Давыдов В. В., канд. техн. наук, проф., Колыхалин В. М., канд. техн. наук Санкт-Петербургский государственный университет кино и телевидения

## О МЕТОДЕ КОМПЕНСАЦИИ ШУМА ЭЛЕКТРОДВИГАТЕЛЕЙ

## cap-007@mail.ru

Рассматривается магнитная составляющая шума электродвигателей переменного тока. Эффект магнитострикции сердечников роторов и статоров обуславливает практически магнитную зависимость звукового давления шума в воздухе от вибраций в широком диапазоне частот. Анализируется метод компенсации шума при размещении пары идентичных электродвигателей в камере малого объема с максимальным линейным размером, не превышающим половину длины волны звука в воздухе удвоенной частоты электрической сети.

Ключевые слова: магнитный шум, электродвигатель, магнитострикция, корреляция, микрофон.

При эксплуатации электрических машин производственного и особенно бытового назначения большое внимание уделяется вопросам шумовой и вибрационной безопасности, в первую очередь на этапах проектирования и разработки опытных образцов. Так, например, по известной классификации шума электродвигателей (ЭД) обычно выделяются составляющие магнитного, механического и аэродинамического происхождения.

Отмеченные составляющие шума по существу являются производными магнитной составляющей, как первообразной, формирующей исходное силовое электромагнитное поле и, соответственно, полную мощность ЭД. Однако, в литературе [1...3 и др.] обычно оперируют с ее активной частью, которая вместе с габаритами и скоростью вращения ЭД определяет условные нормы на уровни вибрации и шума без установления более или менее определенной взаимосвязи с акустическими параметрами. Последние в первую очередь зависят от развиваемой вибрационной мощности, возбуждаемой известными электродинамическими, электромагнитными и магнитострикционными силами [1, 4, 5].

Так электродинамические силы (Лоренца) действуют тангенциально на проводники с общей длиной *l* обмотки, равномерно распределенной по всей окружности ротора, в которой протекает аксиально направленный ток *I* под действием радиального поля магнитной индукции *B* статора. Амплитудные значения этих сил определяются выражением

$$F_{\Im \Pi} = B_m \, l \, I_m \, . \tag{1}$$

Следовательно, данные силы, действуя на плечи, равные половине диаметра ротора, приводят его в периодическое вращение. Вместе с тем кажущаяся линейность зависимости  $F_{\mathcal{I}\mathcal{I}}$ (*B*,*I*) и постоянство вращения ротора во времени могут быть нарушены за счет высших гармоник и подгармоник (разностных частот), обусловленных изменениями в распределении токовой нагрузки из-за дискретности размещения обмоток и запаздывания пространственной периодичности индукции. Аксиальные электромагнитные силы (Максвелла) действуют перпендикулярно на торцевые поверхности статора и ротора ЭД. Их амплитудные значения можно найти по формуле

$$F_{_{\mathcal{M}}} = B_m^2 S / 2\mu_0, \qquad (2)$$

где  $\mu_0 = 4\pi \cdot 10^{-7}$  Гн /м – магнитная проницаемость вакуума(воздуха); *S* - общая площадь сечения статора и ротора, разделенных воздушным зазором.

Магнитострикционные силы (Джоуля) вызывают радиальную деформацию кольцевых пластин электротехнической стали магнитопровода статора под действием его переменного магнитного поля, силовые линии которого располагаются по окружностям с центрами по оси колец. Амплитудное значение этих сил, как временных функций  $B^2_{m.i.}$ , пропорционально квадрату приложенного напряжения  $U_{m\cdot i}$  к обмотке статора с числом витков *п*может быть найдено из соотношения [4, 7, 8]

$$F_{\scriptscriptstyle MC,i} = \pi a_i S_{\scriptscriptstyle CT} B_{\scriptstyle m,i}^2 = \pi a_i S_{\scriptscriptstyle CT} \left( \frac{U_{\scriptstyle m,i}}{n \omega_i} \right)^2 , \quad (3)$$

где  $S_{CT} = (R_n - R_e)h$  – площадь сечения магнитопровода статора  $(R_n \ и \ R_e$  – соответственно наружный и внутренний радиусы, h – его длина);  $a_i$  – магнитострикционная постоянная стали ( $\Pi a/T_{\pi}$ илиa/m);  $\omega_i$  – угловая частота колебаний, кратная целым числам от частоты сети.

