## **Л.В. ОВЕРЬЯНОВА,** асп. НТУ «ХПИ»

# ЭЛЕКТРОМЕХАНИЧЕСКИЙ ПРЕОБРАЗОВАТЕЛЬ ИНЕРЦИОННОГО НАКОПИТЕЛЯ ЭНЕРГИИ ДЛЯ ЭЛЕКТРОПОДВИЖНОГО СОСТАВА ПРИГОРОДНОГО СООБЩЕНИЯ

Рассматривается инерционный накопитель энергии на основе кольцевого маховика, который совмещен с электрической машиной с преобразователем мостового типа на IGBT -транзисторах. Предложен подход относительно выбора основных параметров.

Розглядається інерційний накопичувач енергії на основі кільцевого маховика, який суміщений з електричною машиною з перетворювачем мостового типу на IGBT -транзисторах. Запропоновано підхід щодо вибору основних параметрів.

The inertial energy storage flywheel based ring which is combined with an electric car with DC converter or bridge-type IGBT - transistors is considered. An approach to the selection of key parameters is proposed.

## Ввеление

В области энергосбережения электрифицированных железных дорог лучшим по массогабаритным показателям и по степени согласованности процессов, протекающих в системе «тяговая сеть – подвижной состав», по нашему мнению, является применение инерционных электромеханических накопителей энергии (ИЭМНЭ).

Существует ряд примеров использования накопителей такого типа как в системе тягового электроснабжения — железная дорога Кейхан [1], метрополитен Гамбурга [2], концептуальный проект для Харьковского метрополитена [3], так и непосредственно на подвижном составе — дизельпоезд Lirex [4].

Следует отметить, что с точки зрения рационального использования пространства на подвижном составе, когда габариты, отводимые под накопительный комплекс, весьма ограничены, целесообразным является выполнение маховика совмещенным с электрической машиной: при такой конструкции ротор наряду со своим функциональным назначением в электромеханическом процессе выполняет роль аккумулятора кинетической энергии.

# Конструкция электромеханического преобразователя

В качестве аккумулятора принят кольцевой маховик, совмещенный с ротором электрической машины [5]. На внутренней поверхности маховика размещаются высококоэрцитивные постоянные магниты, которые бандажируются композитным высокопрочным материалом. Коаксиально

ротору располагается статор, насаженный на вал. На неподвижном статоре располагается обмотка. Вся конструкция помещается в вакуумный кожух.

Накопитель функционирует как совокупность электромеханического преобразования энергии и системы управления. Для системы электромеханического преобразования энергии предлагается электрическая машина с преобразователем мостового типа, который реализован на IGBT-транзисторах. Индуктор представляет магнитную систему, полюса которой образованы постоянными магнитами. Обмотка якоря состоит из отдельных секций — катушек, шаг которых равен полюсному делению  $\tau$ . Катушки, соединяясь последовательно, образуют n фаз. Фазы смещаются по окружности статора относительно друг друга с шагом  $\tau/n$  и каждая фаза включается в нагрузку однофазных инверторов тока, которые, в свою очередь, соединены последовательно.

## Подход к выбору основных параметров ИЭМНЭ

При проектировании ИЭМНЭ, который будет функционировать в системе «тяговая сеть – подвижной состав», следует определить зоны его работы и разделить их во времени.

Возможны три режима работы: накопление (рис. 1) — накопитель получает энергию от тяговых двигателей, работающих в режиме электродинамического торможения; выдача энергии в систему тягового привода — накопитель отдает энергию тяговым двигателям в режиме тяги; режим хранения энергии — тяговые двигатели получают питание только от контактной сети, при этом накопитель не обменивается энергий с тяговыми лвигателями.

