

УДК 621.314(075.8)

© Катаржин А.В., Сова А.Н., Драгун Д.К., Першин С.М., Агафонов К.В.  
Katarjin A., Sova A., Dragun D., Pershin S., Agafonov K.

## МАТЕМАТИЧЕСКАЯ МОДЕЛЬ СОВМЕЩЕННОЙ ЭЛЕКТРИЧЕСКОЙ МАШИНЫ СИСТЕМЫ ГАРАНТИРОВАННОГО ПИТАНИЯ

### MATHEMATICAL MODEL OF A COMBINATION OF ELECTRICAL MACHINERY POWER SYSTEM

**Аннотация.** В статье представлена математическая модель совмещенной электрической машины системы гарантированного питания. Разработанная математическая модель позволяет оценивать основные функции совмещенной электрической машины системы гарантированного питания на основе общей теории электрических машин.

**Annotation.** The article presents a mathematical model of combined electrical machine power system. Developed a mathematical model to evaluate the basic functions of a combined electrical machine power system based on the general theory of electrical machines.

**Ключевые слова.** Математическая модель, совмещенная электрическая машина, система гарантированного питания.

**Key words.** Mathematical model, combined electrical machine, uninterruptible power system.

Основными функциями совмещенной электрической машины системы гарантированного питания (СЭМ СП) являются: 1) преобразование электроэнергии сети в механическую энергию вала при постоянной частоте вра-

щения; 2) преобразование электроэнергии источника постоянного тока в постоянное магнитное поле обмотки возбуждения; 3) преобразование механической энергии вала в электрическую энергию трехфазного переменного тока с постоянным напряжением и стабильной частотой.

Катаржин Александр Владимирович – доктор технических наук, профессор кафедры «Транспортные установки», МАДИ;

Сова Александр Николаевич – доктор технических наук, профессор, заведующий кафедрой «Транспортные установки», МАДИ;

Драгун Дмитрий Константинович – доктор технических наук, профессор, главный специалист филиала Федерального государственного унитарного предприятия «Центр эксплуатации объектов наземной космической инфраструктуры» - «Конструкторское бюро «Мотор»;

Першин Сергей Михайлович – кандидат технических наук, старший научный сотрудник, старший научный сотрудник ФБУ «4 ЦНИИ Минобороны России», тел. 7(495)543-36-76;

Агафонов Кирилл Владимирович – аспирант, кафедра «Транспортные установки», МАДИ.

Katarjin Alexander – doctor of technical sciences, the professor of «Transport installations», MADI;

Sova Alexander – doctor of technical sciences, the professor, managing chair «Transport installations», MADI;

Dragun Dmitry – Doctor of Technical Sciences, the professor, the chief specialist of branch of the Federal state unitary enterprise «the Center of operation of objects of a land space infrastructure» - "Design office" Motor";

Pershin Sergey – candidate of technical sciences, senior researcher, senior researcher, FBI "4 Central scientific research institute of the Ministry of defense of Russia"

Agafonov Kirill – post-graduate student, department of "Transport settings", MADI.

Как показали исследования, указанные функции можно анализировать на основе общей теории электрических машин, так как для двигателя и генератора выполняются условия совмещения. Здесь под условиями совмещения считаются: отсутствие взаимно-индуктивных связей между разнополюсными обмотками; отсутствие вибрационных сил и возможность рассматривать каждую машину в отдельности, устанавливая затем связь между машинами.

Математическую модель СЭМ СПИ составим на основе теории электромагнитных цепей с переменной взаимной индуктивностью, основанной на уравнениях Лагранжа-Максвелла [1].

Для дальнейших рассуждений принимаем следующие допущения: 1) распределение магнитных полей двигателя генератора в воздушном зазоре СЭМ синусоидальное; 2) магнитные цепи машины не насыщены и потери в стали отсутствуют; 3) все параметры машин, кроме взаимных индуктивностей между статором и ротором, постоянные; 4) взаимные индуктивности статор-ротор пропорциональны косинусам углов между осями соответствующих обмоток; 5) воздушный зазор равномерный и фазы обмоток симметричны.

Учитывая перечисленные допущения, запишем дифференциальные уравнения с периодическими коэффициентами на основе законов Кирхгофа для обмоток СЭМ, схема которой показана на рисунке.