При представлении статора (корпуса) электрической машины цилиндрическим кольцом, толщина и высота которого малы сравнительно с радиусом, можно считать амплитуды колебаний вдоль любого радиуса одинаковыми и рассматривать кольцо как простейший осциллятор. Тогда пространственные колебания статора возбуждаются электромагнитными силами, деформирующими магнитопровод: за каждый полупериод переменного поля цилиндр будет испытывать полный цикл сжатия (растяжения) и возвращения к исходным габаритам.

Радиальная деформация кольцевых пластин стали и в целом деформация статора приводит к многопериодическим изменениям геометрических размеров его магнитопровода как по внутреннему ( $Q_e = 2\pi R_e h$ ), так и по наружному ( $Q_n = 2\pi R_n h$ ) контурам со следствием – вибрациями. Из (3) следует, что именно постоянная (дифференциальная)  $a_i$ устанавливает взаимосвязь амплитуды колебательного смещения  $\xi_m$ , например, внешнего контура (окружности  $Q_n$ ) цилиндрического магнитопровода статора с известным феноменологическим эффектом – зависимости модуля упругости  $E_B$  (магнитной упругости) стали от амплитуды и направления поля индукции, т.е.

$$a_i \approx \frac{E_B}{B_{m,i}} \cdot \frac{\Delta Q_{\mu}}{Q_{\mu}},$$

откуда

$$\xi_m = \frac{a_i B_{m,i} R_{\mu}}{E_B},\tag{4}$$

где  $\Delta Q_n/Q_n$  – относительная наружная деформация магнитопровода статора, достигающая для электротехнической стали  $10^{-4} \dots 10^{-5}$  при  $B_m \approx 1,5$  *Тл*, а  $\zeta_m$  – амплитуда колебательного смещения наружного контура магнитопровода, непосредственно характеризующая вибрационную мощность ЭД.

Рассмотренные частотные зависимости магнитных сил с заметным спадом (3...6 дБ) в области вч, действующих в разных направлениях, еще раз подтверждают сложность диагностики результирующей вибрации даже с использованием трехмерных датчиков скорости или ускорений. Благодаря известной корреляционной связи эффекта акустической эмиссии вибрирующими элементами в широком диапазоне частот [9] последние нормативные документы [10, 11, 13] регламентируют оценку вибрационной мощности ЭД по результатам измерений возбуждаемого ими шума. Однако, измерения шума ЭД, например, в заглушенных камерах требует значительных экономических и временных затрат. При сокращении времени измерений в реверберационных камерах возникает погрешность из-за маскирования диффузными отражениями пространственного влияния самого ЭД и его основания, проявляющихся в производственных помещениях при жесткой связи с полом. Кроме того, отсутствие в таких камерах, особенно большого объема, требуемой вибро- и звукоизоляции приводит к проникновению значительного уровня низкочастотных и инфразвуковых помех.

В более полной мере исследование, например, магнитной составляющей шума ЭД по вибрации магнитопровода, особенно в области низких звуковых и инфразвуковых частот, можно осуществить в камере малого объема (КМО) с максимальным линейным размером не более 1/2 длины волны в воздухе наиболее интенсивной составляющей типового спектра с удвоенной частотой сети. Такие камеры получили распространения при градуировке измерительных микрофонов, а в последнее время – используются для оценки звукоизоляции малых кабин и кожухов, ослабляющих шум путем полного или частичного экранирования источников [12].