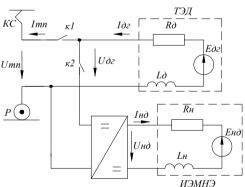


Рисунок 1 — Блок-схема тягового привода в режиме накопления ИЭМНЭ: KC — контактная сеть, P — рельс,  $T \ni \mathcal{I}$  — тяговый электродвигатель постоянного тока,  $U \ni \mathcal{M} \mathcal{H} \mathcal{I}$  — инерционный электромеханический накопитель энергии,  $\Pi p$  — двунаправленный DC-DC преобразователь,  $\kappa 1$ ,  $\kappa 2$  — разъединители,  $L_{\partial}$ ,  $R_{\partial}$  — индуктивное и активное сопротивления в цепи  $T \ni \mathcal{I}$ ,  $L_{\mu}$ ,  $R_{\mu}$  — индуктивное и активное сопротивления в цепи  $U \ni \mathcal{M} \mathcal{H} \mathcal{I}$ ,  $U_{\partial \mathcal{I}}$ ,  $U_{$ 

При выборе основных параметров накопителя считаем целесообразным пренебречь режимом хранения энергии и зонами совместной работы ИЭМНЭ с тяговой сетью и руководствоваться лишь режимом накопления на этапе остановочного торможения ЭПС. Для приведенной на рис. 1 блок-схемы тягового привода в двигательном режиме работы ИЭМНЭ может быть записана следующая система алгебро-дифференциальных уравнений

$$\begin{cases} \frac{di_{\partial e}}{dt} = \frac{e_{\partial e} - u_{\partial e} - i_{\partial e} \cdot R_{\partial}}{L_{\partial}}; \\ \frac{dV_n}{dt} = \frac{i_{\partial e} \cdot e_{\partial e}}{30 \cdot m_n \cdot V_n} \left(\frac{C_{M\partial}}{C_{e\partial}}\right) \cdot \pi \cdot \eta_{nep}; \\ \frac{di_{n\partial}}{dt} = \frac{u_{n\partial} - e_{n\partial} - i_{n\partial} \cdot R_n}{L_n}; \\ \frac{d\omega_{n\partial}}{dt} = \frac{i_{n\partial} \cdot e_{n\partial}}{30 \cdot J_n \cdot \omega_{n\partial}} \left(\frac{C_{MH}}{C_{en}}\right) \cdot \pi; \\ u_{\partial e} \cdot i_{\partial e} \cdot \eta_{nep} = u_{n\partial} \cdot i_{n\partial} \end{cases}$$

с функциями связи

$$\begin{aligned} e_{\partial c} &= f(C_{e\partial}, \Phi_{\partial c}, V_n); \\ e_{H\partial} &= f(C_{eH}, \omega_{H\partial}); \\ i_{u\partial} &= f(u_{\partial c}, i_{\partial c}, \beta), \end{aligned} \tag{2}$$

где  $V_n$  — скорость подвижного состава,  $m_n$  — масса подвижного состава,  $C_{M\partial}$ ,  $C_{e\partial}$  — машинные постоянные ТЭД,  $\eta_{nep}$  — коэффициент полезного действия тракта передачи мощности,  $\omega_{N\partial}$  — угловая скорость маховика, J — момент инерции маховика ИЭМНЭ,  $C_{MN}$ ,  $C_{en}$  —постоянные электрической машины ИЭМНЭ,  $\Phi_{\partial e}$  — магнитный поток ТЭД,  $\beta$  — коэффициент DC-DC преобразователя, определяющий отношение выходного напряжения  $u_{N\partial}$  к входному  $u_{\partial e}$  в текущий момент времени.

Активное сопротивление  $R_{H}$  и индуктивность обмотки якоря  $L_{H}$  ИЭМНЭ могут быть определены из выражения

$$R_{_{H}} = \frac{1.78 \cdot 10^{-8} K_{f} N_{kc} w^{2} 2(l_{a} + \tau)}{K_{_{Sa}}^{2}},$$
 (3)

$$L_{H} = N_{kc} (L_{ka} - M_{12} w^{2}), (4)$$

где  $K_{sa}$  — размер поперечного сечения катушки якоря, w — количество витков в катушке,  $N_{ks}$  — число катушек в обмотке якоря,  $l_a$  — активная длина якоря,  $\tau$  — полюсное деление,  $L_{ka}$  — индуктивность катушки обмотки якоря,  $M_{12}$  — взаимная индуктивность двух смежных катушек якоря, принадлежащих разным фазам.