Для двигательной части СЭМ (обмотки А и В)

$$\begin{cases} L_{A1} \frac{di_{A1}}{dt} + \sum_{k=2}^3 L_{Ak} \frac{di_{Ak}}{dt} + l_A r_A + \frac{d}{dt} \left( \sum_{j=1}^m L_{ABj} i_{Bj} \right) = u_{A1}; \\ L_{B1} \frac{di_{B1}}{dt} + \sum_{j=2}^m L_{Bj} \frac{di_{Bj}}{dt} + l_B r_B + \frac{d}{dt} \left( \sum_{k=1}^3 L_{BAk} i_{Ak} \right) = 0. \end{cases} \quad (1)$$

Для генераторной части (обмотки С и D)

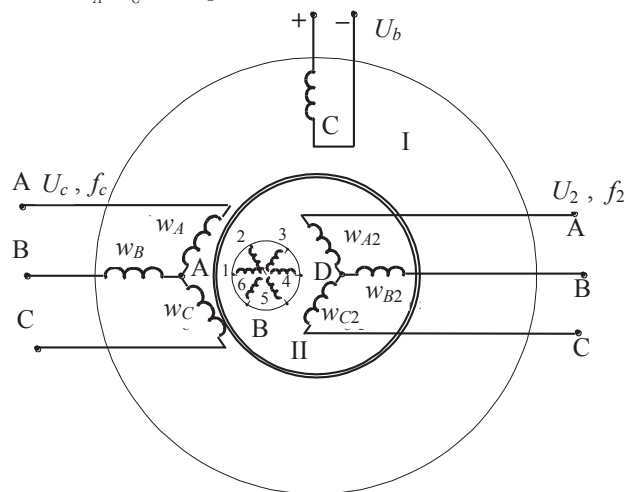
$$\begin{cases} L_c \frac{di_c}{dt} + l_c r_c + \frac{d}{dt} \left( \sum_{j=1}^3 L_{c0j} i_{0j} \right) = u_c; \\ (L_{o1} + L_H) \frac{di_{o1}}{dt} + \sum_{j=2}^3 L_{o1} \frac{di_{oj}}{dt} + l_o (r_o + r_H) + \\ + \frac{d}{dt} \left( \sum_{k=1}^3 L_{ok} i_{ck} \right) = 0, \end{cases} \quad (2)$$

где  $l_A, r_B, L_{A1}, L_{Ak}$  – соответственно, ток, активное сопротивление фазы, собственная индуктивность фазы и взаимная индуктивность между фазами обмотки А (для обмоток В, С и D они имеют соответствующий индекс обмотки; индекс  $k$  показывает номер фазы обмоток статора, а  $j$  – ротора);

$L_{AB}, L_{BA}, L_{cd}, L_{dc}$  – взаимные индуктивности между обмотками статора и ротора СЭМ;

$r_x, x_n = \omega_2 L_n$  – активное и индуктивное сопротивление нагрузки;

$u_A, u_C$  – напряжения обмоток А и С.



Схемы обмоток совмещенной электрической машины (обмотки А, В, С и D)

Для всех трех токов фаз трехфазной обмотки А статора можно записать уравнения, аналогичные первому уравнению системы (1), а для всех токов фаз  $m$ -фазной обмотки В ротора – уравнения, аналогичные второму уравнению системы (1).

В конечном итоге получается система  $m+3$  уравнений вида (1), из которых определяются по заданному напряжению  $U_1$  статорные и роторные токи в зависимости от частоты вращения ротора.

Аналогично может быть составлена система дифференциальных уравнений для генераторной части СЭМ по уравнениям системы (2).

При установившемся симметричном режиме работы СЭМ токи статора I и ротора II образуют симметричные системы, поэтому на основе теории симметричного режима можно ограничиться только двумя уравнениями: для фазы А статора I и ротора II.

Собственные индуктивности фазы и взаимные индуктивности между фазами можно записать следующим образом:

- для обмотки А ( $l_{Ak}, \kappa=1...3$ )  
 $l_{A1} = l_A \cos \theta + l_{Ap}; l_{A2} = l_A \cos 2\pi/3; l_{A3} = l_A \cos 4\pi/3;$
- для обмотки В ( $L_{Bj}, j=1...m$ , где  $m$  – число фаз)  
 $L_{B1} = l_B \cos \theta + l_{Bp}; l_{B2} = l_B \cos 2\pi/3; l_{B3} = l_B \cos 4\pi/m;$   
 $l_{Bm} = l_B \cos(m-1)2\pi/m;$
- для обмотки С  
 $l_{c1} = l_c \cos \theta + L_{cp};$
- для обмотки D ( $l_{Dj}, j=1...3$ )  
 $l_{D1} = l_D \cos \theta + l_{Dp}; l_{D2} = l_D \cos 2\pi/3; l_{D3} = l_D \cos 4\pi/3,$

где  $L_A, L_B, L_C, L_D$  – индуктивности фаз обмоток;

$L_{Ap}, L_{Bp}, L_{cp}, L_{Dp}$  – индуктивности рассеяния фаз об-

МОТОК.

