

УДК 621.313.30

ЭЛЕКТРОМЕХАНИКА

Академик АН Армянской ССР А. Г. Иосифьян, Г. Л. Арешян

Теория синхронно-асинхронной машины с дуальной системой возбуждения

(Представлено 6/IV 1976)

Рассматриваемая машина состоит из трех электромагнитных систем (рис. 1). Две системы S и R имеют симметричные трехфазные обмотки, фазы которых обозначены через a, b, c и n, m, h . Третья система F , пространственно расположенная между системами S и R , является источником постоянного магнитного поля возбуждения, дуально связанного с обмотками систем S и R . Возбуждение может быть осуществлено либо с помощью постоянных магнитов с высокими удельными энергетическими характеристиками, либо

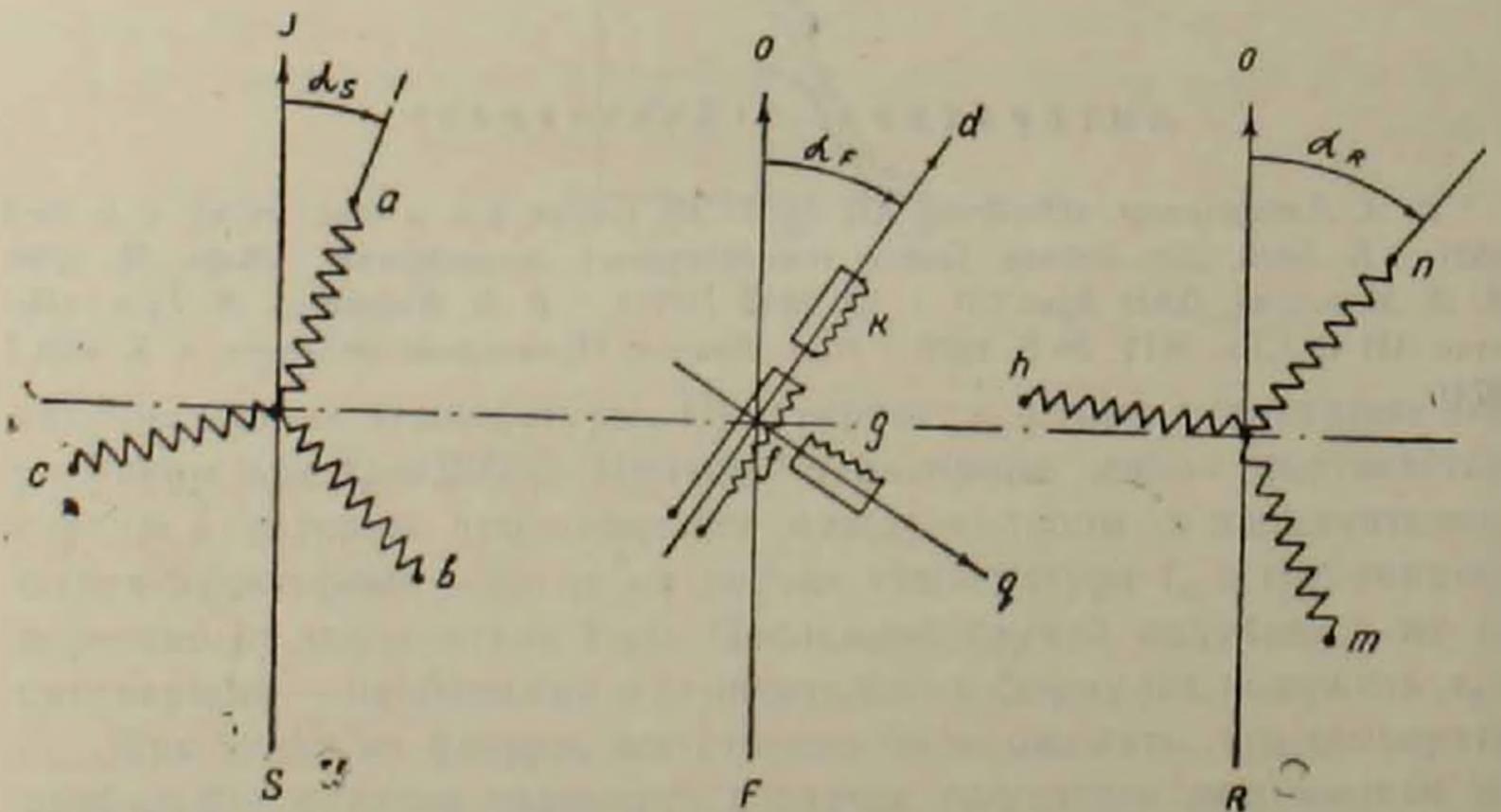


Рис. 1. Схема обмоток и их обозначения синхронно-асинхронной машины с дуальной системой возбуждения

с помощью обмотки возбуждения f , питаемой постоянным током. Система F имеет также две демпфирующие обмотки k и g . Магнитные оси обмоток f и k совпадают с продольной

осью d , а магнитная ось обмотки g —с поперечной осью q . Конструктивно эти три системы S , F и R могут быть выполнены в виде дисковых или цилиндрических синхронно-асинхронных машин. В общем случае, каждая система S , F и R может иметь одну степень свободы пространственного поворота относительно некоторой неподвижной системы отсчета и определяемая углами α_S , α_F и α_R между системой отсчета и осями обмоток a (система S), f (система F) и n (система R). Углы α_S , α_F и α_R — выражаются в