# ЭДС ВРАЩЕНИЯ ВЕНТИЛЬНОГО ЭЛЕКТРОДВИГАТЕЛЯ С ПОСТОЯННЫМИ МАГНИТАМИ НА РОТОРЕ

## Гетя А.Н.

ГП "Харьковское агрегатное конструкторское бюро" Украина, 61023, Харьков, ул. Сумская, 132, ГП "ХАКБ" тел. (057) 707-02-71, факс (057) 707-02-73, E-mail: khadb@ukr.net

## Финкельштейн В.Б., д.т.н., проф.

Харьковская Национальная академия городского хозяйства Украина, 61002, Харьков, ул. Революции, 12, ХНАГХ, кафедра электротехники тел. (0572) 21-93-69. E-mail: final@kharkov.ukrpack.net

### В статі наведена крива розподілу магнітної індукції на поверхні полюса ротора, з урахуванням зубчатої будови магнітопроводу статора. Запропоновані залежності для визначення ЕРС обертання при розрахунках перехідних процесів у вентильному двигуну.

В статье приведена кривая распределения магнитной индукции на поверхности полюса ротора, с учетом зубчатости магнитопровода статора. Предложены зависимости для определения ЭДС вращения при расчете переходных процессов в вентильном электродвигателе.

Метод расчета вентильных электродвигателей, основанный на решении дифференциальных уравнений, описывающих процессы электромеханического преобразования энергии [1], позволяет учесть большое число факторов, влияющих на выходные характеристики электродвигателя, и позволяет получить результаты наиболее соответствующие реальным параметрам проектируемых электродвигателей. Однако для получения точных результатов, необходимы исходные данные в виде функциональных зависимостей, таких как изменение индуктивности и коэффициента взаимной индукции фаз от угла поворота ротора, влияние зубчатости магнитопровода и геометрии постоянных магнитов на кривую распределения магнитной индукции в зазоре, потери в магнитопроводе статора, бандаже и постоянных магнитах ротора. Одной из функциональных величин, используемых при расчете переходных процессов в обмотке вентильного электродвигателя, является зависимость ЭДС вращения в фазах от угла поворота ротора. Для облегчения вычислений [3] полагают распределение магнитной индукции в воздушном зазоре синусоидальным, однако реальное распределение носит трапециидальный характер, что необходимо учитывать при расчетах вентильных электродвигателей.

Цель настоящей работы заключается в определении математических зависимостей описывающих изменение ЭДС наводимой в фазах обмотки вентильного электродвигателя при вращении ротора с постоянными магнитами и реальной кривой распределения магнитной индукции в зазоре.

На рис. 1 приведена магнитная система вентильного электродвигателя. Ротор набран из сегментных постоянных магнитов закрепленных на призматическом магнитопроводе, магниты по внешнему диаметру удерживаются бандажом из немагнитного материала (сталь 12Х18Н10Т, либо титановый сплав ВТ-3, либо алюминий Д16Т). В качестве материала постоянных магнитов применяются сплавы Nd-Fe-B и SmСо. Магнитопровод статора выполнен шихтованным из электротехнической стали, изотропной по магнитным свойствам.



Рис. 1. Магнитная система вентильного электродвигателя

На рис. 2 приведена картина магнитного поля вентильного электродвигателя полученная с помощью программы FEMM расчета магнитных полей методом конечных элементов.



Рис. 2. Распределение магнитного потока в вентильном электродвигателе

Кривая распределения магнитной индукции в воздушном зазоре на одном полюсном делении приведена на рис. 3. Как видно из рисунка магнитная индукция в воздушном зазоре вентильного двигателя с высококоэрцитивными постоянными магнитами, распределена на полюсном делении почти трапециидально. В верхней части видны пульсации магнитной индукции, обусловленные зубчатостью статора.