Взаимные индуктивности между фазами обмоток статора и ротора можно записать в виде

- для фазы обмотки А относительно В  
 $L_{AB1} = M_{AB} \cos(\omega_s t + \gamma_1); L_{AB2} = M_{AB} \cos(\omega_s t + \gamma_1 - 2\pi/m); \dots;$   
 $L_{AB1m} = M_{AB} \cos[\omega_s t + \gamma_1 - (m-1)2\pi/m];$
- для фазы обмотки В относительно А  
 $L_{BA1} = M_{BA} \cos(\omega_2 t + \gamma_1); L_{BA2} = M_{BA} \cos(\omega_2 t + \gamma_1 - 2\pi/3);$   
 $L_{BA3} = M_{BA} \cos(\omega_2 t + \gamma_1 - 4\pi/3);$
- для фазы обмотки С относительно D  
 $L_{DC1} = M_{DC} \cos(\omega_3 t + \gamma_2); L_{DC2} = M_{DC} \cos(\omega_3 t + \gamma_2 - 2\pi/3);$   
 $L_{DC3} = M_{DC} \cos(\omega_3 t + \gamma_2 - 4\pi/3);$
- для фазы обмотки D относительно С  
 $L_{DC1} = M_{DC} \cos(\omega_3 t + \gamma_2),$

где  $\omega_s = \omega_1 - \omega_2$  – частота вращения обмотки В;

$\omega_1 = 2\pi f_1$  – угловая частота вращения поля обмотки А;

$\omega_2 = s_1 \omega_1$  – угловая частота вращения поля обмотки В;

$\omega_3 = \left[ 1 + \frac{P}{P_1} (1 - s_1) \right] \omega_1$  – частота вращения обмотки D;

$s_1$  – скольжение двигателя;

$\gamma_1, \gamma_2$  – начальные углы поворота обмоток В и D относительно обмоток А и С;

$M_{AB} = M_{BA}; M_{CD} = M_{DC}$  – максимальные значения взаимных индуктивностей статор-ротор между осями соответствующих обмоток.

В системах (1) и (2) получены линейные дифференциальные уравнения с периодическими коэффициентами, которые появляются вследствие изменения взаимного расположения обмоток статора и ротора.

Для установившегося симметричного режима решение системы (1) примет вид

$$\begin{cases} i_{A1} = I_{Am} \sin(\omega_1 t + \alpha_1); \\ i_{A2} = I_{Am} \sin(\omega_1 t + \alpha_1 - 2\pi/3); \\ \dots \dots \dots \dots \dots \dots \dots \\ i_{Am} = I_{Am} \sin(\omega_1 t + \alpha_1 - 4\pi/3); \\ i_{B1} = I_{Bm} \sin(\omega_2 t + \alpha_2); \\ i_{B2} = I_{Bm} \sin(\omega_2 t + \alpha_2 - 2\pi/m); \\ \dots \dots \dots \dots \dots \dots \dots \\ i_{Bm} = I_{Bm} \sin[\omega_2 t + \alpha_{21} + (m-1)2\pi/m], \end{cases} \quad (3)$$

где  $I_{Am}, I_{Bm}$  – амплитудные значения токов обмоток А и В;

$\alpha_1, \alpha_2$  – начальные фазы токов обмоток А и В.

Подставим соответствующие выражения для токов, индуктивностей и взаимных индуктивностей фаз обмоток А и В, а также взаимных индуктивностей между обмотками А и В в (1), при этом для дальнейших преобразований выпишем предварительно следующие тригонометрические

соотношения, справедливые для всех значений  $m \geq 3$

$$\begin{cases} \sin x \cos y + \left[ \frac{2\pi}{m} \right] \left[ \frac{2\pi}{m} \right] = \frac{m}{2} \sin(x - y); \\ \sin x \sin y + \left[ \frac{2\pi}{m} \right] \left[ \pm \frac{2\pi}{m} \right] = \pm \frac{m}{2} \cos(x \mp y); \\ \sin x \cos y + \left[ \frac{2\pi}{m} \right] \left[ -\frac{2\pi}{m} \right] = \frac{m}{2} \sin(x + y); \\ \cos x \cos y + \left[ \frac{2\pi}{m} \right] \left[ \pm \frac{2\pi}{m} \right] = \frac{m}{2} \cos(x \mp y). \end{cases} \quad (4)$$

Левые части соотношений (4) представляют собой сумму из  $m$  слагаемых, где каждое последующее слагаемое получается из предыдущего путем изменения фаз  $x$  и  $y$  на  $2\pi/m$  в соответствии со знаками, указанными в квадратных скобках.

