Федеральное государственное автономное образовательное учреждение высшего образования «СИБИРСКИЙ ФЕДЕРАЛЬНЫЙ УНИВЕРСИТЕТ»

Политехнический институт

институт
<u>Кафедра «ЭТ и ЭТ»</u>
кафедра

УТВЕР	ЖДАЮ	
Заведун	ощий ка	федрой
E	В .Н. Тим	юфеев
(()	· >	2016 г.

БАКАЛАВРСКАЯ РАБОТА

13.03.02 «Электроэнергетика и электротехника»

код и наименование специальности

13.03.02.11 «Электротехнологические установки и системы» профиль подготовки

Методика проектирования МГД-перемешивателей жидких металлов.

Пояснительная записка

Руководитель		зав. кафедрой, д.т.н.	В. Н. Тимофеев
-	подпись, дата	должность, ученая степень	инициалы, фамилия
Выпускник	———— подпись, дата	студент гр. ФЭ 12-07Б	А. А. Огнев инициалы, фамилия

Федеральное государственное автономное образовательное учреждение высшего профессионального образования «СИБИРСКИЙ ФЕДЕРАЛЬНЫЙ УНИВЕРСИТЕТ»

Политехнический институт

институт
<u>Кафедра «ЭТ и ЭТ»</u>
кафедра

УTЕ	ЗЕРЖДА:	Ю
Заве	едующий	кафедрой
	_ B.H. T	имофеев
‹ ‹	>>>	2016 г.

ЗАДАНИЕ НА ВЫПУСКНУЮ КВАЛИФИКАЦИОННУЮ РАБОТУ в форме бакалаврской работы

Студенту Огневу Андрею Александровичу

фамилия, имя, отчество

Группа ФЭ12-07Б Направление (специальность) 13.03.02.11

Электротехнологические установки и системы

Наименование

Тема выпускной квалификационной работы «Методика проектирования МГДперемешивателей жидких металлов»

Утверждена приказом по университету № 5283/с от 19 апреля 2016 г.

Руководитель ВКР В. Н. Тимофеев, зав. кафедрой, д.т.н, ПИ СФУ инициалы, фамилия, должность, ученое звание и место работы

Исходные данные для ВКР МГД-перемешиватель имеет следующие технические характеристики: количество фаз m=2; действующее значение тока фазы I=300A; номинальное напряжение 400В. Максимальные размеры МГД-перемешивателя: длина 2.5м, ширина 1.5 м, высота 0.7 м.

Перечень разделов ВКР Данная работа состоит из введения, трех разделов, заключения, списка использованных источников. В первой главе проведен обзор публикаций и патентов по теме исследования. Во второй главе произведены электромагнитные расчеты одномерной и двухмерной моделей МГДперемешивателя, определены параметры схемы замещения и характеристики МГД-перемешивателя. В третьей главе представлены результаты экспериментального исследования промышленного МГД-перемешивателя и инженерная методика их проектирования. В заключении отмечены основные результаты работы.

Руководитель ВКР	подпись	В.Н. Тимофеев инициалы и фамилия
Задание принял к исполнению	подпись	<u>А.А. Огнев</u> инициалы и фамилия студента

				<	Κ	>>		20	Γ.
Продолжение титульного	листа	БР г	10 теме	«Мет	один	ka	проектиро	- — вания	МГД-
перемешивателей жидких	металл	OB»							
Нормоконтролер							М. В.Пе	ервухи	ΙΗ
	подпис	ь, дата	a						

СОДЕРЖАНИЕ

ВВЕДЕНИЕ6
1. Обзор публикаций и патентов по теме исследования9
1.1 Способы и устройства МГД-перемешивания расплавов9
1.2 Методики проектирования электрических машин
1.3 Выводы по разделу
2. Математическое моделирование электромагнитных процессов в МГД-
перемешивателе
2.1 Общие замечания и постановка задачи
2.2 Одномерная модель электромагнитного поля МГД-перемешивателя 18
2.3 Схема замещения и параметры МГД-перемешивателе
2.4 Двухмерная электромагнитная модель МГД-перемешивателя с
продольным краевым эффектом
2.5 Выводы по разделу
3. Экспериментальное определение параметров МГД па промышленном
образце
3.1 Конструкция индуктора МГД-перемешивателя
3.2 Измерение магнитных потоков и параметры схемы замещения 36
3.3 Определение электромагнитной мощности и комплексного
сопротивления обмоток индуктора
3.4 Инженерная методика проектирования МГД-перемешивателей 39
3.5 Выводы по разделу
ЗАКЛЮЧЕНИЕ
СПИСОК ИСПОЛЬЗОВАННЫХ ИСТОЧНИКОВ