В таких камерах избыточное (относительно атмосферного  $P_o$ ) звуковое давление p определяется из закона Гука по относительному изменению  $\Delta p/\rho_o$ плотности воздуха в объеме V или, более наглядно, - по относительной объемной деформации  $\Delta V/V$ , т.е.

$$p = E_V \frac{\Delta \rho}{\rho_o} = -E_V \frac{\Delta V}{V} . \tag{5}$$

Модуль объемной упругости воздуха может быть найден из адиабатического уравнения состояния Пуассона

$$E_{\rm V} = \gamma P_0, \qquad (6)$$

где  $\gamma = 1,4$  - постоянная адиабаты.

Тогда из (5) с учетом (6) получим окончательно для амплитуды давления

$$p_m = -\gamma P_o \Delta V_m / V . \tag{7}$$

Здесь знак минус означает, что положительному приращению (увеличению)  $\Delta V_m$  соответствует отрицательное приращение (уменьшение) звукового давления.

В замкнутом объеме КМО процесс считается статистическим [3], когда во всех точках камеры уровень звукового давления один и тот же и не зависит от координаты. Однако, это справедливо до тех пор, пока резонансные частоты камеры «лежат» значительно выше частот исследуемых колебаний.

Рассмотрим принцип действия системы с использованием КМО, представляемой в виде короткой трубы квадратного сечения длиной *l* с размещением на ее концах двух идентичных однофазных коллекторных электродвигателей переменного тока (рис.1). В интересующем нас частотном диапазоне электродвигатели (ЭД1, ЭД2), как пульсирующие цилиндры, обеспечивают возбуждение в трубе плоских звуковых волн.



Рис. 1. Структурная схема установки с использованием КМО: ЭД1, ЭД2 – электродвигатели; ЭЗ – цепь электрической задержки; Ф – фазосдвигающая цепь; Ш – шумомер; ПК – компьютер, М - микрофон где А и В – некоторые постоянные

Процесс шумоглушения обеспечивается одновременной реализацией двух эффектов: корреляционным взаимодействием пары идентичных электродвигателей как по акустическому пространству камеры малого объема (КМО), так и по электрической цепи. Так электрическаяаддитивность двух напряжений с частотой 50 Гц и сдвига по фазе 90° приводит к уменьшению их суммарного эффекта и соответствующего шума за счет взаимной компенсации основных составляющих магнитного шума (f = 100 Гц). В свою очередь электрическая частотнозависимая линия задержки с малой постояннойт, равная акустической задержкит, обеспечивает получения эффекта плоской бегущей волны с целью демпфирования в камере резонансных явлений, снижающих эффективность компенсации составляющих магнитного шума.

При принятых условиях волновое поле в камере будет одномерным, поскольку все характеристики звуковых волн, возбуждаемых электродвигателями, будут зависеть, кроме времени (t), только от координаты (x). Тогда волновое уравнения в частных производных для потенциала колебательной скорости  $\varphi$  частиц воздуха будет иметь вид

$$\partial^2 \varphi / \partial t^2 = c^2 \partial^2 \varphi / \partial x^2 . \tag{8}$$

Из общего решения для  $\varphi$  с учетом прямой и отраженной волн

$$\varphi = A \exp \left[ j\omega (t - x/c) \right] + B \exp \left[ j\omega (t + x/c) \right]$$
 получим выражение для избыточного давления

$$p = \rho \partial \varphi / \partial t = j \omega A \exp\left[j \omega (t - x/c)\right] + j \omega B \exp\left[j \omega (t + x/c)\right]$$
(9)

и колебательной скорости

$$v = -\partial \varphi / \partial x = j \omega A \exp\left[j \omega (t - x/c)\right] / c - j \omega B \exp\left[j \omega (t + x/c)\right] / c, \qquad (10)$$

С учетом равенства  $\tau_3 = \tau_a \phi$ аза колебаний сердечника статора ЭД1 будет отлична от фазы колебаний ЭД2 на величину  $\omega l/c = kl (\kappa = \omega/c - волновое число,$ *с*– скорость звука), что определяет граничные условия, например, для амплитуды скорости колебаний

 $v_m(x=0) = \dot{\xi}_m exp(jkl)$ 

И

$$v_m(x=l) = \dot{\xi}_m = j\omega\xi_m, \ (11)$$

где  $\dot{\xi}_m$  и  $\xi_m$  – соответственно, амплитуды колебательной скорости и смещения колебаний сердечников статоров ЭД без учета временных множителей.

