



ЕЖЕМЕСЯЧНЫЙ
НАУЧНО-ТЕХНИЧЕСКИЙ ЖУРНАЛ

Издается с января 1930 года

№ 2 ФЕВРАЛЬ 1995

СОДЕРЖАНИЕ

ЭЛЕКТРИЧЕСКИЕ МАШИНЫ

- Копылов И.П., Сонин Ю.П., Гулиев И.В., Бай-
нев В.Ф. Обобщенная электромеханическая
система

литерной деструкции с элементным составом
полимерных электроизоляционных материалов 28

ИССЛЕДОВАНИЯ И РАСЧЕТЫ

- Ямпольский В.З., Комагоров В.П., Зимин М.С.
Критерии выбора архитектур управляемых
информационных вычислительных систем на
базе типовых локальных вычислительных се-
тей 31

- Щелыкалов Ю.Я., Герасимов Е.Б., Каза-
ков Ю.Б., Тихонов А.И. Исследование сход-
имости решения сопряженных нелинейных
полевых задач 35

- Герасимов Е.Б., Щелыкалов Ю.Я. Исследо-
вание способа интенсификации теплообмена
поверхности диэлектриков 37

- Будников Н.И., Кацкан В.И. Влияние взаим-
ного расположения сверхпроводниковых ка-
тушек на их электромагнитные параметры 40

- Чубрик В.А. Использование намагниченности
и магнитного момента сил для определения
характеристик магнитотвердых материалов в
точке $(BH)_{\text{так}}$ 44

- Иманов Г.И., Красавина М.А., Лунин С.А., По-
пов Н.М., Пугачев С.И. Физические и тех-
нологические задачи ультразвукового формо-
образования оксидноцинковых варисторов 47

- Куликов В.И., Прохоров Л.Н., Коньков Н.В.,
Парилова Г.А., Сытилии С.Н. Нитридная ке-
рамика для изделий силовой электроники 51

- Красавина М.А., Пугачев С.И., Степенков В.В.
Характеристики частичных разрядов ограни-
чителей перенапряжений, изготовленных по
различным технологиям 56

ХРОНИКА

- I-я Международная конференция по элек-
тroteхнике и электротехнологии «МКЭЭ-94» 59

- Международный консорциум «Ново-техно» 60

ТРАНСФОРМАТОРЫ

- Буин А.Г., Дорогущая В.А., Желонин В.А.,
Мелешко И.Ю., Фрагов С.Ю. Система про-
грамм математического моделирования сило-
вых трансформаторов 12

НИЗКОВОЛЬТНАЯ ТЕХНИКА

- Зекцер Д.М. Математическое моделирование
процессов сохранности электротехнических
аппаратов и устройств 16

- Лазимов Т.М. Аналитическое выражение для
сопротивления электрически однородной зем-
ли при учете ее диэлектрических свойств 18

МАГНИТНЫЕ МАТЕРИАЛЫ

- Стародубцев Ю.Н., Кейлин В.И., Белозеров В.Я.
Ленточные магнитопроводы из быстрозака-
ленных сплавов ГАММАМЕТ® с высокой маг-
нитной проницаемостью 22

СТАНДАРТЫ

- Николаева Т.А., Писарева В.А. Проблемы на-
циональной и региональной стандартизации 26

ИЗОЛЯЦИОННАЯ ТЕХНИКА

- Баркова Л.В., Геворгян Э.Г., Тюрина М.В. Вза-
имосвязь энергии активации термоокис-

ЭЛЕКТРИЧЕСКИЕ МАШИНЫ

Обобщенная электромеханическая система

И.П. КОПЫЛОВ, Ю.П. СОНИН, доктора техн. наук, профессора,
И.В. ГУЛЯЕВ, канд. техн. наук, В.Ф. БАЙНЕВ, инж.