ВВЕДЕНИЕ

В настоящее время электротехнологические комплексы с линейными индукционными машинами нашли широкое применение в различных областях науки и техники. Наибольшее распространение получили электромагнитные дроссели, перемешиватели. Основными областями насосы, дозаторы, применения линейных индукционных машин являются атомная энергетика, промышленность, физического металлургия, химическая техника эксперимента. В данной выпускной квалификационной работе мы рассмотрим машину – магнитогидродинамический (МГД) линейную индукционную перемешиватель жидких металлов. Основным функциональным назначением МГД-перемешивателя является:

- объему ванны миксера или объема печи;
- о ускорение растворения твердой шихты в расплаве;
- о растворение тяжелых металлических компонент расплава

По принципу действия МГД-перемешиватель представляет собой линейную индукционную машину, которая является аналогом асинхронных электрических машин. Электромеханические устройства являются основными источниками и потребителями электроэнергии. Поэтому одной из задач автоматизированного проектирования данных устройств является поиск новых вариантов конструкции, для этого необходимы инженерные методики расчета. Особенно актуально это в условиях современного рынка, когда возрастает спрос на мелкие партии и даже штучные экземпляры устройств, рассчитанных на конкретные специфические условия эксплуатации.

Линейные индукционные машины (ЛИМ) применяют в металлургии для бесконтактного силового воздействия на расплавы металлов с целью их транспортировки, управления скоростью литья металла из миксеров и печей в кристаллизаторы, перемешивания с целью гомогенизации расплавов по

химическому составу, температуре и других технических операций. Условия применения определяют большую величину зазора между индуктором и рабочим телом, что вызвано необходимостью размещения между ними теплоизоляции. Значительные рабочие зазоры между индуктором и расплавом приводят к конструктивным особенностям индукторов МГД-перемешивателя, то есть большим абсолютным величинам полюсных шагов и, как следствие, малому числу пар полюсов. Ограниченные размеры индуктора приводят к появлению пульсирующей составляющей магнитного поля и вызывают проявление ярко выраженных поперечного и продольного краевых эффектов в рабочем теле. Усиливается влияние эффекта переноса мощности между фазами факторы машины. Перечисленные обусловливают требования, предъявляемые к разработке ЛИМ металлургического назначения и методикам их проектирования.

В связи с этим задача разработки проектирования установки является актуальной.

Целью выпускной квалификационной работы является создание инженерной методики проектирования МГД-перемешивателя жидких металлов.

Для достижения цели необходимо решить следующие задачи:

- 1. Провести обзор методик проектирования линейных индукционных машин.
- 2. Составить электрическую схему замещения МГД-перемешивателя.
- 3. Произвести расчет электромагнитного поля МГД-перемешивателя.
- 4. Определить параметры электрической схемы замещения.
- 5. На базе эксперимента с промышленной моделью перемешивателя определить его электрические параметры схемы замещения.
- 6. На основании анализа решения двухмерных задач оценить влияние продольного краевого эффекта на характеристики МГД-перемешивателя.

7. На основе расчетных и экспериментальных данных предложить инженерную методику проектирования МГД-перемешивателя.

Объектом исследования является МГД-перемешиватель расплава в плавильных печах и миксернах.

Предметом исследования является методика проектирования МГДперемешивателя.

1 Обзор публикаций и патентов по теме исследования

1.1 Способы и устройства МГД-перемешивания расплавов

Существуют два способа перемешивания расплавов в миксерах: канальный и бесканальный [1]. В первом случае, в стенке миксера выполняется канал. Бегущее магнитное поле одностороннего индуктора воздействует на жидкий металл в канале, благодаря чему металл приводится в движение. Но все же канальный способ не нашел широкого применения из-за зарастания канала окислами и низкой механической стойкости тонкой плиты в месте установки индуктора. Бесканальный способ лишен этих недостатков, поэтому получил наибольшее распространение. На рисунке 1.1 представлен макет миксера с комплексом бесканального МГД-перемешивания расплава. Здесь показан пример установки индуктора перемешивателя с боковой стороны миксера. Такая установка предпочтительна оснащения существующих ДЛЯ стационарных миксеров, когда установка индуктора под подину связана с большими работами по изменению фундамента миксера.

На рисунках 1.1 и 1.2 представлены макет миксера и индуктор МГДперемешивателя вертикального исполнения соответственно.