электрических градусах. Положение систем F и R относительно системы S будем определять углами: $\theta = \alpha_F - \alpha_S$ и $\alpha = \alpha_R - \alpha_S$. Угол между системами F и R обозначим через $\beta = \alpha - \theta = \alpha_R - \alpha_F$. Динамические процессы, происходящие в рассматриваемой машине, описываются нижеследующими дифференциальными уравнениями мгновенных значений напряжений, токов и магнитных потокоцеплений:

система S (1.1)

$$u_a = \frac{d\psi_a}{dt} + r_s i_a; \quad u_b = \frac{d\psi_b}{dt} + r_s i_b; \quad u_c = \frac{d\psi_c}{dt} + r_s i_c;$$

система F (1.2)

$$u_f = \frac{d\psi_f}{dt} + r_f i_f; \quad 0 = \frac{d\psi_k}{dt} + r_k i_k; \quad 0 = \frac{d\psi_g}{dt} + r_g i_g;$$

система R (1.3)

$$u_n = \frac{d\psi_n}{dt} + r_R i_n; \quad u_m = \frac{d\psi_m}{dt} + r_R i_m; \quad u_h = \frac{d\psi_h}{dt} + r_R i_h$$

и дифференциальными уравнениями движения инерциальных масс

$$J_S \frac{d^2 \alpha_S}{p dt^2} + k_S \frac{d \alpha_S}{p dt} + M_{S \rightarrow M} = M_{S \text{ вн}}, \quad (2.1)$$

$$J_F \frac{d^2 \alpha_F}{p dt^2} + k_F \frac{d \alpha_F}{p dt} + M_{F \rightarrow M} = M_{F \text{ вн}}, \quad (2.2)$$

$$J_R \frac{d^2 \alpha_R}{p dt^2} + k_R \frac{d \alpha_R}{p dt} + M_{R \rightarrow M} = M_{R \text{ вн}}. \quad (2.3)$$

В уравнениях (2) J_l —момент инерции, $M_{l \rightarrow M}$ —электромагнитные моменты систем ($l = S, F, R$);

$M_{l \text{ вн}}$ —внешние моменты соответствующих систем;

p —число пар полюсов машины.