Развитие электромеханики сопровождается эволюцией понятия обобщенной электрической машины. Известно, что в общем случае обобщенную электрическую машину можно представить как многофазный обобщенный электромеханический преобразователь с m , n обмотками на статоре и роторе (ОЭП) [1]. Однако, учитывая органическую связь современных ЭП с управляемыми полупроводниковыми преобразователями электрической энергии в различных областях регулируемого электропривода, целесообразно ввести новую концепцию обобщенной электрической машины как обобщенной электромеханической системы (ОЭС). На рис. 1 представлена структурная схема ОЭС, где ПЧ_s , ПЧ_r — преобразователи частоты в его статорной и роторной обмотках; P_s , P_r — регуляторы преобразователей частоты; $ЗA_s$, $ЗA_r$ — задатчики амплитуды напряжений статора и ротора ОЭП; $ЗЧ_s$, $ЗЧ_r$ — задатчики частоты этих напряжений; $ЗУ_s$, $ЗУ_r$ — задатчики угла фазового регулирования инверторных звеньев ПЧ_s и ПЧ_r ; $ДС$ — датчик скорости вращения ротора; $ДПП$ — датчик положений результирующего магнитного

поля ОЭП. У ОЭС можно выделить три основных рабочих режима: «обобщенный асинхронный» режим ОАД, «обобщенный синхронный» режим ОСД [2] и «обобщенный режим машины постоянного тока» ОДПП. Таким образом, в зависимости от режима возможны три варианта ОЭС.

1. Электромеханическая система обобщенной асинхронной машины (рис. 1), работающей в двигательном режиме (ЭСОАД) с широкой регулировкой скорости вращения изменением амплитуды и частоты напряжения статора двигателя по заданному закону регулятором $P_s(S1)$ преобразователя ПЧ_s . Условие установившегося режима работы электрической машины $\omega_s = \omega_r - \omega$, обеспечивается у ЭСОАД регулятором $P_r(S2, S3)$ преобразователя ПЧ_r . Последний одновременно позволяет регулировать амплитуду и фазу напряжения и тока ротора ОАД с целью поддержания на зажимах обмотки статора двигателя $\cos\varphi = 1$ или опережающей в диапазоне его рабочих нагрузок.

Статическая устойчивость ЭСОАД при изменении нагрузки на валу двигателя обеспечивается соответствующим изменением скорости вращения ω_r и угловой частоты напряжения и тока ротора ω_r .

2. Электромеханическая система обобщенной синхронной машины (рис. 1), у которой в двигательном режиме (ЭСОАД) амплитуда и частота напряжения на обмотке якоря регулируются по требуемому закону с помощью $\text{ПЧ}_s(S1)$, а ПЧ_r в цепи обмотки возбуждения поддерживает неизменную частоту $\omega_r = \text{const}$ ($S4$) и $\cos\varphi = 1$ или опережающей на якоре СД.

Статическая устойчивость ЭСОАД при изменении нагрузки обеспечивается необходимым углом нагрузки с сохранением неизменности скорости вращения $\omega_r = \text{const}$.

3. Электромеханическая система обобщенной машины постоянного тока или обобщенного двигателя постоянного тока (ЭСОДПП) (рис. 2), которую можно получить из ОЭС с ПЧ_s и ПЧ_r ($S4, S5$) при ее управлении во всех режимах работы ОДПП по следующим законам:

поддержание примерного постоянства угла сдвига фаз первых гармоник напряжения и тока якоря — $\varphi_1 = \text{const}$ с тактовой самосинхронизацией по положительному результирующему магнитному поля

