\ -\Delta \tilde{A}^2 I_4 & \Delta \tilde{A}^2 I_3 & -\Delta \tilde{A}^2 I_2 & 0 \end{bmatrix}. \quad (13)$$

Елементи цієї матриці визначаються:

$$F_A(1,1) = -\frac{F_1 A_3}{\Delta A^4}; F_A(1,2) = \frac{A_4 I_3}{\Delta A^2}; F_A(1,3) = \frac{(U_s \alpha - R_s I_1 + A_4 I_5 I_4) \Delta A^2 - F_1 A_1}{\Delta A^4};$$

$$F_A(1,4) = \frac{(A_2 I_3 + I_5 A_3 I_4 + 2 I_2 A_4 I_5) \Delta A^2 + 2 F_1 A_4}{\Delta A^4}; F_A(1,5) = \frac{A_4 (A_3 I_4 + A_4 I_2)}{\Delta A^2};$$

$$F_A(2,1) = -\frac{F_2 A_3}{\Delta A^4}; F_A(2,2) = \frac{A_4 I_4}{\Delta A^2}; F_A(2,3) = \frac{(U_s \beta - R_s I_2 + A_4 I_5 I_3) \Delta A^2 - F_2 A_1}{\Delta A^4};$$

$$F_A(2,4) = \frac{(A_2 I_4 - I_5 A_3 I_3 + 2 A_4 I_1) \Delta A^2 + 2 F_2 A_4}{\Delta A^4}; F_A(2,5) = -\frac{A_4 (A_3 I_3 + A_4 I_4)}{\Delta A^2};$$

$$F_A(3,1) = -\frac{(A_3 I_3 + I_5 (A_3 I_4 + A_4 I_2)) \Delta A^2 + F_3 A_3}{\Delta A^4};$$

$$F_A(3,2) = -\frac{A_1 I_3}{\Delta A^2}; F_A(3,3) = -\frac{A_1 I_5 I_4 \Delta A^2 + F_3 A_1}{\Delta A^4};$$

$$F_A(3,4) = \frac{(-U_s \alpha + R_s I_1 - A_1 I_5 I_2) \Delta A^2 + 2 F_3 A_4}{\Delta A^4}; F_A(3,5) = -\frac{A_1 (A_3 I_4 + A_4 I_2)}{\Delta A^2};$$

$$F_A(4,1) = \frac{(-A_2 I_4 + I_5 (A_3 I_3 + A_4 I_1)) \Delta A^2 - F_4 A_3}{\Delta A^4};$$

$$F_A(4,2) = -\frac{A_1 I_4}{\Delta A^2}; F_A(4,3) = -\frac{I_5 I_3 A_1 \Delta A^2 - F_4 A_1}{\Delta A^4};$$

$$F_A(4,4) = \frac{(-U_s \beta + R_s I_2 + A_1 I_5 I_1) \Delta A^2 + 2 F_4 A_4}{\Delta A^4}; F_A(4,5) = \frac{A_1 (A_3 I_3 + A_4 I_1)}{\Delta A^2};$$

$$F_A(5,1) = F_A(5,2) = F_A(5,3) = 0; F_A(5,4) = \frac{m p}{2 A_5} (I_2 I_3 - I_1 I_4);$$

$$F_A(5,5) = -\frac{0,5 m p A_4 (I_2 I_3 - I_1 I_4) - M_0}{A_5^2}.$$

Підставивши вирази для  $\frac{\partial \mathbf{F}}{\partial \mathbf{I}}$  і  $\frac{\partial \mathbf{F}}{\partial \mathbf{A}}$  в рівняння (8), отримаємо систему диференціальних рівнянь відносно функцій чутливості  $\frac{\partial \mathbf{u}(t)}{\partial t}$ .

Щоб задовольнити всі умови, для проведення ідентифікації потрібно вимірювати тільки напруги і струми в обмотках статора. При цьому у вектор стану  $\mathbf{I}$  входять лише дві компоненти, що вимірюються:  $I_1$  та  $I_2$ . Тоді система (12) запишеться:

$$\sum_{i=1}^2 \sum_{j=1}^5 \left[ \sum_{k=1}^2 u_{ij}(tk) u_{i\mu}(tk) \right] a_j = \sum_{i=1}^2 \sum_{k=1}^2 [I_i^L(tk) - I_i^H(tk)] u_{i\mu}(tk), \quad (14)$$

$$\mu = 1, 2, \dots, l.$$

У результаті проведених викладок визначається такий алгоритм ідентифікації параметрів ЕМ:

1. Вимір напруг і струмів в обмотках статора  $U_A(t)$ ,  $U_B(t)$ ,  $U_C(t)$ ,  $I_A(t)$ ,  $I_B(t)$ ,  $I_C(t)$  в процесі пуску ЕМ (динамічний режим).

