

УДК 621.311

**А.М. Сільвестров, проф., д-р техн. наук, О.М. Скринник, асист., К. В. Уманська,
пров. інж.**

*Національний технічний університет України «Київський політехнічний інститут»,
кафедра теоретичної електротехніки*

Метод точної лінеаризації експериментально вимірюваних нелінійних залежностей

Методика вимірювання параметрів лінеаризованої відносно базового режиму моделі нелінійної динаміки електротехнічних об'єктів, згідно з якою на вхід об'єкта подають такий тестуючий сигнал, за якого забезпечується лінійна незалежність змінних стану лінеаризованої моделі, які реєструються, за відповідної умови близької змінних стану об'єкта і моделі однозначно визначаються зміщення (внаслідок впливу нелінійності об'єкта) оцінки параметрів лінеаризованої моделі. Метод відрізняється тим, що проводиться два або більше подібних між собою експерименти з різними амплітудами (потужностями) тестуючих сигналів.

лініаризована модель, точність вимірювань, параметри, режими роботи, тестуючі сигнали, нелінійність, високоточна стабілізація, напруга, прогнозування, залежність

Введення. Методика відноситься до електротехнічної галузі, може використовуватися при виконанні натурних випробувань електротехнічних об'єктів (ЕТО) з метою визначення зручної для подальшої автоматизації лінійної моделі ЕТО в задачах автоматичної стабілізації бажаних режимів роботи ЕТО, в задачах діагностики стану ЕТО по параметрам лінеаризованої моделі, прогнозування якості і надійності функціонування ЕТО та інше.

Недоліком відомих способів вимірювання параметрів лінеаризованої моделі реально завжди нелінійної динаміки ЕТО, а також багатьох інших об'єктів (механічних, хімічних, біологічних і будь-яких інших) є те що оцінки їх параметрів визначаються з недостатньою точністю: для більш простої лінійної моделі має місце систематичне

© А.М. Сільвестров, О.М. Скринник, К. В. Уманська, 2012

зміщення оцінок внаслідок наближеності моделі, якщо ж зменшити амплітуду тестуючих сигналів, то суттєво зросте співвідношення випадкова похибка – корисний сигнал», що суттєво збільшить випадкову складову оцінок параметрів та вплив неврахованих збурень; для більш складної нелінійної моделі має місце значена випадкова похибка в оцінках її параметрів внаслідок не випукlosti або, навіть мультимодальності функціоналу близькості змінних стану моделі і об'єкта, з умовою мінімуму якої відшукуються оптимальні оцінки параметрів моделі.

Стан питання В такому методі, образно кажучи, параметри нелінійної моделі, як часткові похідні від вихідних змінних по вихідним, що являють собою тангенс кута нахилу дотичної до нелінійності в точці базового режиму, замінюються, як би відношенням кінцевих приrostів відповідних змінних, яке за великих приrostів не відповідає шуканій похідній – істинному параметру лінійної моделі.

В основу методики покладено задачу удосконалення способу вимірювання параметрів лінеаризованої моделі нелінійної динаміки електротехнічних та інших об'єктів, в якому шляхом виконання додаткової операції прогнозування зміщених оцінок, отриманих для однотипних режимів різної амплітуди тестуючих сигналів і, відповідно до них різної амплітуди відхилень змінних стану від базового режиму об'єкта, в точку яка відповідає нульовому відхиленню від базового режиму, це

забезпечило можливість отримати незміщену оцінку параметрів моделі, лінеаризованої відносно базового режиму, а дисперсію похибки, зменшують шляхом вибору спеціального тестуючого сигналу та збільшення вибірки даних.

Приклад 1. Задача високоточної стабілізації напруги генератора постійного струму (ГПС) в системі автоматичного регулювання по збуренню.

Вихідною змінною ГПС, яка підлягає стабілізації є напруга U_a якоря; збурюючий вплив – струм I_s , який змінюється при зміні навантаження ГПС; керуючий вплив напруга U_a кола збудження струмом I_s магнітного потоку $\Phi(I_s)$.