Система уравнений баланса напряжений (1) и баланса вращающих моментов с учетом движения инерциальных масс (2) описывают, в общем случае стационарные и не стационарные режимы взаимосвязанных электромагнитных систем S , F и R . С точки зрения преобразования энергии, в принципе, например, могут быть реализованы следующие случаи:

1. Электромагнитная энергия подводится в систему S , система F возбуждена постоянным током; система обмоток R замкнута. Тогда: система SF работает в режиме синхронного двигателя (с отбором либо без отбора механической энергии из системы F); система FR работает в режиме асинхронного двигателя. Обобщенные координаты при этом равны $\alpha_S = \text{const}$; $\alpha_F(t)$; $\alpha_R(t)$.
 2. Электромагнитная энергия подводится в систему R , $\alpha_R = \text{const}$; обмотки системы S замкнуты; система F возбуждена. Тогда: SF — работает в режиме асинхронного, а FR — в режиме синхронного, двигателя.
 3. Механическая энергия подводится к системе F и она возбуждена постоянным током ($\alpha_F(t)$); Системы S и R работают в режимах синхронных генераторов ($\alpha_S = \text{const}$, $\alpha_R = \text{const}$) либо в режимах асинхронных двигателей ($\alpha_S(t)$ и $\alpha_R(t)$) либо одна система в режиме синхронного генератора, а другая в режиме асинхронного двигателя.
 4. Система F возбуждена и закреплена ($\alpha_F = \text{const}$); к системам S и R подводится механическая энергия. Системы S и R работают в режиме синхронных генераторов.
 5. То же, что и случай 4, но механическая энергия подводится к системе S и она работает в режиме синхронного генератора а из системы R отводится механическая энергия и она работает в режиме асинхронного двигателя.
- Возможны также и другие случаи.

Специфические особенности этих всех возможных энергетических преобразований отражены в дифференциальных уравнениях (1) и (2) и анализируются путем задания соответствующих напряжений, величин внешних моментов и их знаков, а также наложением необходимых ограничений на пространственные обобщенные координаты.

Потокоцепления, выраженные в матричной форме, определяются через индуктивности и токи выражениями:

$$\left. \begin{aligned} \psi_S &= L_{SS}i_S + L_{SF}i_F + L_{SR}i_R, \\ \psi_F &= L_{FS}i_S + L_{FF}i_F + L_{FR}i_R, \\ \psi_R &= L_{RS}i_S + L_{RF}i_F + L_{RR}i_R, \end{aligned} \right\} \quad (3)$$

где $\psi_S = (\psi_a \ \psi_b \ \psi_c)$, $\psi_F = (\psi_f \ \psi_k \ \psi_g)$, $\psi_R = (\psi_n \ \psi_m \ \psi_h)$ — столбцовые матрицы потокоцеплений; $i_S = (i_a \ i_b \ i_c)$; $i_F = (i_f \ i_k \ i_g)$, $i_R = (i_n \ i_m \ i_h)$, — столбцовые матрицы токов. Матрицы индуктивностей имеют вид (через ρ обозначен угол 120°):

$$\begin{aligned} L_{SS} &= \begin{vmatrix} L_S & -M_S & -M_S \\ -M_S & L_S & -M_S \\ -M_S & -M_S & L_S \end{vmatrix}; \quad L_{SF} = \\ &= \begin{vmatrix} M_{Sf} \cos \Theta & M_{Sk} \cos \Theta & -M_{Sg} \sin \Theta \\ M_{Sf} \cos(\Theta - \rho) & M_{Sk} \cos(\Theta - \rho) & -M_{Sg} \sin(\Theta - \rho) \\ M_{Sf} \cos(\Theta + \rho) & M_{Sk} \cos(\Theta + \rho) & -M_{Sg} \sin(\Theta + \rho) \end{vmatrix}; \end{aligned} \quad (4)$$

$$L_{SR} = M_{SR} \begin{vmatrix} \cos \alpha & \cos(\alpha + \rho) & \cos(\alpha - \rho) \\ \cos(\alpha - \rho) & \cos \alpha & \cos(\alpha + \rho) \\ \cos(\alpha + \rho) & \cos(\alpha - \rho) & \cos \alpha \end{vmatrix}; \quad L_{FS} = L_{SF}^z; \quad (4)$$

