К ВОПРОСУ ВЫБОРА ТИПА ДВИГАТЕЛЕЙ ДЛЯ РУДНИЧНЫХ КОНТАКТНЫХ ЭЛЕКТРОВОЗОВ

Основным видом транспорта на горных и других видах предприятий с технологиями подземного ведения работ, является электровозный. На отечественных шахтах эксплуатируется около 4 тысяч рудничных электровозов, оборудованных энергонеэффективными тяговыми электромеханическими системами и давно требующих замены на современные. Как свидетельствует опыт магистральных и промышленных типов электровозов, таковыми являются системы на базе асинхронных тяговых двигателей с импульсными системами управления напряжением их питания, в частности на основе IGB-транзисторов.

Желание дальнейшего повышения эффективности и необходимость минимизации массогабаритных показателей для условий рудных электровозов привело к поиску более энергоэффективной системы с точки зрения потерь электроэнергии в самой системе.

Анализ электромагнитных процессов в ТАД. Электромагнитные процессы в ТАД необходимо рассматривать при следующих допущениях [1, 2]:

- обмотки статора трехфазного двигателя соединены в симметричную звезду;
- зазор равномерный;
- связь между магнитодвижущей силой и потокосцеплением (потоком) линейная;
- распределение магнитного потока обмоток по расточке статора синусоидальное.

При питании ТАД симметричным трехфазным напряжением постоянной частоты ω_s в нем возникает вращающееся магнитное поле. Это поле изображают обобщенным пространственным вектором $\overline{\psi}_S$, модуль которого равен амплитуде синусоидальной волны, рис. 1, a.

Поток, создаваемый каждой фазой, является проекцией $\overline{\psi}_S$ на неподвижную ось соответствующей фазы:

$$\overline{\psi}_{SA} = \overline{\psi}_{S} \cdot \cos \varphi; \ \overline{\psi}_{SB} = \overline{\psi}_{S} \cdot \left(-\frac{1}{2} \cos \varphi + \frac{\sqrt{3}}{2} \sin \varphi \right); \ \overline{\psi}_{SC} = \overline{\psi}_{S} \cdot \left(-\frac{1}{2} \cos \varphi - \frac{\sqrt{3}}{2} \sin \varphi \right).$$

Обратно: $\overline{\psi}_S = \frac{2}{3} \left(\psi_A + \overline{a} \cdot \psi_B + \overline{a}^2 \cdot \psi_C \right)$, где единичные векторы: $\overline{a} = \exp \left(j \frac{2}{3} \pi \right)$; $\overline{a}^2 = \exp \left(j \frac{4}{3} \pi \right)$.

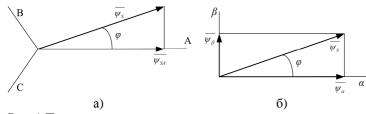


Рис. 1 Представление пространственного вектора магнитного потока $\overline{\psi}_S$ асинхронной машины: а) в трех неподвижных осях A, B, C; б) в двух неподвижных осях α , β .

Поток ψ_S – физически существующая величина, по аналогии с ней представляют виртуальные обобщенные векторы напряжения и тока:

$$\begin{split} \overline{U}_S &= \frac{2}{3} \bigg(U_A + \overline{a} \cdot U_B + \overline{a}^2 \cdot U_C \bigg), \\ \overline{I}_S &= \frac{2}{3} \bigg(I_A + \overline{a} \cdot I_B + \overline{a}^2 \cdot I_C \bigg) \end{split}$$

Вектор \overline{I}_S пропорционален физически существующему вектору напряженности поля.

Обобщенные векторы ψ_S , U_S , I_S можно также представить в системе двух неподвижных ортогональных осей α и β , например, для магнитного потока, рис. 1, δ . Для упрощения математических выкладок принимают ось α вещественной и совпадающей с осью фазы A трехфазной системы, ось β принимают мнимой.