Рисунок 1.1 – Миксер с установкой индуктора в боковой стенке

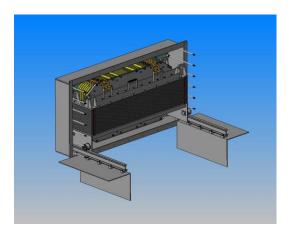


Рисунок 1.2 – Индуктор МГДперемешивателя

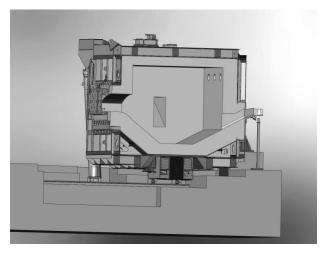


Рисунок 1.3 — Разрез поворотного миксера с установкой индуктора под подиной

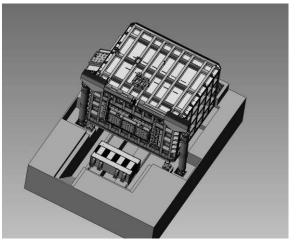


Рисунок 1.4 – Индуктор МГД-перемешивателя горизонтального исполнения

В последнее время на российских металлургических и алюминиевых предприятиях вводятся в эксплуатацию поворотные миксеры. На рисунках 1.3 и 1.4 представлен поворотный миксер, а также индуктор горизонтального исполнения. В этом случае индукторы МГД-перемешивателей удобно устанавливать под подиной миксера. Основное преимущество такого способа установки состоит в том, что перемешивание осуществляется при любом уровне расплава в ванне и максимальные скорости расплава возникают в самых нижних слоях, где сосредоточены тяжеловесные примеси.

Источником электромагнитного поля в МГД-перемешивателе является индуктор. В настоящее время используются индукторы различных конструкций с двухфазными и трехфазными обмотками, питаемыми как синусоидальными, так и несинусоидальными периодическими токами, с поперечным и продольным магнитными потоками. Так в [3] предложен электромагнитный перемешиватель жидкого металла (рисунок 1.5), содержащий магнитопровод в виде стержня с обмотками. Магнитопровод состоит из сердечника Ш-образной формы, на крайних стержнях которого расположены по две обмотки, при этом две обмотки, расположенные на разных стержнях, включены встречно, а две другие - согласовано.

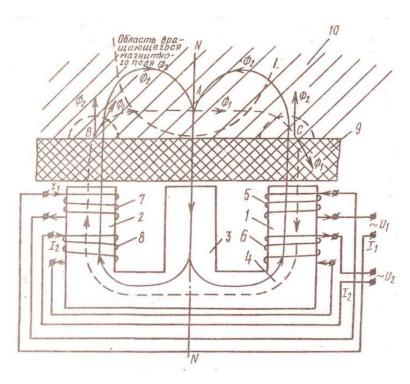


Рисунок 1.5 – Электромагнитный перемешиватель жидкого металла

С целью повышения эффективности воздушного охлаждения обмоток МГД-перемешивателя жидких металлов в [4] предложен индуктор линейной (рисунок 1.6), состоящий индукционной машины ИЗ разомкнутого обмотки, фазы которой образованы магнитопровода одинаковыми катушками, разделенными по высоте паза на несколько секций (7) и (8).

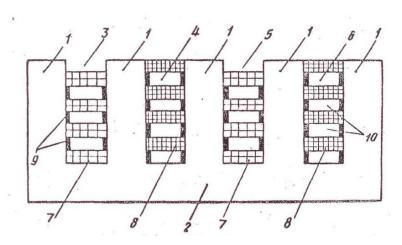


Рисунок 1.6 – Индуктор линейной индукционной машины

Такая конструкция обмотки обеспечивает образование продольных каналов для естественного охлаждения, а также позволяет уменьшить расход

обмоточных материалов за счёт исключения перекрещивания лобовых частей обмотки.

В [5] автор предлагает осуществить перемешивание электропроводных миксерах, печах одновременным воздействием бегущего расплавов электромагнитного поля И одного или нескольких пульсирующих электромагнитных полей, расположенных в зоне бегущего поля, действующих по всей высоте столба расплава с боковой стороны миксера.