Обозначая  $L_{AA} = \frac{3}{2}L_A + L_{Ap}; L_{BB} = \frac{m}{2}L_B + L_{Bp};$

$M_A = \frac{m}{2}M_{AB} = \frac{3}{2}M_{BA}; X_A = \omega_1 L_{AA}; X_B = \omega_2 L_{BB}$  и под-

ставляя токи обмоток А и В, получаем

$$x_A I'_A \cos \omega_1 t - x_2 I''_A \sin \omega_1 t + r_A I'_A \sin \omega_1 t + r_2 I''_A \cos \omega_1 t + \omega_1 M_A I'_B \cos \omega_1 t - \omega_1 M_A I''_B \sin \omega_1 t = U_{Am} \sin \omega t; \quad (5)$$

$$x_B I'_B \cos \omega_2 t - x_B I''_B \sin \omega_2 t + r_B I'_B \sin \omega_2 t + r_B I''_B \cos \omega_2 t + \omega_2 M_A I'_A \cos \omega_2 t - \omega_2 M_A I''_A \sin \omega_2 t = 0. \quad (6)$$

Уравнения (5) и (6) можно преобразовать с помощью метода гармонического баланса, приравняв коэффициенты при одинаковых тригонометрических функциях в левых и правых частях, в результате чего получаем

$$\begin{cases} r_A I'_A - x_A I''_A + 0 - \omega_1 M_A I''_B = U_{Am}; \\ x_A I'_A + r_A I''_A + \omega_1 M_A I'_B + 0 = 0; \\ 0 - \omega_2 M_A I''_A + r_B I'_B - x_B I''_B = 0; \\ \omega_2 M_A I'_A + 0 + x_B I'_B + r_B I''_B = 0. \end{cases} \quad (7)$$

Амплитудные значения токов фаз обмоток А и В равны

$$\begin{cases} I_{Am} = \sqrt{I_A'^2 + I_A''^2} = \sqrt{A_1^2 + D_1^2} \frac{U_{Am}}{\Delta_1^2} = \frac{z_B}{\Delta_1} U_{Am}; \\ I_{Bm} = \sqrt{I_B'^2 + I_B''^2} = \sqrt{B_1^2 + C_1^2} \omega_2 M_A \frac{U_{Am}}{\Delta_1^2} = \frac{\omega_2 M_A}{\Delta_1} U_{Am}, \end{cases} \quad (8)$$

где введены обозначения

$$\begin{cases} A_1 = r_A z_B^2 + \omega_1 \omega_2 r_B M_A^2; \\ D_1 = x_A z_B^2 - \omega_1 \omega_2 x_B M_A^2; \\ B_1 = r_A x_B + r_B x_A; \\ C_1 = r_A r_B - x_A x_B + \omega_1 \omega_2 M_A^2; \\ z_A^2 = r_A^2 + x_A^2; z_B^2 = r_B^2 + x_B^2; \\ B_1^2 + C_1^2 = \Delta_1^2; A_1^2 + D_1^2 = \Delta_1^2 z_B^2. \end{cases}$$

Входной коэффициент мощности

$$\cos \phi_1 = \frac{1}{\sqrt{1 + \operatorname{tg}^2 \phi_1}} = \frac{A_1}{\sqrt{A_1^2 + D_1^2}} = \frac{A_1}{\Delta_1 z_B}. \quad (9)$$

Потребляемая из сети активная мощность двигателя равна

$$P_A = 3U_A I_A \cos \phi_1 = \frac{3}{2} U_{Am} I_{Am} \frac{A_1}{\Delta_1 z_B} = \frac{3}{2} \frac{A_1}{\Delta_1^2} U_{Am}^2. \quad (10)$$

Потери в меди обмоток А и В

$$P_{MAB} = 3r_A I_A^2 + m r_B I_B^2 = \frac{1}{2} (3r_A z_B^2 + m r_B \omega_2^2 M_A^2) \frac{U_{Am}^2}{\Delta_1^2}. \quad (11)$$

Электромагнитный момент двигателя

$$M_{ЭМА} = \frac{P_{ЭМА}}{\omega_{mex}} = \frac{3}{2} P_1 \frac{\omega_2 M_A^2}{\Delta_1^2} r_B U_{Am}^2. \quad (12)$$

*Литература*

1. Копылов И.П. Математическое моделирование электрических машин. М.: ВШ, 2001. 307 с.

Материал поступил в редакцию 19. 02. 2014 г.