Параметры  $K_{sa}$ ,  $L_{ka}$ ,  $M_{12}$  могут быть найдены следующим образом

$$K_{sa} = \sqrt{\frac{\tau \cdot G}{2(\tau + l_a)}},\tag{5}$$

$$M_{12} = \frac{\mu_0}{\pi} \left\{ \tau \cdot \ln \left( \frac{\Delta_1}{\Delta_3} \cdot \frac{\Delta_3 + \sqrt{\Delta_3^2 + 4{l_a}^2}}{\Delta_1 + \sqrt{\Delta_1^2 + 4{l_a}^2}} \right) \right\} + \frac{\tau}{2} \ln \left( \frac{\Delta_1 \cdot \Delta_3}{\Delta_2^2} \cdot \frac{\left(\Delta_2 + \sqrt{\Delta_2^2 + 4{l_a}^2}\right)^2}{\left(\Delta_1 + \sqrt{\Delta_1^2 + 4{l_a}^2}\right)\left(\Delta_3 + \sqrt{\Delta_3^2 + 4{l_a}^2}\right)} \right) + \frac{\tau}{2} \ln \left( \frac{\Delta_1 \cdot \Delta_3}{\Delta_2^2} \cdot \frac{\left(\Delta_2 + \sqrt{\Delta_2^2 + 4{l_a}^2}\right)^2}{\left(\Delta_1 + \sqrt{\Delta_1^2 + 4{l_a}^2}\right)\left(\Delta_3 + \sqrt{\Delta_3^2 + 4{l_a}^2}\right)} \right) + \frac{\tau}{2} \ln \left( \frac{\Delta_1 \cdot \Delta_3}{\Delta_2^2} \cdot \frac{\left(\Delta_2 + \sqrt{\Delta_2^2 + 4{l_a}^2}\right)^2}{\left(\Delta_1 + \sqrt{\Delta_1^2 + 4{l_a}^2}\right)\left(\Delta_3 + \sqrt{\Delta_3^2 + 4{l_a}^2}\right)} \right) + \frac{\tau}{2} \ln \left( \frac{\Delta_1 \cdot \Delta_3}{\Delta_2^2} \cdot \frac{\left(\Delta_2 + \sqrt{\Delta_2^2 + 4{l_a}^2}\right)^2}{\left(\Delta_1 + \sqrt{\Delta_1^2 + 4{l_a}^2}\right)} \right) + \frac{\tau}{2} \ln \left( \frac{\Delta_1 \cdot \Delta_3}{\Delta_2^2} \cdot \frac{\left(\Delta_2 + \sqrt{\Delta_2^2 + 4{l_a}^2}\right)^2}{\left(\Delta_1 + \sqrt{\Delta_1^2 + 4{l_a}^2}\right)} \right) + \frac{\tau}{2} \ln \left( \frac{\Delta_1 \cdot \Delta_3}{\Delta_2^2} \cdot \frac{\left(\Delta_2 + \sqrt{\Delta_2^2 + 4{l_a}^2}\right)^2}{\left(\Delta_1 + \sqrt{\Delta_1^2 + 4{l_a}^2}\right)} \right) + \frac{\tau}{2} \ln \left( \frac{\Delta_1 \cdot \Delta_3}{\Delta_2^2} \cdot \frac{\left(\Delta_2 + \sqrt{\Delta_2^2 + 4{l_a}^2}\right)^2}{\left(\Delta_1 + \sqrt{\Delta_1^2 + 4{l_a}^2}\right)} \right) + \frac{\tau}{2} \ln \left( \frac{\Delta_1 \cdot \Delta_3}{\Delta_2^2} \cdot \frac{\left(\Delta_2 + \sqrt{\Delta_2^2 + 4{l_a}^2}\right)^2}{\left(\Delta_1 + \sqrt{\Delta_1^2 + 4{l_a}^2}\right)} \right) + \frac{\tau}{2} \ln \left( \frac{\Delta_1 \cdot \Delta_3}{\Delta_2^2} \cdot \frac{\left(\Delta_2 + \sqrt{\Delta_2^2 + 4{l_a}^2}\right)^2}{\left(\Delta_1 + \sqrt{\Delta_1^2 + 4{l_a}^2}\right)} \right) + \frac{\tau}{2} \ln \left( \frac{\Delta_1 \cdot \Delta_3}{\Delta_2^2} \cdot \frac{\left(\Delta_2 + \sqrt{\Delta_2^2 + 4{l_a}^2}\right)^2}{\left(\Delta_1 + \sqrt{\Delta_1^2 + 4{l_a}^2}\right)} \right) + \frac{\tau}{2} \ln \left( \frac{\Delta_1 \cdot \Delta_3}{\Delta_2^2} \cdot \frac{\left(\Delta_2 + \sqrt{\Delta_2^2 + 4{l_a}^2}\right)^2}{\left(\Delta_1 + \sqrt{\Delta_2^2 + 4{l_a}^2}\right)} \right) + \frac{\tau}{2} \ln \left( \frac{\Delta_1 \cdot \Delta_3}{\Delta_2^2} \cdot \frac{\left(\Delta_2 + \sqrt{\Delta_2^2 + 4{l_a}^2}\right)^2}{\left(\Delta_1 + \sqrt{\Delta_2^2 + 4{l_a}^2}\right)} \right) + \frac{\tau}{2} \ln \left( \frac{\Delta_1 \cdot \Delta_3}{\Delta_2^2} \cdot \frac{\left(\Delta_2 + \sqrt{\Delta_2^2 + 4{l_a}^2}\right)^2}{\left(\Delta_1 + \sqrt{\Delta_2^2 + 4{l_a}^2}\right)} \right) + \frac{\tau}{2} \ln \left( \frac{\Delta_1 \cdot \Delta_3}{\Delta_2^2} \cdot \frac{\left(\Delta_2 + \sqrt{\Delta_2^2 + 4{l_a}^2}\right)^2}{\left(\Delta_1 + \sqrt{\Delta_2^2 + 4{l_a}^2}\right)} \right) + \frac{\tau}{2} \ln \left( \frac{\Delta_1 \cdot \Delta_3}{\Delta_2^2} \cdot \frac{\left(\Delta_2 + \sqrt{\Delta_2^2 + 4{l_a}^2}\right)^2}{\left(\Delta_1 + \sqrt{\Delta_2^2 + 4{l_a}^2}\right)} \right)$$