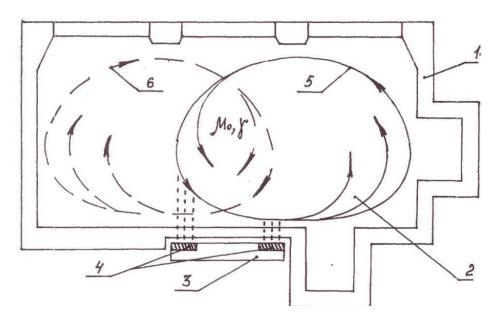


Рисунок 1.7 – Индуктор МГД-перемешивателя, установленный с боковой стороны ванны

В патенте [6] предложена печь с индуктором электромагнитного перемешивателя, содержащая магнитопровод и как минимум двухфазную обмотку, и установленная в районе ванны для приложения электромагнитного поля к находящемуся в ванне металлу. Обмотка индуктора состоит из катушек, активные проводники которых расположены относительно друг друга на расстоянии, равном $\Delta_{\rm x} = l_{\rm x} / (N-1)$, где $l_{\rm x} -$ длина наибольшей стороны прямоугольной ванны, в которой находится расплав металла. N- количество катушек, определяемая как округленное до ближайшего четного числа отношение $l_{\rm x} / n$. Изобретение позволяет в зависимости от соединения катушек,

расположенных вокруг магнитопровода, получить разную структуру конвективных потоков расплава и обеспечить эффективное перемешивание расплава металла с выравнивания его температуры и химического состава. Данное устройство представляет собой распределенный по длине ванне индуктор.

В [7] предложено устройство печи-миксера с МГД-перемешивателем, питаемое от источника несинусоидального напряжения (рисунок 1.8).

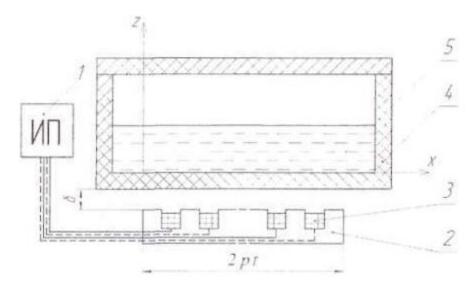


Рисунок 1.8 – Печь-миксер с МГД-перемешивателем

В качестве источника питания используют источник несинусоидального периодического напряжения, а параметры каждой фазы обмотки индуктора в индукционной установке отвечают условию:

$$L/R \le 0.2 \cdot 10^{-7} \gamma \tau^2$$
,

где L – индуктивность, Γ н;

R – активное сопротивление, Ом;

 γ – удельная электропроводность жидкого металла, 1/Ом · м;

au – полюсное деление индуктора, м.

Для такой индукционной установки характерно также сокращение времени работы и энергопотребления.

1.2 Методики проектирования электрических машин

Процесс создания МГД-перемешивателя состоит из проектирования, изготовления и испытания. При проектировании необходимо изучить общие закономерности, характеризующие связь расчетных мощностей МГД-перемешивателя с основными геометрическими размерами и электромагнитными нагрузками [8].

Условно процесс проектирования можно разделить на следующие этапы:

- подготовительный;
- расчетный;
- создание рабочей конструкторской документации.

Подготовительный этап начинается с основных требований к МГДперемешивателю, который будет проектироваться. Эти требования могут быть в виде технического задания (ТЗ) или технических требований (ТТ). В них обязательно указываются номинальные мощность, напряжение, производительность и другие эксплуатационные свойства.

Исходя из поставленных требований, а также конструкции печи миксера, где необходимо осуществить перемешивание жидких металлов, оценивается возможность их выполнения, выбор той или иной конструкции МГД-перемешивателя, активные, изоляционные и конструктивные материалы, предусмотреть технологию проектирования.

Предварительные решения подготовительного этапа должны соответствовать требованиям действующих стандартов.

Расчётный этап проектирования должен выполнить следующие требования:

- проектируемый МГД-перемешиватель должен быть надёжным в эксплуатации;
- проектируемое устройство должно обеспечивать эксплуатационные характеристики согласно требованиям;

• спроектированному МГД-перемешивателю должна быть дана экономическая оценка.

Под надёжностью понимают электрическую, тепловую и механическую прочности МГД-перемешивателя во всех режимах работы. Надёжность обеспечивается электромагнитным, механическим, вентиляционным и тепловым расчётами.

Эксплуатационные свойства МГД-перемешивателя обеспечиваются соответствующим выбором основных размеров и мощности, а также электромагнитным, тепловым и гидродинамическим расчётами.

Расчетный этап заканчивается экономической оценкой спроектированного устройства, оценкой стоимости материалов, комплектующих, затрат на производство и эксплуатацию.