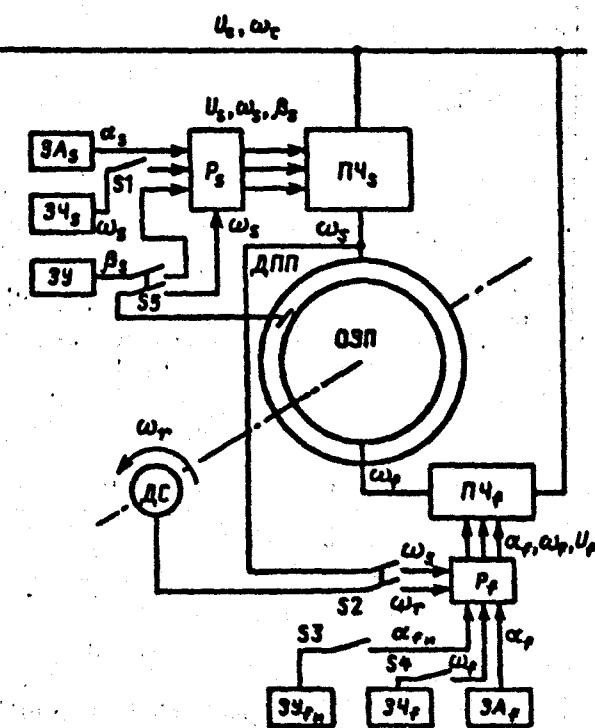


Рис. 1. Структурная схема обобщенной электромеханической системы

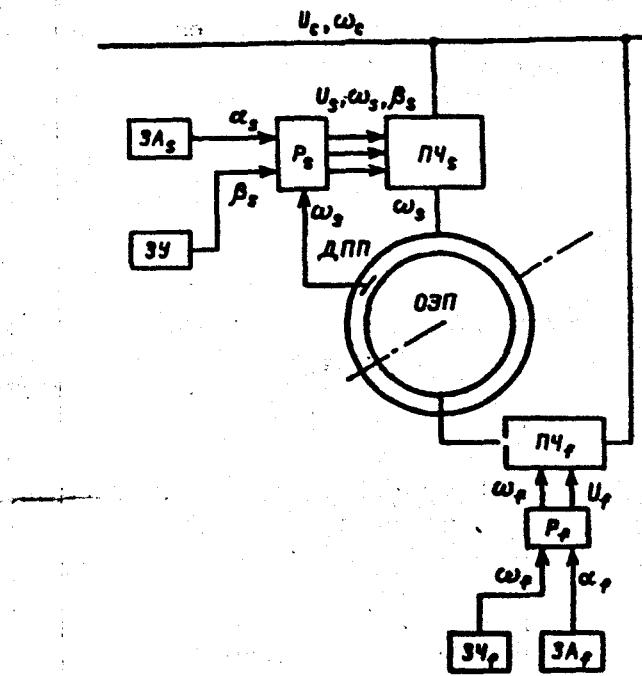


Рис. 2. Структурная схема электромеханической системы обобщенного двигателя постоянного тока

(ДПП) или фазе напряжения якоря; поддержание постоянства частоты возбуждения $\omega_f = \text{const}$; превышение МДС обмотки возбуждения над МДС обмотки якоря; регулирование скорости вращения ОДПТ теми же способами, что и у ДПТ.

Указанные законы управления ЭСОДПТ можно реализовать только в том случае, если обмотка якоря ОДПТ питается от ПЧ, с инверторным звеном по типу инвертора тока (ИТ), а его обмотка возбуждения — от ПЧ, с инвертором по типу инвертора напряжения (ИН).

Статическая устойчивость ЭСОДПТ при изменении момента сопротивления на валу обеспечивается одновременным изменением угла нагрузки и скорости вращения двигателя.

Варианты обобщенной электромеханической системы могут быть описаны в установленныхся режимах работы соответствующими системами векторных уравнений электромеханического равновесия, если использовать метод изображающих векторов в синхронных координатах статора (якоря) ОЭП. Так, для «обобщенного асинхронного» режима (ОАД) она будет представлена следующим образом (о. е.):

$$\underline{U}_s = -\underline{E}_s + (r_s + j\nu_s x_{so}) I_s; \quad (1)$$

$$\underline{U}_f = -\underline{E}_f + (r_f + j\nu_0 x_{fo}) I_f; \quad (2)$$

$$\underline{E}_s = -j\nu_s x_{sf} (I_s + I_f); \quad (3.a)$$

$$\underline{E}_f = -j\nu_0 x_{sf} (I_s + I_f); \quad (3.b)$$

$$M = \text{Re} j x_{sf} (I_s \dot{I}_f); \quad (4)$$

где $\underline{U}_s, \underline{U}_f$ — изображающие векторы напряжений обмоток статора и ротора; $\underline{E}_s, \underline{E}_f$ — изображающие векторы ЭДС обмоток статора и ротора; I_s, I_f — изображающие векторы токов этих обмоток; r_s, r_f — активные сопротивления обмоток статора и ротора; x_{so}, x_{fo}, x_{sf} — индуктивные сопротивления рассеяния и взаимоиндукции этих обмоток; $\nu_s = \pm \frac{\omega_s}{\omega_0}$ — относительная частота напряжения статора; $s_0 = \frac{\omega_s - \omega_r}{\omega_0} = \pm \frac{\omega_f}{\omega_0}$ — относительная частота напряжения обмотки ротора; $\omega_0 = \omega_b$ — частота, при которой определены сопротивления обмоток.