2. Перерахунок вимірних значень напруг і струмів з реальної системи координат в систему координат  $\alpha, \beta, 0$  математичної моделі ЕМ:

$$\begin{bmatrix} i_{s\alpha}(t) \\ i_{s\beta}(t) \end{bmatrix} = \begin{bmatrix} \frac{2}{3} & -\frac{1}{3} & -\frac{1}{3} \\ 0 & \frac{1}{\sqrt{3}} & -\frac{1}{\sqrt{3}} \end{bmatrix} \begin{bmatrix} I_A(t) \\ I_B(t) \\ I_C(t) \end{bmatrix}; \quad \begin{bmatrix} U_{s\alpha}(t) \\ U_{s\beta}(t) \end{bmatrix} = \begin{bmatrix} \frac{2}{3} & -\frac{1}{3} & -\frac{1}{3} \\ 0 & \frac{1}{\sqrt{3}} & -\frac{1}{\sqrt{3}} \end{bmatrix} \begin{bmatrix} U_A(t) \\ U_B(t) \\ U_C(t) \end{bmatrix}.$$

3. Задати номінальні значення вектора  $A^H$  (каталожні дані).

4. Розв'язати спільно чисельними методами [8] систему нелінійних рівнянь (8) і (9) з метою визначення  $u^H(t)$  та  $I^H(t)$ .

5. Розв'язати систему лінійних рівнянь (14) відносно компонент вектора  $a$ .

6. Розрахувати реальні значення параметрів  $A = A^H + a$ .

7. На основі допусків для  $A$  прийняти рішення про технічний стан ЕМ.

Роботу запропонованого методу розглянемо на прикладі ідентифікації параметрів трифазного асинхронного електродвигуна типу 4А71А4 з номінальними параметрами [7]:  $R_s = 16,39$  Ом;  $L_s = 0,663$  Гн;  $R_r = 15,08$  Ом;  $L_r = 24,33$  Гн;  $L_m = 0,624$  Гн;  $J = 0,0011$  кгм<sup>2</sup>. Ідентифікацію проведемо для параметрів  $L_s, R_r, L_r$  та  $L_m$ . Задавши початкове відхилення цих параметрів на 20 %, отримаємо:  $L_s = 0,676$  Гн;  $R_r = 15,42$  Ом;  $L_r = 23,7$  Гн;  $L_m = 0,62$  Гн, тобто кінцеве відхилення лежить в межах 2—3 %.

Таким чином, запропонований метод ідентифікації внутрішніх параметрів ЕМ задовольняє всі вищеперераховані умови і дозволяє досить швидко проводити випробовування ЕМ, оскільки розрахунок  $u^H(t)$  та  $I^H(t)$  можна провести попередньо, а в процесі випробовувань потрібно лише розв'язати систему лінійних рівнянь (14).

## ЛІТЕРАТУРА

1. Ещин Е.К., Иванов В.Л., Алешин Д.А. Автоматизированная система оценки качества асинхронных электродвигателей // Автоматизация проектирования и производства в электромашиностроении. Тез. докладов.—Суздаль, 1989.—с. 112—113.
2. Андреев Н.В., Поджаренко В.А., Скилягин А.В. Задача идентификации параметров электромеханической системы // Автоматика.—1993.—№ 3.—с. 32—37.
3. Сивокобыленко В.Ф., Гармаш В.С. Определение параметров схем замещения асинхронных и синхронных двигателей // Изв. АН СССР. Энергетика и транспорт.—1985.—№ 5.
4. Росин М.Ф., Бульгин В.С. Статистическая динамика и теория эффективности систем управления.—М.: Машиностроение, 1981.
5. Розенвассер Е.Н., Юсупов Р.М. Чувствительность систем управления.—М.: Наука, 1981.
6. Поджаренко В.А., Кучерук В.Ю., Кухарчук В.В. Способ косвенного определения параметров математической модели электромеханических преобразователей с использованием функций чувствительности // Контроль и управление в технических системах. Тез. докладов.—Винница, 1992.—с. 9.
7. Копылов И.П. Математическое моделирование электрических машин.—М.: Высш.шк., 1987.
8. Рябихин Е.Л., Бегельман О.Н. Метод моделирования асинхронного пуска электрической машины // Электронное моделирование.—1992.—т. 14.—№ 3.—с. 85—87.

Кафедра автоматики та інформаційно-вимірювальної техніки

УДК 658.57

## МОДЕЛЮВАННЯ РОЗРІЗНЕННЯ СТАДІЙ БАГАТОСТАДІЙНОГО ТЕХНОЛОГІЧНОГО ПРОЦЕСУ

Канд. техн. наук, доц. Лисогор В. Н., Зубарев В. В., асп. Селезньова Р. В.

Реальний технологічний процес — це завжди послідовність операцій або стадій. Кожну з цих стадій характеризують числовими параметрами, які можуть бути безпосередньо виміряні. Потрібно розв'язати задачу розрізнення стадій згідно спостережень над параметрами процесу.

Постановка задачі.

Нехай технологічний процес складається з  $k$  стадій. Кожна  $j$ -та стадія процесу характеризується