Третий, завершающий этап проектирования состоит в создании рабочих чертежей на детали и сборочные узлы, конструкция и размеры которых определены на расчётном этапе. Рабочие чертежи передаются на завод или цех для изготовления и сборки готового изделия.

Описанный выше подход при проектировании в полной мере осуществляется при изготовлении МГД-перемешивателя в малых количествах на небольших частных предприятиях.

При проектировании серий или крупных партий МГД-перемешивателей государственными организациями или крупными частными фирмами осуществляется поэтапный отчёт по проделанной работе. Каждый отчёт в меньшей или большей степени содержит перечисленные выше этапы и отражает стадию разработки, то есть проектирования.

1.3 Выводы по разделу

- 1. МГД-перемешиватель представляет собой двух или трехфазную одностороннюю линейную индукционную машину (ЛИМ), устанавливаемую под днищем или с боковой стороны печи.
- 2. МГД перемешивание используется достаточно давно с 50-х годов 20-го века и в настоящий момент широко используется в цветной и черной металлургии, благодаря многим существенным достоинствам.
- 3. Обзор патентов показывает, что существуют МГД-перемешиватели различных конструкций, сосредоточенных и распределенных индукторами, питаемыми от сети синусоидальными и несинусоидальными напряжениями.
- 4. При проектировании конкретного МГД-перемешивателя, на основании исходных данных заказчика, необходимо определить геометрические размеры устройства и его электроэнергетические характеристики.

2 Математическое моделирование электромагнитных процессов в МГДперемешивателе

2.1 Общие замечания и постановка задачи

Вначале получим решение одномерной задачи по распределению электромагнитного поля в системе индуктор — ванна с расплавом. Затем определим параметры схемы замещения МГД-перемешивателя и его энергетические характеристики. Полученные при решении одномерной задачи выражения дифференциальных и интегральных характеристик имеют простой вид и удобный для использования методики проектирования. Проведя анализ решения двухмерной задачи определим коэффиценты, позволяющие учесть влияние продольного краевого эффекта МГД-перемешивателя и предложить простую инженерную методику.

Эскиз ванны с металлом и индуктора бегущего магнитного поля представлен на рисунке 2.1 [1].

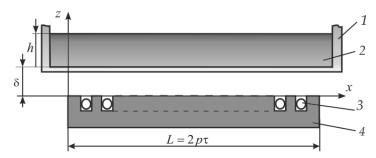


Рисунок 2.1 – Индуктор бегущего магнитного поля вблизи ванны с металлом

Здесь 1 — прямоугольная ванна; 2 — расплав; 3 — многофазная обмотка; 4 — магнитопровод индуктора.

Индуктор расположен на расстоянии δ от расплава и имеет длину L=2p τ , где p – число пар полюсов; τ – полюсное деление.

Проведем анализ электромагнитного поля, дифференциальных и интегральных характеристик такой системы при различных значениях

полюсного деления τ , величины зазора δ , частоты питающего напряжения f и линейной токовой нагрузки индуктора [A/m]

$$A = \frac{mW}{\rho \tau} I, \qquad (1)$$

где m – число фаз; W – число витков в фазе обмотки; I – ток фазы обмотки.

Под дифференциальными характеристиками будем понимать значения векторов электромагнитного поля, плотности тока и удельных электромагнитных сил, действующих на каждый элементарный объем расплавленного металла.

Под интегральными характеристиками будем понимать электромагнитную мощность, потребляемую индуктором, тяговое усилие индуктора и отталкивающую силу индуктора от металла.

2.2 Одномерная модель электромагнитного поля МГД-перемешивателя

Рассмотрим одномерную модель системы индуктор — ванна с расплавом. На рисунке 2.2 представлена расчетная модель, при построении которой приняты следующие допущения [1].

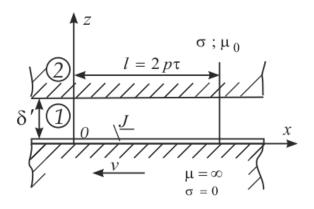


Рисунок 2.2 — Расчетная модель МГД перемешивания

1. Воздушный зазор является равномерным, благодаря введению расчетного зазора, влияние пазов сердечника индуктора будет учитываться

$$\delta = k_{\mu} k_{\delta} \delta. \tag{2}$$

- 2. Бесконечно широкий и бесконечно длинный (по оси x) сердечник индуктора имеет магнитную проницаемость $\mu = \infty$ и проводимость $\sigma = 0$.
- 3. Примем систему координат жестко связанной с металлом, как с твердым телом, то есть все элементы металла двигаются с одинаковой скоростью v, а электромагнитные процессы в металле изменяются с угловой частотой w_0 .
- 4. Обмотку индуктора представим в виде бесконечно тонкого слоя тока. Линейная плотность тока будет изменяться в пространстве и во времени по закону

$$\underline{\mathbf{J}} = \mathbf{A}\mathbf{e}^{\mathbf{i}(\mathbf{w}_0 \mathbf{t} - \alpha \mathbf{x})},\tag{3}$$

где
$$\alpha = \pi / \tau$$
; $w_0 = wS$; $w = 2\pi f$; $S = \frac{2\tau f - v}{2\tau f} - c$ кольжение.