Разложение в тригонометрический ряд Фурье трапециидального распределения магнитной индукции записывают следующим образом [2]:

$$B = \frac{4 \cdot a}{\beta \cdot \pi} \cdot \left( \sin \beta \cdot \sin(\alpha) + \frac{\sin(3 \cdot \beta)}{9} \cdot \sin(3 \cdot \alpha) + \dots \right)$$

$$\dots + \frac{\sin((2n-1) \cdot \beta)}{(2n-1)^2} \cdot \sin((2n-1) \cdot \alpha)$$
(1)

ЭДС вращения, наводимая в одной фазе трехфазной обмотки с учетом выражения (1) и ограничившись двумя первыми членами ряда, запишется следующим образом:

$$E_{A}(\alpha) = E(\alpha) = E_{M} \cdot \left( \sin\beta \cdot \sin(p \cdot \alpha) + \frac{\sin(3 \cdot \beta)}{9} \cdot \sin(3 \cdot p \cdot \alpha) \right)$$

$$E_{B}(\alpha) = E_{M} \cdot \left( \sin\beta \cdot \sin(p \cdot (\alpha - 120^{\circ})) + \frac{\sin(3 \cdot \beta)}{9} \cdot \sin(3 \cdot p \cdot (\alpha - 120^{\circ})) \right)$$

$$E_{C}(\alpha) = E_{M} \cdot \left( \sin\beta \cdot \sin(p \cdot (\alpha - 240^{\circ})) + \frac{\sin(3 \cdot \beta)}{9} \cdot \sin(3 \cdot p \cdot (\alpha - 240^{\circ})) + \frac{\sin(3 \cdot \beta)}{9} \cdot \sin(3 \cdot p \cdot (\alpha - 240^{\circ})) \right)$$
(2)

а ЭДС наводимая в двух фазах определится выражениями [3], [4]:

$$E_{AB}(\alpha) = E(\alpha) - E(\alpha - 120^{\circ})$$

$$E_{BC}(\alpha) = E(\alpha - 120^{\circ}) - E(\alpha - 240^{\circ}) . \qquad (3)$$

$$E_{CA}(\alpha) = E(\alpha - 240^{\circ}) - E(\alpha)$$

где:  $E_M = C \cdot \Phi_m \cdot \omega \cdot \frac{4}{\beta \cdot \pi}$ , C – постоянный коэффици-

ент, зависящий от полюсности электродвигателя и типа обмотки;  $Φ_m$  – магнитный поток; β – угол между

основанием и непараллельными сторонами трапеции (рис. 4);  $\omega$  – частота вращения ротора;  $\alpha$  – текущий угол поворота ротора; p – число пар полюсов; a – максимальное значение функции, описывающей магнитную индукцию.



Рис. 4. Трапециидальная функция

График изменения ЭДС вращения в зависимости от угла поворота ротора представлен на рис. 5.



Рис. 5. Зависимость ЭДС-вращения от угла поворота ротора

На рис. 5 синусоидальное распределение, показанное жирной линией, соответствует ЭДС наводимой в двух фазах, а тонкой линией показана ЭДС в одной фазе.

ЭДС вращения определенная по зависимостям (3) входит в системы дифференциальных уравнений описывающие преобразование электромеханической энергии в электродвигателе. Ниже приведены системы уравнений электродвигателя состоящие из уравнений баланса напряжений для контуров обмотки и уравнения динамики ротора электродвигателя, для первого участка коммутации на котором ток протекает в двух фазах соединенных последовательно (4). И для второго, на котором происходит нарастание тока в подключаемой фазе, колебания тока в работающей фазе и спадание тока в фазе замкнутой с работающей фазой через шунтирующий диод. (5).

$$\begin{cases} 2 \cdot \frac{dI_a}{dt} (L+M) + 2 \cdot (R+R_k) \cdot I_a + E_{AC}(\alpha) = U \\ J_{pr} \frac{d\omega}{dt} = M_{\rm AB} - M_{\rm H} - M_{\rm II}(\omega) \\ M_{\rm AB} = 2 \cdot I_a \cdot C_m \\ \frac{d\alpha}{dt} = \omega \end{cases}$$
(4)

$$\begin{pmatrix} (L+M) \cdot \left(\frac{dI_a}{dt} + \frac{dI_b}{dt}\right) + \\ + (R+R_k) \cdot I_a + (R+R_D) \cdot I_b + E_{AB}(\alpha) = 0 \\ (L+M) \cdot \left(\frac{dI_a}{dt} + \frac{dI_c}{dt}\right) + \\ + (R+R_k) \cdot (I_a + I_c) + E_{AC}(\alpha) = U \\ I_a = I_b + I_c \\ J_{pr} \frac{d\omega}{dt} = M_{\text{AB}} - M_{\text{H}} - M_{\text{II}}(\omega) \\ M_{\text{AB}} = 2 \cdot I_a \cdot C_m \\ \frac{d\alpha}{dt} = \omega$$
 (5)