Система уравнений ОЭС для установившегося «обобщенного синхронного» режима ОСД и «обобщенного режима двигателя постоянного тока» ОДПТ, включающая выражения входных характеристик ИТ ПЧ, якоря с естественной и искусственной коммутацией [3], следующая [3]:

$$\underline{U}_s = -\underline{E}_{s0} + (r_s + j\nu_s x_{so}) I_s + j\nu_s x_{sf} I_0'; \quad (5)$$

$$\underline{U}_f = (r_f + j\nu_0 x_{fo}) I_{f0} + (r_f + j\nu_0 x_{fo}) \times \\ \times I_f' + j\nu_0 x_{sf} I_0'; \quad (6)$$

$$I_0 = I_s + I_f'; \quad (7)$$

$$I_f = I_{f0} + I_f'; \quad (8)$$

$$M = \text{Re} j x_{sf} (I_s \dot{I}_f); \quad (9)$$

$$U_{db} = \frac{3\sqrt{3} [\cos(\beta - \gamma) + \cos\beta] U_s}{2\pi} + 2\Delta U; \quad (10)$$

$$U_{db} = \frac{3\sqrt{3}}{2\pi} U_s \left\{ \cos(\beta - \gamma') + \frac{\alpha \nu_s I_s}{U_s} [(y'e)^2 + 1] - \frac{U_{Cm}}{3\sqrt{3} U_s} \gamma' \right\} + \\ + 2\Delta U, \quad (11)$$

где $\underline{E}_{s0} = -j\nu_s x_{sf} I_{f0}$ — изображающий вектор ЭДС якоря в режиме холостого хода ($I_s = 0$); I_0' — вектор результирующего тока нагрузки; I_{f0}, I_f' — векторы составляющих тока возбуждения в режимах холостого хода и нагрузки машины ОЭП; U_{db} — входное напряжение ИТ якоря; ΔU — внутреннее падение напряжения в тиристорах плеч ИТ; $U_{Cm} = \frac{\pi y'}{2\sqrt{6} \omega_s C} I_s$ — амплитуда напряжения на коммутирующем конденсаторе; $e = \frac{\omega_{LC}}{\omega_s}$ — относительная угловая частота собственных колебаний коммутационного контура ($\omega_{LC} = 1/\sqrt{2L_C C}$); β, γ — углы опережения включения тиристоров и коммутации ИТ; γ' — угол перезаряда коммутирующего конденсатора; α — коэффициент рассеяния машины.

На рис. 3, а, б представлены векторные диаграммы напряжений и токов ОАД, ОСД и ОДПТ при $s_0 > 0$. Причем для ОСД и ОДПТ при питании обмоток якоря от ИТ ПЧ, с естественной коммутацией угол $\varphi_1 = \beta - \gamma/2$, а от

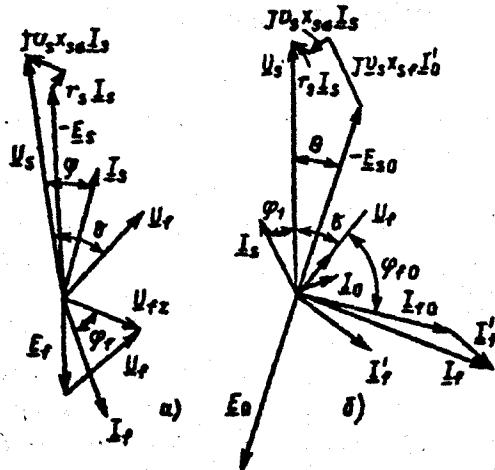


Рис. 3. Векторные диаграммы напряжений и токов:
а — ОАД; б — OSD и ОДПТ

ИМ с искусственной коммутацией $\varphi_1 = \beta - \gamma - \gamma'$.