Подставляя в (10) граничные условия (11) получим значения постоянных коэффициентов:  $A = 0, B = -\dot{\xi}_m c$ , которые позволяют найти выражения для результирующих амплитуд давления и скорости в виде суперпозиции колебаний двух ЭД, например, при x = 0, т.е.  $p_m(0) = -j\omega\xi_m \exp(jkl)\rho c$ ,

 $v_m(0) = -j\omega\xi_m \exp(jkl)$ и, как следствие, для входного сопротивления воздуха в камере

$$Z_{ex} = p(0) / v(0) = \rho c$$
. (12)

Соотношение (12) иллюстрирует акустический эффект взаимодействия ЭД в камере, когда ее входное сопротивление оказывается равным *волновому* сопротивлению воздуха для плоской *бегущей* волны, а давление и скорость колебаний частиц воздуха в любом сечении совпадают по фазе.

Другой важный параметр – переходное сопротивление, характеризующее передачу звука, например от ЭД1 к ЭД2, определяется из (9) и (10) с подстановкой (11) как отношение «входного» давления  $p_m(0)$  к «выходной» колебательной скорости  $v_m(l)$ , есть

$$\dot{Z}_{nep} = p_m(0) / v_m(l) = \rho c / \exp(jkl) = \rho c (\cos kl - j \sin kl).$$
 (13)

Комплексное содержание  $\dot{Z}_{nep}$  показывает обмен энергиями реактивного характера между ЭД с их диссипацией активной составляющей  $\rho c$ , как на частотах резонанса воздуха в камере  $f_{p,n} = (2n + 1)/4l$ , так и на частотах антирезонанса $f_{a,n} = nc/2l$  (*n* - числа натурального ряда) с ослаблением амплитуд основного тона и четных гармоник.

Измерительная установка для экспериментальной оценки рассмотренных положений состояла из камеры малого объема  $V = 0,12 \text{ м}^3 \text{ с}$ линейными размерами  $0.6 \times 0.5 \times 0.4$  м (разрез на рис. 1). Контроль сетевого питания по Іи U пары идентичных однофазных коллекторных двигателей от дрелей TD-800-13 (фирмы «Matrix») мощностью 0,8 кВт с демонтированными вентиляционными крыльчатками осуществлялся по переключаемым вольтметру и осциллографу, уровень шума в КМО измерялся калиброванным микрофоном M102 шумомераRTF0024 с фиксацией результатов в специальной программе компьютера. Все электрические вводы в КМО и ее съемная крышка при измерениях были максимально герметизированы.

Для ослабления возможного воздействия внешнего (фонового) шума и помех измерительная установка с КМО размещалась в специальной полузаглушенной (с отражающим полом) комнате кафедры акустики СПбГУКиТ сравнительно небольших размеров: 4×3,5 м в плане и без окна. Стенки и потолок обработаны достаточно эффективным звукопоглотителем из перфорированных плит АГШ с зазором 0,1 м, заполненным минеральной ватой так, что высота подвесного потолка составила 2,5 м. Данная акустическая обработка с имеющейся звукоизоляцией обеспечила время реверберации в диапазоне 125...4000 Гц около 0,4 с при проникающем интегральном уровне шума не более 30 дБ, начиная с полосы 31,5 Гц.

В рабочем режиме ЭД1 и ЭД2 подключаются к сети (U = 220 В) через линию электрической задержки и фазосдвигающую цепь (рис.1). На гЭД1 подается питание частотой 50 Гц через фазосдвигающую цепь со сдвигом по фазе по отношению к ЭД 2 на 90°. Через промежуток времени  $\tau_a = l/c$  (l - расстояние между электродвигателями, c – скорость звука в воздухе) волновой процесс достигает второго электродвигателя и на это же время задерживается электрический сигнал, подаваемый на ЭД2 с помощью линии электрической задержки.