Рівняння ГПС для базового режиму

$$U_{a0} = E_{a0} - I_{a0} \cdot R_a, \quad (1)$$

де $E_{a0} = Ce\Phi(I_{s0})$,

C_e – константа,

$\Phi(I_s)$ – нелінійна залежність, подібна до основної кривої намагнічення феромагнітного магнітопровода з повітряним зазором. Відповідно $E_a(I_s)$ буде їй подібна. Нехай невідома нелінійна залежність $E(I_s)$ в ГПС має наступний вигляд:

$$E_a(I_s) = 200I_s - 20I_s^3. \quad (2)$$

Базове значення струму збудження $I_{s0} = 1A$; тестовий сигнал ΔI_s $\Delta I_s(t) = \Delta_i I_s \operatorname{sign} \sin \omega t$, приймає три подібних значення: $\Delta_1 I_s = 0,2$; $\Delta_2 I_s = 0,4$; $\Delta_3 I_s = 0,6$; $\omega = 2\pi/T$, T – період тест-сигналу, достатній для забезпечення усталеного режиму.

Рівняння ГПС в зоні малих відхилень від базового режиму:

$$U_a(I_s, I_a) \cong U_{a0} + \frac{\partial U_a}{\partial I_s} \Big|_{I_{s0}} \Delta I_s + \frac{\partial U_a}{\partial I_a} \Big|_{I_{a0}} \cdot \Delta I_a. \quad (3)$$

З урахуванням залежностей (2); (1)

$$\frac{\partial U_a}{\partial I_s} \Big|_{I_{s0}} = \frac{\partial U_a}{\partial I_s} \Big|_{I_{s0}} = 200 - 60 I_{s0}^2; \quad \frac{\partial U_a}{\partial I_a} \Big|_{I_{a0}} = -R_a. \quad (4)$$

Умова незмінності U_a для невеликих відхиленнях ΔI_s і ΔI_a набуває вигляду:

$$\beta \Delta I_s = R_a \Delta I_a, \quad (5)$$

де β – невідомий коефіцієнт, точне, невідоме значення якого дорівнює 200- $60 \cdot 1=140$. Керування по збуренню ΔI_a , за якого $U_a = U_{a0}$, дорівнює

$$\Delta I_s = \frac{R_a}{\beta} \cdot \Delta I_a. \quad (6)$$

Подамо на вхід ГПС тестуючи сигнали (6) і для кожного i-го сигналу по МНК з рівняння

$$\Delta E_{\alpha_i}(K) = \hat{\beta}_i \Delta I_{\alpha_i}(K), K = \overline{1, N}, \quad i = 1, 2, 3, \dots, \quad (7)$$

визначимо МНК оцінку $\hat{\beta}$:

$$\hat{\beta} = \frac{\sum_{K=1}^N \Delta E_{\alpha_i}(K) \cdot \Delta I_{\alpha_i}(K)}{\sum_{K=1}^N \Delta I_{\alpha_i}^2(K)}, \quad (8)$$

а саме: для $\Delta_1 I = 0,2$, $\hat{\beta}_1 = 139,2$; для $\Delta_2 I = 0,4$, $\hat{\beta}_2 = 136,8$; для $\Delta_3 I = 0,6$, $\hat{\beta}_3 = 132,8$.

Далі, згідно до запропонованого методу, побудуємо по МНК регресійну залежність $\hat{\beta}(\Delta I_{\alpha_i})$:

$$\beta_i(\Delta I_{\alpha_{\max}}) = \alpha_0 + \alpha_1 \Delta I_{\alpha_i} + \alpha_2 \Delta I_{\alpha_i}^2, \quad i = 1, 2, 3, \dots, \text{де } \alpha_0 = 140; \alpha_1 = 0; \alpha_2 = -20.$$

Тобто прогнозне в точку $\Delta I_{\alpha_i} = 0$ значення $\beta(0) = \alpha_0 = 140$, співпадає з шуканим невідомим значенням $\frac{\partial U_{\alpha}}{\partial I_{\alpha}}|_{I_{\alpha}=0}$, а керування (10), з точністю до малих другого порядку рядка (3) забезпечує стабілізацію U_{α_0} в зоні відхилень ΔI_{α} збурюючого фактора.

Приклад 2. Задача стабілізації швидкості ДПС з незалежним збудженням.

З теорії електричних машин відома залежність швидкості Ω (рад/с) ДПС від керуючого (I_{α} – струм збудження магнітного потоку Φ) і збурюючого (момент навантаження або пропорційний до нього струм I_{α} · якоря) сигналу:

$$\Omega(I_{\alpha}, I_{\alpha}) = \frac{U_{\alpha} - I_{\alpha} \cdot R_{\alpha}}{C_m \Phi(I_{\alpha})}, \quad (9)$$

де C_m – конструктивна стала ДПС; U_{α} – напруга; R_{α} – електричний опір якорного кола.