где:  $I_a$ ,  $I_b$ ,  $I_c$  – токи в фазах a, b, c; L, – индуктивность фазы; M – взаимная индуктивность фаз обмотки; R,  $R_k$ ,  $R_D$ , – сопротивление фазы обмотки, открытого канала силового транзистора, шунтирующего диода; U – напряжение питания;  $J_{pr}$  – приведенный момент инерции вала и нагрузки;  $C_m$  – коэффициент момента;  $M_{\rm дв}$  – электромагнитный момент создаваемый электродвигателея;  $M_{\rm H}$  – нагрузочный момент на валу электродвигателя;  $M_{\rm n}$  – момент потерь в электродвигателе.

Уравнения для других участков коммутации записываются аналогично (4) и (5) с учетом периодичности подключения фаз.

После преобразования системы уравнений (5) относительно токов в работающей и отключаемой фазе и отделения правых частей противо-ЭДС вращения при токе отключаемой фазы запишется следующим образом:

$$E_{1} = 3 \cdot E(\alpha) - 2 \cdot E(\alpha - 120^{\circ}) - E(\alpha - 240^{\circ})$$

$$E_{2} = 3 \cdot E(\alpha - 240^{\circ}) - 2 \cdot E(\alpha) - E(\alpha - 120^{\circ})$$
(6)

 $E_3 = 3 \cdot E(\alpha - 120^\circ) - 2 \cdot E(\alpha - 240^\circ) - E(\alpha)$ А при токе работающей фазы:

$$E_1 = E(\alpha - 240^\circ) - E(\alpha - 120^\circ)$$

$$E_2 = E(\alpha - 120^\circ) - E(\alpha)$$

$$E_3 = E(\alpha) - E(\alpha - 240^\circ)$$
(7)

В преобразованной системе уравнений (4) противо-ЭДС запишется выражениями (7) с обратным знаком. В зависимостях (6) и (7) индексы при ЭДС обозначают участки коммутации, т.е. имеет место двухполупериодная коммутация, при которой друг за другом идут шесть участков коммутации описываемые уравнениями (4) и (5) а затем шесть участков с реверсом тока в фазах.

Порядок расчета электродвигателя может быть следующим: при проектировочном расчете электродвигателя используются зависимости (2), (6), (7). После выполнения расчета на этапе конструкторской проработки выполняется компоновка электродвигателя и прорисовывается магнитная система. По результатам конструкторской проработки методом конечных элементов рассчитывается реальное распределение магнитной индукции на полюсном делении. Полученное распределение раскладывается в ряд Фурье, далее по приведенной методике делается уточненный расчет вентильного электродвигателя.

#### ЗАКЛЮЧЕНИЕ

1. Полученные математические зависимости для описания ЭДС вращения в вентильном электродвигателе с постоянными магнитами на роторе позволяет получать расчетные результаты адекватные экспериментальным с погрешностью не превышающей (5-10)%.

2. По приведенной методике в ГП "ХАКБ" был выполнен расчет и изготовлены вентильные электродвигатели, успешно эксплуатирующиеся на самолетах.

#### ЛИТЕРАТУРА

- Проектирование электрических машин / Под ред. И.П. Копылова – М.: Энергия, 1980. 459с.
- [2] Бронштейн И.Н., Семендяев К.А. Справочник по математике М.: Гос. изд. физ.-мат. литературы, 1962. 608с.
- [3] Хрущев В.В. Электрические машины систем автоматики Л.: Энергоатомиздат, 1985. 364с.
- [4] Зевеке Г.В., Ионкин П.А. Основы теории цепей М.: Энергоатомиздат, 1989. 528с.

Поступила 08.07.2005