$$+I_{a} \cdot \ln \left( \frac{\left(2I_{a} + \sqrt{\Delta_{2}^{2} + 4I_{a}^{2}}\right)^{2}}{\left(2I_{a} + \sqrt{\Delta_{1}^{2} + 4I_{a}^{2}}\right)\left(2I_{a} + \sqrt{\Delta_{3}^{2} + 4I_{a}^{2}}\right)} \right) + \sqrt{\Delta_{1}^{2} + 4I_{a}^{2}} - \Delta_{1} + 2\Delta_{2} + \Delta_{3} - \Delta_{1} + 2\Delta_{2} + \Delta_{2} + \Delta_{3} - \Delta_{1} + 2\Delta_{2} + \Delta_{2} + \Delta_{3} - \Delta_{1} + 2\Delta_{2} + \Delta_{3} - \Delta_{2} + \Delta_{3} - \Delta_{1} + \Delta_{2} + \Delta_{2} + \Delta_{3} - \Delta_{2} + \Delta_{2} + \Delta_{3} - \Delta_{3} + \Delta_{2} + \Delta_{3} - \Delta_{3} - \Delta_{3} + \Delta_{3} - \Delta_{3} + \Delta_{3} - \Delta_{3} - \Delta_{3} - \Delta_{3} + \Delta_{3} - \Delta_{3}$$

$$-2\sqrt{{\Delta_2}^2 + 4{l_a}^2} + \sqrt{{\Delta_3}^2 + 4{l_a}^2} [6]; ag{6}$$

$$L_{ka} = \frac{\mu_0}{\pi} w^2 (\tau + l_a) \left[ \ln \frac{2d_a}{K_{sa}} - \frac{l_a}{\tau + l_a} \ln Q_a + \sqrt{\tau^2 + l_a^2} \right] - \frac{\tau}{\tau + l_a} \ln (\tau + \sqrt{\tau^2 + l_a^2}) + \frac{2\sqrt{\tau^2 + l_a^2}}{\tau + l_a} - \frac{1}{2} + 0.447 \frac{K_{sa}}{\tau + l_a} \right], \quad (7)$$