Решение будем искать через векторный магнитный потенциал в области $0 \le z \le \delta$ и области $\delta \le z \le \infty$.

$$\dot{\overline{A}}_1 = \overline{e_y} \dot{A}_{1y}; \dot{\overline{A}}_2 = \overline{e_y} \dot{A}_{2y}, \tag{4}$$

где e_{y} – единичный вектор по оси 0,у.

В области воздушного зазора 1 справедливо уравнение

$$\frac{\partial^2 \dot{\mathbf{A}}_{1y}}{\partial \mathbf{z}^2} + \frac{\partial^2 \dot{\mathbf{A}}_{1y}}{\partial \mathbf{x}^2} = 0. \tag{5}$$

В области металла 2 векторный потенциал удовлетворяет уравнению

$$\frac{\partial^2 \dot{\mathbf{A}}_{2y}}{\partial z^2} + \frac{\partial^2 \dot{\mathbf{A}}_{2y}}{\partial x^2} - \mu_0 \sigma \mathbf{w}_0 \dot{\mathbf{A}}_{2y} = 0, \tag{6}$$

где δ — удельная проводимость металла, $\mu_0 = 4\pi \cdot 10^{-7} \ \Gamma \text{H/M}.$

Поскольку расчет ведется по первой пространственной гармонике, то искомые векторные потенциалы $\dot{A}_{1,2}$ имеют вид:

$$\dot{A}_{12}(x,z) = \dot{A}_{12}(z)e^{-i\alpha x}$$
 (7)

Подставив (7) в (5) и (6), будем иметь

$$\frac{\partial^2 \dot{\mathbf{A}}_{1y}}{\partial z^2} - \alpha^2 \dot{\mathbf{A}}_{1y} = 0, \tag{8}$$

$$\frac{\partial^2 \dot{\mathbf{A}}_{2y}}{\partial \mathbf{z}^2} - \mathbf{\phi}^2 \dot{\mathbf{A}}_{2y} = 0, \tag{9}$$

где
$$\varphi^2 = \alpha^2 + i\mu_0 \sigma w_0$$
. (10)

Общие решения обыкновенных дифференциальных уравнений второго порядка имеют вид

$$\dot{A}_{1y} = c_1 e^{\alpha z} + c_2 e^{-\alpha z};$$
 (11)

$$\dot{A}_{2y} = c_3 e^{\varphi z} + c_4 e^{-\varphi z}; \tag{12}$$

Постоянные интегрирования $c_1 \div c_2$ определяются из граничных и краевых условий:

$$\dot{\mathbf{A}}_{1y}\Big|_{\mathbf{z}=\delta'} = \dot{\mathbf{A}}_{2y}\Big|_{\mathbf{z}=\delta'};\tag{13}$$

$$\frac{\partial \dot{A}_{1y}}{\partial z}\bigg|_{z=\delta'} = \frac{\partial \dot{A}_{2y}}{\partial z}\bigg|_{z=\delta'}; \tag{14}$$

$$\frac{\partial \dot{\mathbf{A}}_{1y}}{\partial \mathbf{z}}\bigg|_{\mathbf{z}=\delta'} = -\mu_0 \mathbf{J}_0; \tag{15}$$

$$\dot{A}_{2y}\Big|_{z\to\infty} = 0. \tag{16}$$

С учетом (15), необходимо принять $c_3 = 0$.