Тогда:
$$\overline{\psi}_S = \overline{\psi}_{\alpha} + j\overline{\psi}_{\beta}$$
; $\overline{\psi}_{\alpha} = |\overline{\psi}_S| \cdot \cos \varphi = \overline{\psi}_S \cdot \cos \varphi$; $\overline{\psi}_{\beta} = \overline{\psi}_S \cdot \sin \varphi$

Минуя этапы приведения трехфазной системы к обобщенным векторам и далее к двухфазной системе координат, можно установить прямое соответствие между трехфазной и двухфазной системами:

$$\overline{\psi}_{\alpha} = \frac{2}{3} \left(\overline{\psi}_A - \frac{\overline{\psi}_B + \overline{\psi}_C}{2} \right) = \overline{\psi}_A; \ \overline{\psi}_{\beta} = \frac{\overline{\psi}_B - \overline{\psi}_C}{\sqrt{3}}$$

Обратное преобразование:
$$\overline{\psi}_A = \overline{\psi}_\alpha$$
; $\overline{\psi}_B = -\frac{1}{2}\overline{\psi}_\alpha + \frac{\sqrt{3}}{2}\overline{\psi}_\beta$; $\overline{\psi}_C = -\frac{1}{2}\overline{\psi}_\alpha - \frac{\sqrt{3}}{2}\overline{\psi}_\beta$.

Изложенное позволяет утверждать, что описание ТАД в двух ортогональных неподвижных осях α и β теоретически соответствуют представлению двухфазного ТАД, аналогично трехфазному. Иными словами двухфазный и трехфазный ТАД аналогичны друг другу при равенстве обобщенных параметров. Корректнее говорить о подобии двигателей одинаковой мощности, тягового момента, оборотов и близких по значениям моментов

инерции ротора, коэффициента мощности и прочее.

Поэтому, далее рассмотрим соотношения для обобщенного ТАД, для которого уравнения записываются аналогично как для статора (с индексом «s»), так и для ротора (с индексом «г»), но с учетом того, что ротор вращается с электрической скоростью $\omega_r = p \cdot \omega_{\text{мех}}$, где p – число пар полюсов, $\omega_{\text{мех}}$ – механическая скорость вращения ротора.

Зависимости напряжений в статоре и роторе: $\overline{U}_s = R_s \cdot \overline{I}_s + \frac{d\overline{\psi}_s}{dt}$; $\overline{U}_r = 0 = R_r \cdot \overline{I}_r + \frac{d\overline{\psi}_r}{dt}$

Магнитные потоки описываются выражениями:

$$\overline{\psi}_s = (L_s + L_\mu) \cdot \overline{I}_s + L_\mu \cdot \overline{I}_r \,, \tag{1}$$

$$\overline{\psi}_r = L_{II} \cdot \overline{I}_s + (L_r + L_{II}) \cdot \overline{I}_r, \tag{2}$$

где L_s , L_r — индуктивности рассеяния обмоток; L_μ — индуктивность намагничивания (далее $(L_s + L_\mu) = L_{s\Sigma}$ и $(L_r + L_\mu) = L_{r\Sigma}$ — полные индуктивности обмоток).

Исключая \bar{I}_r из (1) и (2) находим:

$$\overline{\psi}_{s} = K_{r} \cdot \overline{\psi}_{r} + \sigma \cdot L_{s\Sigma} \cdot \overline{I}_{s} , \qquad (3)$$

где $K_r = \frac{L_\mu}{L_{r\Sigma}}$ — коэффициент связи ротора; $\sigma = 1 - \frac{L_\mu^2}{L_{s\Sigma}^2 + L_{r\Sigma}^2}$ - результирующий коэффициент рассеивания.

Момент двигателя в виде векторного произведения

$$M_s = \frac{3}{2} p(\overline{\psi}_s \times \overline{I}_s) = \frac{3}{2} \psi_s \cdot I_s \cdot \sin \Theta_s, \tag{4}$$

где Θ_s – угол между векторами $\overline{\psi}_s$ и \overline{I}_s .

Подставляя (3) в (4) получаем: $M_s = \frac{3}{2} p \cdot K_r \cdot \psi_r \cdot I_s \cdot \sin \Theta_r$, где Θ_r – угол между векторами $\overline{\psi}_r$ и \overline{I}_s .

Уравнение движения ротора: $J \frac{d\omega_{Mex}}{dt} = \frac{M_s}{p} - M_K$

где J – момент инерции, приведенный к валу двигателя; M_K – момент сопротивления.

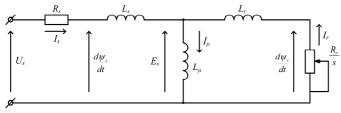


Рис. 2 Схема замещения фазы асинхронного двигателя в тяговом режиме.

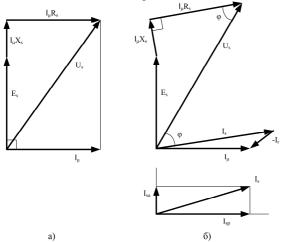


Рис. 3 Векторные диаграммы асинхронного двигателя: а) холостой ход; б) под нагрузкой *s*>0.