Электромагнитный вращающий момент ОЭП указанных вариантов ОЭС выражается следующим образом:

1. ОАД

$$M = \frac{r_s r_f^2 + r_f (1-s_0) v_s x_s s_0 x_f}{(r_s r_f - \sigma v_s x_s s_0 x_f)^2 + (r_s s_0 x_f + r_f v_s x_s)^2} U_s^2 - v_s x_f [(r_f r_f - \sigma v_s x_s s_0 x_f) \sin \delta + (r_s s_0 x_f + r_f v_s x_s) \cos \delta] U_s U_f; \quad (12)$$

2. OSD

$$M = \frac{x_g I_{f0} [r_s r_f^2 (U \cos \theta - E_{f0}) + v_s x_s z_f' U \sin \theta]}{(r_s r_f - \sigma v_s x_s s_0 x_f)^2 + (r_s s_0 x_f + r_f v_s x_s)^2} + r_f s_0 x_f^2 (U_s - E_{f0} \cos \theta) U_s; \quad (13)$$

3. ОДПТ ($\varphi_1 = 0$ и $r_s = 0$)

$$M = x_g^2 I_{f0}^2 \frac{(r_s^2 r_f^2 x_f^4 + x_f^2 z_f'^4)(0.5 x_f z_f^2 \sin 2\theta + r_f s_0^2 x_f^2 \sin^2 \theta)}{x_g^4 z_f'^4 z_f''^2}, \quad (14)$$

где θ — угол нагрузки

$$z_f'^2 = r_f^2 + \sigma^2 s_0^2 x_f^2.$$

Электромагнитный вращающий момент вентильного двигателя (ВД) постоянного тока с неявнополюсным ротором — частный случай (14) при $s_0 = 0$ [4]

$$M = \frac{1}{2} \frac{x_g^2 I_{f0}^2}{x_g} \sin 2\theta. \quad (15)$$

При частотном регулировании скорости вращения ОАД или OSD по закону $U_s/v_s = f(M)$ и одновременном поддержании $\cos \varphi = \text{const}$ частота скольжения ротора ОАД определяется выражением ($r_s \approx 0$)

$$\begin{aligned} s_0 &= \frac{v_s \sigma x_f (\cos \delta - \sin \delta \operatorname{tg} \varphi) U_f}{2 \sigma x_f U_s} \rightarrow \\ &\rightarrow \frac{\sqrt{v_s^2 \sigma^2 x_f^2 (\cos \delta - \sin \delta \operatorname{tg} \varphi)^2 U_f^2 - 4 r_f \sigma [(r_f + \alpha_f \operatorname{tg} \varphi) U_f^2]} \rightarrow}{- v_s x_f (\sin \delta + \cos \delta \operatorname{tg} \varphi) U_s U_f}; \end{aligned} \quad (16)$$

У OSD $s_0 = \text{const}$ и частота вращения ротора $v_r = v_s - s_0$. Для ОДПТ частота вращения ротора соответственно равна ($s_0 = \text{const}$, $\varphi_1 = 0$)

$$v_r = \frac{x_g z_f^2 U_s - r_s z_f^2 x_g I_{f0} \sin \theta}{x_g (x_g z_f^2 \cos \theta + r_s s_0 x_g^2 \cos \theta) I_{f0}} - s_0. \quad (17)$$

Отсюда следует, что при заданных значениях напряжения якоря — U_s и тока возбуждения холостого хода — I_{f0} частота вращения ротора v_r зависит от угла нагрузки θ .

Для ВД постоянного тока ($s_0 = \text{const}$; $r_s = 0$) [4]

$$v_r = \frac{U_s}{x_g I_{f0} \cos \theta}. \quad (18)$$

Согласно выражению (17) скорость вращения ОДПТ может регулироваться изменением напряжения якоря U_s , или тока возбуждения ХХ — I_{f0} (U_f).

Вывод

Обобщенная электромеханическая система является основой современного регулируемого электропривода и представляет собой обобщенный электромеханический преобразователь со статическими преобразователями частоты в его обмотках статора и ротора.

Список литературы

- Копылов И.П. Математическое моделирование электрических машин. М.: Высшая школа. 1984.
- Шакарян Ю.Г. Асинхронизированные синхронные машины. М.: Энергоатомиздат, 1984.
- Сонин Ю.П. Статические характеристики машины двойного питания в режиме вентильного двигателя // Электротехника. 1985. № 4.
- Аракелян А.К., Афансьев А.А., Чиликян М.Г. Вентильный электропривод с синхронным двигателем и звездным инвертором. М.: Энергия, 1977.