Подставив (10) и (11) в (12)÷(14), получаем

$$c_{1}e^{\alpha\delta} + c_{2}e^{-\alpha\delta} - c_{4}e^{-\phi\delta} = 0$$

$$\alpha c_{1}e^{\alpha\delta} - \alpha c_{2}e^{-\alpha\delta} + \phi c_{4}e^{-\phi\delta} = 0$$

$$\alpha c_{1} - \alpha c_{2} + 0 = -\mu_{0}J$$

$$(17)$$

Систему алгебраических уравнений (16) решим методом определителей

$$\Delta = \begin{vmatrix} e^{\alpha\delta} & e^{-\alpha\delta} & -e^{-\phi\delta} \\ \alpha e^{\alpha\delta} & -\alpha e^{-\alpha\delta} & \phi e^{-\phi\delta} \\ \alpha & -\alpha & 0 \end{vmatrix} = \alpha \Big(\phi e^{-\delta(\alpha+\phi)} - \alpha e^{-\delta(\alpha+\phi)} \Big) +$$
(18)

 $+\alpha \Big(\phi e^{\delta(\alpha-\phi)}+\alpha e^{\delta(\alpha-\phi)}\Big)\!=\!2\alpha e^{-\phi\delta} \Big(\alpha sh\alpha\delta+\phi ch\alpha\delta\Big);$

$$\begin{split} \Delta C_1 &= \begin{vmatrix} 0 & e^{\alpha\delta} & -e^{-\phi\delta} \\ 0 & -\alpha e^{-\alpha\delta} & \phi e^{-\phi\delta} \\ -\mu_0 J & -\alpha & 0 \end{vmatrix} = -\mu_0 J \Big(\phi e^{\delta(\alpha-\phi)} - \alpha e^{-\delta(\alpha+\phi)} \Big) = \\ &= -\mu_0 J \phi e^{\alpha\delta} \cdot e^{-\phi\delta} + \mu_0 J \alpha e^{-\alpha\delta} \cdot e^{-\phi\delta} = -\mu_0 J e^{-\phi\delta} \Big(\phi e^{\alpha\delta} + \alpha e^{-\alpha\delta} \Big); \end{split} \tag{19}$$

$$\Delta C_{2} = \begin{vmatrix} e^{\alpha\delta} & 0 & -e^{-\phi\delta} \\ \alpha e^{\alpha\delta} & 0 & \phi e^{-\phi\delta} \\ \alpha & -\mu_{0}J & 0 \end{vmatrix} = \mu_{0}J\Big(\phi e^{\delta(\alpha-\phi)} + \alpha e^{\delta(\alpha-\phi)}\Big) =$$
(20)

$$=\mu_0 J\phi e^{-\phi\delta} \Big(\phi e^{\alpha\delta} +\alpha e^{\alpha\delta}\Big);$$

$$\dot{A}_{1y} = \frac{\Delta C_1}{\Delta} e^{\alpha z} + \frac{\Delta C_2}{\Delta} e^{-\alpha z} = -\mu_0 \frac{J}{\alpha} \left[\frac{\alpha ch\alpha (z - \delta) - \phi sh\alpha (z - \delta)}{\alpha sh\alpha \delta + \phi ch\alpha \delta} \right]; \tag{21}$$

$$\Delta C_4 = \begin{vmatrix} e^{\alpha\delta} & e^{-\alpha\delta} & 0\\ \alpha e^{\alpha\delta} & -\alpha e^{-\alpha\delta} & 0\\ \alpha & -\alpha & -\mu_0 J \end{vmatrix} = \mu_0 J (-\alpha - \alpha) = 2\alpha \mu_0 J; \tag{22}$$

$$\dot{A}_{2y} = C_4 e^{-\phi z} = \frac{\Delta C_4 e^{-\phi z}}{\Delta} = -\mu_0 J \left[\frac{e^{\phi(\delta - z)}}{\alpha sh\alpha\delta + \phi ch\alpha\delta} \right]. \tag{23}$$

Из определения векторного потенциала имеем

$$\overline{B}_{x} = -\frac{\partial \dot{A}_{y}}{\partial z}; \tag{24}$$

$$\overline{B}_{z} = \frac{\partial \dot{A}_{y}}{\partial x}; \tag{25}$$

$$\overline{E}_{y} = -iw_{0}\dot{A}_{y}.$$
(26)

Электромагнитные мощность и силы. Найдем полную электромагнитную мощность, передаваемую обмоткой индуктора в зазор

$$\underline{S}^{EM} = -\int_{0.0}^{\alpha} (E_{1y}|_{z=0} \underline{J}) dx dy = P^{EM} + jQ^{EM} = w_0 \mu_0 \frac{J^2 aL}{a} [X + jY].$$
 (27)

Здесь

$$X + iY = i\frac{ch\alpha\delta + \underline{s}h\alpha\delta}{sh\alpha\delta + \varepsilon ch\alpha\delta},$$
(28)