где G – расход активного материала на обмотку якоря,

$$\Delta_1 = \tau + l_a; \ \Delta_2 = \tau; \ \Delta_3 = \tau - 2l_a, \tag{8}$$

Для такого электромеханического преобразователя, ротор которого вращается с угловой скоростью  $\omega_{\rm H}$ , ЭДС и вращающий момент равны

$$e_{\scriptscriptstyle H} = C_{\scriptscriptstyle eH} B_{\scriptscriptstyle CD} \omega_{\scriptscriptstyle H} \,, \tag{9}$$

$$M_{H} = C_{MH} B_{CD} i_{H} \tag{10}$$

Здесь  $C_e$  и  $C_{\scriptscriptstyle M}$  – машинные постоянные, которые определяются согласно выражениям:

$$C_{e_H} = 2N_{kc}wl_a \frac{\tau \cdot p}{\pi}, \quad C_{MH} = N_{kc}wl_aD_a,$$
 (11)

где  $B_{cp}$  — среднее значение индукции в воздушном зазоре, p — число пар полюсов,  $D_a$  — диаметр якоря.

Энергия обмена, габаритные размеры маховика и электрической машины устанавливаются исходя из энергии, отдаваемой тяговым двигателем в процессе остановочного торможения:

$$W_{H} = W_{m\dot{O}} \cdot \eta_{nep} \,, \tag{12}$$

$$W_{_{H}} = \frac{1}{4} \cdot \pi \cdot m_{_{y\dot{0}}} \cdot R_{_{Hp}}^{2} \cdot h \cdot V_{_{Hp}}^{2} \cdot (1 - \frac{R_{_{gH}}^{4}}{R_{_{Hp}}^{4}}), \tag{13}$$

где  $W_n$  – энергия обмена ИЭМНЭ,  $W_{m\partial}$  – энергия торможения ЭПС,  $m_{y\partial}$  – удельная масса маховика с конструктивными элементами,  $R_{np}$  – наружный радиус маховика, h – высота маховика,  $V_{np}$  – линейная скорость маховика на внешней точке,  $R_{nn}$  – внутренний радиус маховика.

Приведенная модель позволяет анализировать влияние геометрических и электрофизических параметров системы электромеханического преобразования энергии накопителя на его энергетические показатели.

## Тестовая задача

Опираясь на вышеизложенные положения, произведем выбор основных параметров ИЭМНЭ. В качестве исходных данных для тестовой задачи высвобождается примем величину энергии, которая при электродинамическом торможении двухвагонной секции электропоезда ЭР2Р массой 117 т от скорости 80 км/ч до 0 км/ч на горизонтальном участке пути. Эта величина соответствует энергии обмена проектируемой накопительной системы. В расчёте на один тяговый двигатель она составляет 6.3 МДж. Принимая во внимание тот факт, что ИЭМНЭ разряжается до определенного порогового значения, характеризуемого энергией "мертвого объема", выбор основных параметров следует производить с учетом этого порогового значения.

Для аккумулирования и последующей выдачи энергии принимаем ИЭМНЭ с полной энергией 6,32 МДж (при этом принято, что энергия "мертвого объема" составляет величину 0,02 МДж). ИЭМНЭ с такими параметрами способен воспринимать электроэнергию средним током 400 А при напряжении 700 В на протяжении 40 с.

Определяемые параметры накопителя разделим на две группы: первая – характеризующая запасаемую энергию вращающихся масс, вторая – систему электромеханического преобразования энергии.

Исходя из монтажного объема, отводимого под накопительную систему, принимаем следующие геометрические размеры маховика: внешний радиус ротора – 0,225 м, внутренний радиус – 0,11 м, высота – 0,335 м. Усредненная удельная масса материала ротора равна 2700 кг/м³. При этом для запасания энергии в 6,32 МДж согласно выражению (13) линейная скорость ротора на внешней точке будет составлять 430 м/с. Этому соответствует частота вращения ротора ИЭМНЭ, равная 18260 об/мин.