Используемая фазосдвигающая цепь обеспечивает постоянную величину фазового сдвига, равную 90° для основной частоты сети 50 Гц и нечетных гармоник и 180° - для четных гармоник, что позволяет реализовать эффект шумоглушения пары электродвигателей за счет взаимной компенсации основных составляющих магнитного шума.

Для определения уровней среднеквадратичных значений спектральных составляющих мощности шума в КМО как для синфазного (без линии электрической задержки и фазосдвигающей цепи) так и для фазированного включения двигателей использовался режим минимальной скорости вращения роторов (100 об/мин). Сравнительные спектрограммы  $\Delta N_i$ ,  $\partial E$  составляющих, полученные с использованием фильтров с постоянством полосы пропускания 4...6 Гц, представлены на рис. 2, 3.



Из сравнения спектрограмм следует, что при фазированном включении ЭД в явном виде проявляется антикорреляционный эффект между основными магнитными составляющими 100 Гц и соответствующими гармониками при их большейразряженности. При этом общий интегральный уровень в широкой полосе 3 Гц...16 кГц уменьшается с 88 дБ (синфазное включение) до 81 дБ (фазированное включение).

Как следует из изложенного, предложенный метод компенсации магнитных составляющих шума электродвигателей обеспечивает достаточно эффективноешумогашение в широком частотном диапазоне и вполне доступен для реализации на производстве и в проектных организациях по разработке более малошумных ЭД.

## БИБЛИОГРАФИЧЕСКИЙ СПИСОК

1. Электротехнический справочник. Т.1. Общие вопросы / Под ред. В.Л.Герасимова и др. - М.: МЭИ, 2003.

2. Кучер В.Я. Вибрация и шум электрических машин. - СПб.: Изд. СЗЗГУ, 2004.

3. Шубов И.Г. Шум и вибрация электрических машин. 2-е изд. - Л.: Энергия, 1986.

Справочник по технической акустике: Пер. с нем./Под ред. М. Хекла и А.Мюллера – Л.: Судостроение, 1980.

4. Барков А.В.,Баркова Н.А., Борисов А.А. Вибрационная диагностика электрических машин в установившихся режимах работы. – СПб.: Изд. СЗУЦ, 2006.

5. Некоторые вопросы прикладной акустики. Сб. статей под ред.И.Д. Ричардсона Пер. с англ. – М.: Воениздат, 1962.

6. Харкевич А.А. Теория электроакустических аппаратов. – М., Л.: Гос. изд. по вопросам связи и радио, 1940.

7. Свердлин Г.М. Гидроакустические преобразователи и антенны. – Л.: Судостроение, 1980.

8. Вибрация энергетических машин. Справочное пособие. / Под.ред. Н.В.Григорьева. – Л.: Машиностроение, 1974.

9. ГОСТ Р 51401-99. Акустика. Определение уровней звуковой мощности источников шума по звуковому давлению. – М.: Госстандарт РФ, 1998.

10. ГОСТ 11929-87. Машины электрические вращающиеся. Общие методы испытаний. – М.: Госкомстандарт, 1986.

11. МС ГОСТ 31326-2006.Шум. Руководство по снижению шума кожухами и кабинами.– М.: Стандартинформ, 2005.

12. ГОСТ 12.2030-2000. Машины ручные. Шумовые характеристики. Нормы, методы испытаний.- М.: Госстандарт РФ, 1999.

13. Проблемы механики и виброакустики./Под ред. д.т.н. В.Я. Геча. – М.:ВНИЭМ, 2005.

14. Давыдов В.В., Караниколов А.В. Устройство для градуировки микрофонов. Авт. свид. SU №710110, опубл.15.01.80, Бюл. №2.