$$L_{FF} = \begin{vmatrix} L_f & M_{fk} & 0 \\ M_{fk} & L_k & 0 \\ 0 & 0 & L_g \end{vmatrix}; \quad L_{FR} = \begin{vmatrix} M_{Rf} \cos \beta & M_{Rf} \cos(\beta + \rho) & M_{Rf} \cos(\beta - \rho) \\ M_{Rk} \cos \beta & M_{Rk} \cos(\beta + \rho) & M_{Rk} \cos(\beta - \rho) \\ M_{Rg} \sin \beta & M_{Rg} \sin(\beta + \rho) & M_{Rg} \sin(\beta - \rho) \end{vmatrix}$$

$$L_{RS} = L_{SR}^z; \quad L_{RF} = L_{FR}^z; \quad L_{RR} = \begin{vmatrix} L_R & -M_R & -M_R \\ -M_R & L_R & -M_R \\ -M_R & -M_R & L_R \end{vmatrix}$$

Верхним индексом „z“ обозначена транспонированная матрица. Индуктивности выписаны для случая симметричного магнитопровода, относительно осей „d“ и „q“. В дальнейшем через R_S , R_F и R_R обозначены матрицы активных сопротивлений соответствующих систем:

$$R_S = \begin{vmatrix} r_s & 0 & 0 \\ 0 & r_s & 0 \\ 0 & 0 & r_s \end{vmatrix}; \quad R_F = \begin{vmatrix} r_f & 0 & 0 \\ 0 & r_k & 0 \\ 0 & 0 & r_g \end{vmatrix}; \quad R_R = \begin{vmatrix} r_R & 0 & 0 \\ 0 & r_R & 0 \\ 0 & 0 & r_R \end{vmatrix} \quad (5)$$

Выражения для электромагнитных моментов, приложенных к системам: $M_{Sэм}$, $M_{Fэм}$, $M_{Rэм}$ (см. уравнения (2)), определяются из выражений:

$$M_{Sэм} = -p \frac{\partial T_s}{\partial \alpha_S}; \quad M_{Fэм} = -p \frac{\partial T_s}{\partial \alpha_F}; \quad M_{Rэм} = -p \frac{\partial T_s}{\partial \alpha_R}, \quad (6)$$

где T_s — электромагнитная энергия машины, равная;

$$T_s = \frac{1}{2} [i_S^z \ i_F^z \ i_R^z] \begin{bmatrix} L_{SS} L_{SF} L_{SR} \\ L_{FS} L_{FF} L_{FR} \\ L_{RS} L_{RF} L_{RR} \end{bmatrix} \cdot \begin{bmatrix} i_S \\ i_F \\ i_R \end{bmatrix} = \frac{1}{2} i^z L i, \quad (7)$$

где L и i — блочные матрицы. С учетом (7), выражения (6) примут вид:

$$M_{Sэм} = -\frac{p}{2} i^z \frac{\partial L}{\partial \alpha_S} i; \quad M_{Fэм} = -\frac{p}{2} i^z \frac{\partial L}{\partial \alpha_F} i; \quad M_{Rэм} = -\frac{p}{2} i^z \frac{\partial L}{\partial \alpha_R} i. \quad (8)$$

Уравнения (8) справедливы для случая движения всех трех систем S , F и R относительно неподвижной системы отсчета: При этом α_{Sp}^{-1} , α_{Fp}^{-1} , α_{Rp}^{-1} являются независимыми обобщенными координатами и все элементы матриц L_{ij} уравнений (4) должны быть выражены через эти углы, после чего вычислены частные производные уравнения (8). В случае закрепления системы S , в качестве независимых обобщенных координат, целесообразно принять углы