Представленным соотношениям соответствует схема замещения асинхронной машины (AM) в тяговом режиме, приведенная на рис. 2.

В тормозном режиме АМ генерирует электроэнергию либо в контактную сеть (рекуперация), либо в тормозной резистор R_Q (резисторное торможение). В этом процессе также принимает участие сглаживающий конденсатор C_d в цепи постоянного тока. Схема замещений при этом принимает вид, представленный на рис. 5, где E_d L_d , C_d , R_Q приведены к цепи переменного тока; векторные диаграммы приведены на рис. 6, диаграммы напряжения и тока показаны на рис. 7.

Сравнение диаграмм на рисунках 3, 4 и 6, 7 подтверждает известное положение для АМ: при переходе из двигательного режима в генераторный активная составляющая тока i_{sa} меняет знак, а реактивная составляющая i_{sp} знака не меняет, т.е. АМ генерирует активную мощность и потребляет реактивную.

Источником реактивной мощности для AM в рассматриваемой системе являются либо контактная сеть (КС), либо сглаживающий конденсатор C_d .

Параметры двухфазных и трехфазных ТАД. Расчетная мощность, подведенная к валу двигателя:

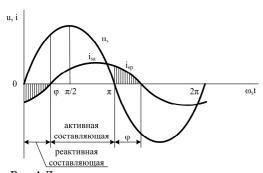


Рис.4 Диаграммы напряжения и тока асинхронного двигателя, *s*>0 ритах получается та же мощность двигателя.

 $P_1 = mU_1I_1\cos\varphi_1\eta\tag{5}$

где: m – число фаз обмотки статора;

 U_1 , I_1 – фазные напряжения и ток; η – КПД.

Для трехфазного асинхронного двигателя m=3, а для двухфазного m=2 и анализируя (5) легко сделать ошибочный вывод о том, что двухфазный двигатель имеет мощность на 1/3 меньше. Это может быть, если 1/3 «освободившихся» пазов оставить пустыми, но так делать ошибочно с технических позиций.

При уменьшении числа обмоток (фаз) создается возможность в том же двигателе увеличить число витков в обмотке (увеличить в 1,5 раза U_1) или увеличить сечение проводников (увеличить в 1,5 раза I_1). В результате при тех же массе и габа-

Оценим потери в обмотках двигателей. Предположим, что напряжение в обоих вариантах остается одинаковым, по обмотке трехфазного двигателя с сопротивлением r протекает ток I_1 . Тогда потери в обмотках трехфазного двигателя составят: $\Delta P_{M,3} = 3I_1^2 r$.

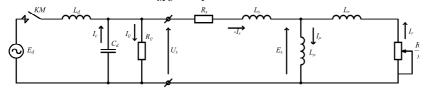


Рис. 5 Эквивалентная схема торможения асинхронной машины.

Для сохранения той же мощности двухфазного двигателя необходимо ток в фазах увеличить в 1,5 раза, соответственно в 1,5 раза увеличивается сечение проводников, а сопротивление обмоток уменьшается в 1,5 раза. Потери в обмотках двухфазного двигателя составят:

$$\Delta P_{M2} = 2(1.5I_1)^2 \cdot \frac{r}{1.5} = 2I_1^2 r$$
.

Т.е. величина потерь, как и другие характеристики ТАД, при двухфазном исполнении остаются такими же, как и в трехфазном

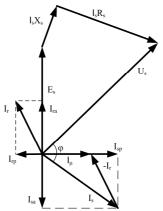


Рис. 6 Векторные диаграммы асинхронной машины в генераторном режиме, s<0, $\varphi>\pi/2$.

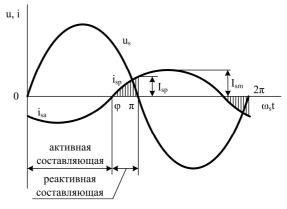


Рис. 7 Диаграммы напряжения и тока асинхронной машины в генераторном режиме, s<0

ЛИТЕРАТУРА:

- 1. Ковач К.П., Рац И. Переходные процессы в машинах переменного тока. М. Л., Госэнергоиздат, 1963, 744 с.
- 2. Комбинаторика преобразователей напряжения современных тяговых электроприводов рудничных электровозов / [Синчук О.Н., Юрченко Н.Н., Чернышев А.А., Синчук И.О., Удовенко О.А., Пасько О.В., Гузов Э.С.]; под ред. О.Н. Синчука. К.: 2006. 252с.