Нехай залежність $C_m \Phi(I_{\alpha})$ має наступний вигляд

$$C_m \Phi(I_{\alpha}) = 2I_{\alpha} - 0,2I_{\alpha}^3, \quad (10)$$

$$U_{\alpha} = 220 \text{ В}, \quad R_{\alpha} = 0,5 \text{ Ом}; \text{ номінальний режим має } I_{\alpha_0} = 0,5 \text{ А}, I_{\alpha_0} = 0,5 \text{ А}.$$

В обмеженій області номінального режиму залежність (13) у відхиленнях $\Delta \Omega$, ΔI_{α} , ΔI_{α} від номінальних значень $\Delta \Omega_0$, I_{α_0} , ΔI_{α_0} набуває вигляду:

$$\Delta \Omega, (\Delta I_{\alpha}, \Delta I_{\alpha}) = \frac{\partial \Omega}{\partial I_{\alpha}} \Big|_{I_{\alpha_0}, I_{\alpha_0}} \cdot \Delta I_{\alpha} + \frac{\partial \Omega}{\partial I_{\alpha}} \Big|_{I_{\alpha_0}, I_{\alpha_0}} \cdot \Delta I_{\alpha}, \quad (11)$$

або, з урахуванням (13), (14) та відповідних числових значень параметрів,

$$\Delta\Omega = \frac{-(U_{ao} - I_{ao} \cdot R_{ao}) \cdot (I_3 - 0,6I_{3o}^2) - R_a (2I_{3o} - 0,2I_{3o}^3)^2}{(2I_{3o} - 0,2I_{3o}^3)^2} \cdot \Delta I_a = -412,7 \cdot \Delta I_3 - 0,5128 \cdot \Delta I_a . \quad (12)$$

Швидкість Ω буде стабільною, якщо:

$$\Delta\Omega = -412,7 \cdot \Delta I_3 - 0,5128 \cdot \Delta I_a \cong 0 . \quad (13)$$

Звідси розімкнене керування по збуренню набуває виду:

$$\Delta I_3 = -0,00124 \cdot \Delta I_a , \quad (14)$$

яке забезпечує стабільність номінальної швидкості Ω_0 ДПС в межах $\Delta I_3, \Delta I_a$, де лінійне рівняння (11) справедливе з точністю до малих другого порядку. Згідно до запропонованого способу, з експерименту на ДПС визначимо залежність $\Delta\Omega(I_3)$ за незмінного I_{a0} :

Таблиця. 1 – Залежність швидкості не незмінного збурення

I_{a0}	0,2	0,3	0,4	0,5	0,6	0,7	0,8
Ω	545,93	36,385	274,06	248,57	188,01	163,36	145,23

За даними таблці 1 обчислимо залежність $\frac{\Delta\Omega}{\Delta I_3}$ від $\|\Delta I_3\|$

Таблиця 2 – Залежність $\frac{\Delta\Omega}{\Delta I_3}$ від ΔI_3 .

ΔI_3	0	0,2	0,4	0,6
$\frac{\partial\Omega}{\partial I_{3i}}$	-	430,25	500,06	667,83

Тепер по МНК апроксимуємо дані табл. 2 квадратичною параболою:

$$\frac{\partial\Omega}{\partial I_{3i}} \cong \frac{\Delta_i\Omega}{\Delta_i I_3} = \alpha_0 + \alpha_1 |\Delta I_{3i}| + \alpha_2 \Delta I_{3i}^2 , \quad (15)$$

де α_0 – шукане значення $\frac{\partial\Omega}{\partial I_3} \Big|_{I_{30}, I_{a0}}$, яке дорівнює точному значенню -412,7 –

рівняння (12).

За наявності випадкових шумів аналогічний результат, близький до точного, отримаємо шляхом усереднення даних декількох незалежних експериментів.

Приклад 3. Нелінійне диференційне рівняння описує динаміку ДПС:

$$\tau_M \frac{d\Omega}{dt} + \Omega(t) = f(I_3(t)) , \quad (16)$$

де τ_M – стала ДПС, а $f(I_3)$ гіпербола:

$$f(I_3) = \frac{\alpha_0}{I_3} . \quad (17)$$

Користуючись запропонованим способом слід визначити коефіцієнти лінеарізованої відносно базового режиму ($\Omega_0, I_{s0}, \frac{d\Omega}{dt} = 0$) моделі ДПС:

$$\beta_0 \frac{d\Delta\Omega}{dt} + \Delta\Omega(t) = \frac{df(I_3)}{dI_3} \Big|_{I_{s0}} \cdot \Delta I_3(t), \quad (18)$$