$\theta p^{-1} = p^{-1} \int_0^t \omega_f dt + p^{-1} \theta_0$ и $\alpha p^{-1} = p^{-1} \int_0^t \omega_{Rd} dt + p^{-1} \alpha_0$, тогда элементы матриц L_{ij} выражаются через эти углы и вместо (2) и (8) имеем:

$$\left. \begin{aligned} J_F \frac{d^2\theta}{pdt^2} + k_F \frac{d\theta}{pdt} + M_{FЭМ} &= M_{Fмн} \\ J_R \frac{d^2\alpha}{pdt^2} + k_R \frac{d\alpha}{pdt} + M_{RЭМ} &= M_{Rмн} \end{aligned} \right\} \quad (9)$$

и соответственно:

$$M_{FЭМ} = -\frac{p}{2} i^* \frac{\partial L}{\partial \theta} i, \quad M_{RЭМ} = -\frac{p}{2} i^* \frac{\partial L}{\partial \alpha} i. \quad (10)$$

Величина электромагнитного момента, действующая на опору (систему S), в этом случае будет равна:

$$M_{SЭМ} = M_{FЭМ} + M_{RЭМ}. \quad (11)$$

Все полученные выше дифференциальные уравнения содержат коэффициенты, которые являются периодическими функциями времени. Известны методы преобразования систем дифференциальных уравнений синхронной машины (1) и асинхронной машины (2) в пространство с новыми переменными, где коэффициенты систем дифференциальных уравнений оказываются постоянными величинами.

Можно показать, что матрицы индуктивностей и активных сопротивлений рассматриваемой синхронно-асинхронной машины с дуальной системой возбуждения

$$L = \begin{bmatrix} L_{SS} & L_{SF} & L_{SR} \\ L_{FS} & L_{FF} & L_{FR} \\ L_{RS} & L_{RF} & L_{RR} \end{bmatrix} \quad R = \begin{bmatrix} R_S & 0 & 0 \\ 0 & R_F & 0 \\ 0 & 0 & R_R \end{bmatrix} \quad (12)$$

удовлетворяют требованиям для преобразования системы дифференциальных уравнений в обобщенное пространство Горева-Парка (3).

Авторы определили полную матрицу Ляпунова L с помощью которой, система дифференциальных уравнений рассматриваемой машины преобразовывается в обобщенное пространство Горева-Парка.

$$\left. \begin{aligned} L &= \begin{bmatrix} L_S & 0 & 0 \\ 0 & E & 0 \\ 0 & 0 & L_R \end{bmatrix}; \quad L_S = \begin{bmatrix} 1 & \cos \theta & -\sin \theta \\ 1 & \cos(\theta - \rho) & -\sin(\theta - \rho) \\ 1 & \cos(\theta + \rho) & -\sin(\theta + \rho) \end{bmatrix} \\ L_R &= \begin{bmatrix} 1 & \cos \beta & \sin \beta \\ 1 & \cos(\beta + \rho) & \sin(\beta + \rho) \\ 1 & \cos(\beta - \rho) & \sin(\beta - \rho) \end{bmatrix} \quad E = \begin{bmatrix} 1 & 0 & 0 \\ 0 & 1 & 0 \\ 0 & 0 & 1 \end{bmatrix} \end{aligned} \right\} \quad (13)$$

Новыми переменными напряжений, потокосцеплений и токов для систем S и R будут:

$$\begin{aligned} u_S^* &= L_S^{-1} u_S; \quad u_R^* = L_R^{-1} u_R; \quad \psi_S^* = L_S^{-1} \psi_S; \quad \psi_R^* = L_R^{-1} \psi_R; \\ i_S^* &= L_S^{-1} i_S; \quad i_R^* = L_R^{-1} i_R; \end{aligned} \quad (14)$$