Исходя из геометрических размеров маховика и его скорости вращения могут быть предложены следующие геометрические размеры и параметры электрической машины: диаметр статора  $-0.21\,\mathrm{M}$ , число пар полюсов индуктора -2, полюсное деление  $-0.165\,\mathrm{M}$ , активная длина якоря  $-0.243\,\mathrm{M}$ , число фаз -6, число катушек в фазе -4, число витков в катушке -2, номинальный размер эффективного медного прямоугольного провода без изоляции  $-5.1\times11.6\,\mathrm{MM}$ . Систему возбуждения образуют постоянные магниты Nb-Fe-B с коэрцитивной силой по индукции 979000 А/м. Длина магнита  $-0.115\,\mathrm{M}$ , ширина  $-0.205\,\mathrm{M}$ , толщина  $-0.015\,\mathrm{M}$ . Воздушный зазор  $-0.005\,\mathrm{M}$ .

В программной среде FEMM для принятой геометрии электрической машины были выполнены расчёты её магнитного поля (рис.2а) и получено распределение индукции в воздушном зазоре при холостом ходе (рис.2б) и номинальной нагрузке с током 400 A (рис. 2в). Среднее значение индукции в воздушном зазоре в режиме нагрузки составило 0,15 Тл, что достаточно для обеспечения заданного напряжения, равного 700 В.

Таким образом, в ходе решения тестовой задачи были определены основные геометрические и электрофизические параметры ИЭМНЭ мощностью 300 кВт, который может обеспечить энергию обмена в 6,3 МДж.

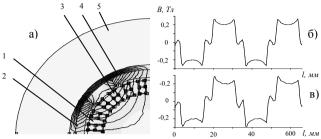


Рисунок 2 — Расчет магнитного поля электрической машины (а), распределении индукции в воздушном зазоре при холостом ходе (б) и при номинальной нагрузке (в): 1 — статор; 2 — постоянный магнит; 3 — катушка статора; 4 — экранирующее стальное кольцо: 5 — маховик.

#### Выволы

Применение инерционного электромеханического накопителя энергии является перспективной технологией энергосбережения. Предложен подход к выбору его основных геометрических и электрофизических параметров для обмена энергией в тяговом приводе электрического подвижного состава. Решена тестовая задача, по результатам которой установлено, что инерционный электромеханический преобразователь с приведенными параметрами может обеспечить энергию обмена в 6,3 МДж.

Следует отметить, что важным требованием при функционировании такой системы является необходимость обеспечить управляемый переток мощности между тяговым электродвигателем и инерционным накопителем энергии при встречно меняющихся оборотах упомянутых электромеханических устройств в генераторном и двигательном режимах их работы. Удовлетворить это требование возможно применением реверсивного buck & boost DC-DC — преобразователя, позволяющего в заданном диапазоне, контролируемо изменять напряжение на входе и выходе накопителя и тягового электродвигателя.

Список литературы: 1. *Магиуата*, *N*. Stabilisierung der Fahrleitungsspannung mittels Schwungrad. [Text] / N. Магиуата // Elektrische Bahnen. – 1992(90). – №4. Р.125–129. 2. Стационарные накопители энергии на метрополитене Гамбурга [Текст] // Железные дороги мира. – 2010. – № 7. – С. 60–64. 3. *Омельяненко*, *В. И*. Инерционный накопитель энергии для систем тягового электроснабжения. [Текст] / В. И. Омельяненко, Г.В. Омельяненко // Техническая электродинамика. – 2002. – №4. – С.83–88. 4. Дизель-поезд Lirex [Текст] // Железные дороги мира. – 2001. – № 2. – С. 35– 42. 5. *Омельяненко*, В.И. Электромеханический преобразователь энергии инерционного накопителя для сетей тягового электроснабжения. [Текст] / В.И. Омельяненко, Г.В. Омельяненко. // Электромеханика. – 2001. – №4-5. – С.67–74. 6. *Кratki*, *N*. Ausgleichsvorgänge und Schwingungen beim elektrodznamischen Magnetkissen-System-[Text] / *N*. *Kratki*, *K*. *Oberrefl* // Archiv für Elektritechnik. - 1975. - Band 57. - Heft 2 - p.59-64.