де, враховуючи залежність (17),

$$\frac{df(I_3)}{dI_3} \Big|_{I_{s0}} = \frac{\alpha_0}{I_{s0}^2} = \beta_1, \quad (19)$$

тобто рівняння (18) набуває виду:

$$\beta_0 \frac{d\Delta\Omega}{dt} + \Delta\Omega(t) = \beta_1 \Delta I_3(t). \quad (20)$$

Виміри у реальній ситуації зашумлені. Тому для досить малих відхилень $\Delta\Omega$ і ΔI_3 від базового режиму співвідношення «шум-сигнал» буде занадто великим. Та згідно до даного способу, визначимо по МНК змінені оцінки β_0 і β_1 для декількох однотипних відхилень різної, але суттєвої амплітуди. Незміщені оцінки β_0 і β_1 отримаємо шляхом апроксимації по МНК регресійних залежностей зміщених оцінок β_{0i} , β_{1i} від норми (ΔI_{si}) відхилень ΔI_{si} :

Нехай $I_{s0} = 0,5A$; $\Delta_i I_3$ ступеньки, що приймають значення 0,2 A; 0,3 A; 0,4 A; $\beta_0 = 1$; $\beta_1 = 40$; $\alpha_0 = 10$. Зафіксуємо у часі t_k виміри $\Omega(t_k)$, $\frac{d\Omega(t_k)}{dt}$, $I_{s0} + \Delta_i I_3(t_k)$, $k = 0,1,\dots,N$, $N = 100$, і по МНК для кожного i -го відхилення знайдемо, для рівняння (20) коефіцієнт, наприклад β_{1i} (табл.3)

Таблиця. 3 – Визначення зміщених оцінок для однотипних відхилень

N		1	2	3	4	5
β_{1i}		35	28,5	25,6	22,5	20
$\Delta_i I_3$	0	0,1	0,2	0,3	0,4	0,5
$\Delta\beta_{1i}$		5	11,5	14,34	17,5	20

Далі по МНК за даними табл. 3 визначимо коефіцієнти регресійної залежності

$$\beta_{1i} = \eta_0 + \eta_1 |\Delta I_{si}| + \eta_2 \Delta I_{si}^2, \quad (21)$$

де η_0 буде майже незміщеною оцінкою коефіцієнта β_1 рівняння (20):

$$\beta_1 = \frac{10}{0,25} = 40; \quad \eta_0 \approx \dots 40,9, \text{ похибка } 0,9 \text{ в кінці } \eta_0 \text{ коефіцієнта, однак вона}$$

суттєво менше зміщень $\Delta\beta_{1i}$ оцінок β_{1i} (Таблиця 3), отримання по МНК для суттєвих відхилень ΔI_3 , β_1 пов'язана з неточністю апроксимації (21), залежності (19).

За наявністю випадкових шумів у вимірах $\tilde{I}(t_k)$ і $I_s(t_k)$ аналогічний результат отримаємо шляхом усереднення даних експерименту.

Список літератури

1. Круг Г.К., Сосулин Ю.А., Фатуев В.А. «Планирование эксперимента в идентификации и электрополяции». М.: Наука, 1977, 150 с.
2. Круг Г.К., Фатуев В.А. «Применение D-оптимальных планов для восстановления характеристик линейных объектов»// Труды МЭИ, вып. 116, 1972, - С. 12-18.

A. Сильвестров, A. Скрынник, E. Уманская

Метод точной лінеаризації експериментально измеренных нелинейных зависимостей

Методика измерения параметров линеаризованной относительно базового режима модели нелинейной динамики электротехнических объектов, согласно которой на вход объекта подают такой тестирующий сигнал, при котором обеспечивается линейная независимость переменных состояния линеаризованной модели, которые регистрируются, при соответствующем условии близкой переменных состояния объекта и модели, однозначно определяются смещения (в результате влияния нелинейности объекта) оценки параметров линеаризованной модели. Метод отличается тем, что проводится два или больше подобных между собой эксперимента с разными амплитудами (мощностями) тестирующих сигналов.

A. Silvestrov, A. Skrynnik, E. Umanskaya

Метод точной лінеаризації експериментально измеренных нелинейных зависимостей

Methods of measuring the parameters relative to the base of the linear model of the nonlinear dynamics of the regime of electrical facilities, according to which the input object serves a test signal, at which the linear independence of the state variables of the linear models, which are recorded under suitable conditions near the state variables of the object and the models are uniquely determined by the displacement (nonlinearity due to the impact of the object) parameter estimates of the linear model. The method is characterized in that holds two or more mutually similar experiment with different amplitudes (power) testing signals.

Одержано 18.09.12