Для системы F новые переменные совпадают с исходными ($\Lambda_F = E$ — единичная матрица). В уравнениях (14) через строчные матрицы обозначены

$$\begin{aligned} u_S^* &= (u_{s0} \ u_{sd} \ u_{sq}) \quad \psi_S^* = (\psi_{s0} \ \psi_{sd} \ \psi_{sq}) \quad i_S^* = (i_{s0} \ i_{sd} \ i_{sq}) \\ u_R^* &= (u_{r0} \ u_{rd} \ u_{rq}) \quad \psi_R^* = (\psi_{r0} \ \psi_{rd} \ \psi_{rq}) \quad i_R^* = (i_{r0} \ i_{rd} \ i_{rq}) \end{aligned} \quad (15)$$

После проведения необходимых вычислений получена нижеследующая преобразованная система дифференциальных уравнений синхронно-асинхронной машины с дуальной системой возбуждения (для электрических контуров):

$$\begin{aligned} u_S^* &= L_{SS}^* \frac{di_S^*}{dt} + L_{SF}^* \frac{di_F}{dt} + L_{SR}^* \frac{di_R^*}{dt} + R_S i_S^* + C_S (L_{SS}^* i_S^* + L_{SF}^* i_F + L_{SR}^* i_R^*) \frac{d\theta}{dt}, \\ u_F &= L_{FS}^* \frac{di_S^*}{dt} + L_{FF} \frac{di_F}{dt} + L_{FR}^* \frac{di_R^*}{dt} + R_F i_F \quad (16) \\ u_R^* &= L_{RS}^* \frac{di_S^*}{dt} + L_{RF}^* \frac{di_F}{dt} + L_{RR}^* \frac{di_R^*}{dt} + R_R i_R^* + C_R (L_{RS}^* i_S^* + L_{RF}^* i_F + L_{RR}^* i_R^*) \frac{d\beta}{dt}, \end{aligned}$$

где матрицы равны:

$$\begin{aligned} L_{SS}^* &= \begin{vmatrix} L_{s0} & 0 & 0 \\ 0 & L_{sd} & 0 \\ 0 & 0 & L_{sq} \end{vmatrix}, \quad L_{s0} = L_S - 2M_S, \quad L_{sd} = L_S + M_S, \\ L_{SF}^* &= \begin{vmatrix} 0 & 0 & 0 \\ M_{sf} & M_{sk} & 0 \\ 0 & 0 & M_{sr} \end{vmatrix}, \quad L_{SR}^* = \frac{2}{3} M_{SR} \begin{vmatrix} 0 & 0 & 0 \\ 0 & 1 & 0 \\ 0 & 0 & 1 \end{vmatrix}, \quad L_{FS}^* = L_{SF}^*, \\ L_{FF} &= \begin{vmatrix} L_f & M_{fk} & 0 \\ M_{fk} & L_k & 0 \\ 0 & 0 & L_g \end{vmatrix}, \quad L_{FR}^* = \frac{3}{2} \begin{vmatrix} 0 & M_{kf} & 0 \\ 0 & M_{kr} & 0 \\ 0 & 0 & M_{rg} \end{vmatrix}, \quad L_{RS}^* = L_{SR}^*, \quad (17) \\ L_{RF}^* &= L_{FR}^*, \quad L_{RR}^* = \begin{vmatrix} L_{r0} & 0 & 0 \\ 0 & L_{rd} & 0 \\ 0 & 0 & L_{rq} \end{vmatrix}, \quad L_{r0} = L_R - 2M_R, \quad L_{rd} = L_R + M_R \\ C_S &= \Lambda_S^{-1} \frac{d\Lambda_S}{d\theta} = \begin{vmatrix} 0 & 0 & 0 \\ 0 & 0 & -1 \\ 0 & 1 & 0 \end{vmatrix}, \quad C_R = \Lambda_R^{-1} \frac{d\Lambda_R}{d\beta} = \begin{vmatrix} 0 & 0 & 0 \\ 0 & 0 & 1 \\ 0 & -1 & 0 \end{vmatrix} \end{aligned}$$

Выражения для потокосцеплений имеют вид:

$$\begin{aligned} \psi_S^* &= L_{SS}^* i_S^* + L_{SF}^* i_F + L_{SR}^* i_R^* \\ \psi_F^* &= L_{FS}^* i_S^* + L_{FF} i_F + L_{FR}^* i_R^* \\ \psi_R^* &= L_{RS}^* i_S^* + L_{RF}^* i_F + L_{RR}^* i_R^*. \end{aligned} \quad (18)$$

В стационарном режиме работы

$$\frac{d\Theta}{dt} = \omega_F = \text{const} \quad \frac{d\beta}{dt} = \frac{d(\alpha - \Theta)}{dt} = \omega_r - \omega_F = \text{const} \quad (19)$$

и система (16) имеет постоянные коэффициенты. Дифференциальные уравнения движения инерциальных масс (9) остаются без изменений, а выражения для электромагнитных моментов (10), после преобразования получают следующий окончательный вид:

$$\begin{aligned} M_{F_{\Sigma M}} &= -3/2 p (M_{Sf} i_{Sq} i_f + M_{Sk} i_{Sq} i_k - M_{Sg} i_{Sd} i_g - \\ &\quad - M_{Rg} i_g i_{Rd} + M_{Rf} i_f i_q + M_{Rk} i_k i_{Rq}) \\ M_{K_{\Sigma M}} &= 3/2 p (3/2 M_{SR} (i_{Sq} i_{Rd} - i_{Sd} i_{Rq}) + M_{Kg} i_g i_{Rd} - \\ &\quad - M_{Kf} i_f i_{Rq} - M_{Kk} i_k i_{Rq}) \end{aligned} \quad (20)$$

Откуда на основании (11) определяется

$$\begin{aligned} M_{S_{\Sigma M}} &= -3/2 p (3/2 M_{SR} (i_{Sq} i_{Rd} - i_{Sd} i_{Rq}) + M_{Sf} i_{Sq} i_f + \\ &\quad + M_{Sk} i_{Sq} i_k - M_{Sg} i_{Sd} i_g). \end{aligned} \quad (21)$$

Системы уравнений (9), (16) и (20) являются полными и позволяют исследовать переходные и установившиеся процессы синхронно-асинхронной машины с дуальной системой возбуждения, если заданы внешние напряжения $u_s(t)$, $u_f(t)$, $u_r(t)$ и внешние моменты $M_{F_{\Sigma M}}(t)$ и $M_{K_{\Sigma M}}(t)$.

Ереванский политехнический институт им. К. Маркса

Հայկական ՍՍՀ ԳԱ ակադեմիկոս Ա. Ղ. ԻՈՍԻՖՅԱՆ, Գ. Լ. ԱՐՆՇՅԱՆ

Երկկտրամանի (դուալ) զրգուման սիստեմով սինխրոն-ասինխրոն մեքենայի տեսությունը

Զարգացված է էլեկտրական մեքենայի տեսությունը, որը բաղկացած է երեք էլեկտրամագնիսական կապված S , F և R սիստեմներից: Այդ էլեկտրական մեքենան տալիս է հնարավորություն իրադրծել տարրեր գեներատորաշարժիչային ուժիմներ և մասնավոր դեպքերում այն վերափոխում է սինխրոն (երբ անջատվում է R սիստեմը), կամ ասինխրոն (երբ անջատվում է F սիստեմը) մեքենայի:

Ստացված են դիֆերենցիալ հավասարումների սիստեմներ ինչպես բնական փոփոխականների, այնպես էլ ընդհանրացված տարածության մեջ ձևափոխված փոփոխականների համար:

Л И Т Е Р А Т У Р А — Գ Ր Ա Կ Ա Ն Ո Ւ Ք Յ Ո Ւ Ն

¹ А. Г. Носифьян, ДАН Арм. ССР, т. VII, № 3 (1947). ² С. В. Стрихов, ДАН СССР, т. 117, № 3 (1957). ³ Г. Л. Арешян, ДАН Арм. ССР, т. VI, № 4 (1973).