где $\underline{\varepsilon} = \sqrt{1 + i\varepsilon}$;

$$\varepsilon = \frac{\mu_0 \sigma W_0 \tau^2}{\pi^2} - \text{коэффициент добротности.}$$
 (29)

Электромагнитная сила, действующая на индуктор в направлении движения, определяется выражением

$$F^{EM} = Re \left\{ B_{1z} \Big|_{z=0} \dot{\underline{J}} \right\} \alpha L = \mu_0 J^2 \alpha L X.$$
 (30)

Электромагнитная сила отталкивания индуктора от металла равна

$$F_{z} = -\frac{\mu_{0}}{2} \left[J^{2} - \left| \frac{B_{1z}|_{z=0}}{\mu_{0}} \right|^{2} \right] \alpha L = \frac{1}{2} \mu_{0} J^{2} \left[\left(X^{2} + Y^{2} \right) \right] \alpha L.$$
 (31)

Примем за базисную мощность величину, ВА

$$P_{b} = \frac{w_{0}\mu_{0}\alpha 2p\tau}{\alpha}J^{2}.$$
(32)

и определим выражения для относительных активной и реактивной мощностей

$$\hat{\mathbf{P}}^{\text{EM}} = \frac{\mathbf{P}^{\text{EM}}}{\mathbf{P}_{\text{b}}} = \mathbf{X}; \tag{33}$$

$$\hat{Q}^{EM} = \frac{Q^{EM}}{P_b} = Y. \tag{34}$$

За базисную силу можно принять величину, Н

$$F_{b} = \frac{P_{b}}{2\tau f} = \mu_{0} \alpha 2p\tau J^{2}.$$
 (35)

В соответствии с (28) и (29) относительные электромагнитные силы определяются следующими выражениями

$$\hat{\mathbf{F}}^{\mathrm{EM}} = \mathbf{F}^{\mathrm{EM}} / \mathbf{P}_{\mathrm{b}} = \mathbf{X}; \tag{36}$$

$$\hat{F}_{Z}^{EM} = \frac{\hat{F}_{Z}^{EM}}{P_{b}} = 0.5 \left[1 - \left(X^{2} + Y^{2} \right) \right]. \tag{37}$$

Коэффициент мощности индукционной машины равен

$$\cos \varphi = \frac{\hat{P}^{EM}}{\sqrt{(\hat{P}^{EM})^2 + (\hat{Q}^{EM})^2}} = \frac{X}{\sqrt{X^2 + Y^2}}.$$
 (38)

Электромагнитный коэффициент полезного действия машины в двигательном режиме равен

$$\eta^{EM} = \frac{(1-S)\hat{F}^{EM}}{\hat{\mathbf{p}}^{EM}} = 1 - s. \tag{39}$$

Как следует из полученных выражений, все безразмерные характеристики определяются тремя параметрами:

$$\varepsilon = \frac{\mu_0 \sigma w_0 \tau^2}{\pi^2} -$$
коэффициент добротности;

s - cкольжение ($w_0 = ws$);

 $\delta \, / \, \tau$ — относительная величина зазора между индуктором и металлом.

Таким образом, для определения интегральных и дифференциальных электромагнитных характеристик МГД-перемешивателя, можно использовать выражение, полученное при решении одномерной задачи. Если задаться

конкретной величиной скольжения (рабочее скольжение), то все характеристики определяются добротностью ϵ и относительной величиной зазора между индуктором и металлом δ/τ .

Для примера на рисунке 2.3,а,б представлены зависимости относительных активной и реактивной мощностей от коэффициента добротности при различных значениях $\delta / \tau (s=1)$.

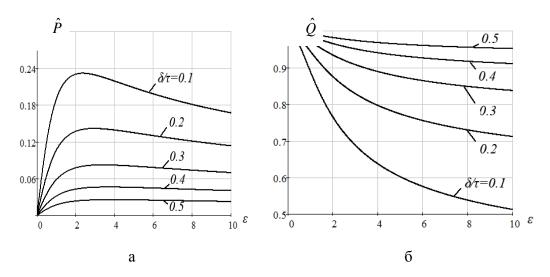


Рисунок 2.3 – Зависимости относительных активной и реактивной мощностей от коэффициента добротности

Зависимости относительных составляющих электромагнитной силы от коэффициента добротности при различных значениях $\delta / \tau (s=1)$ представлены на рисунке 2.4,a,б.

На рисунке 2.5,а,б показаны зависимости этих же сил от скольжения при различных значениях коэффициента добротности $\varepsilon(\delta/\tau=0.3)$.

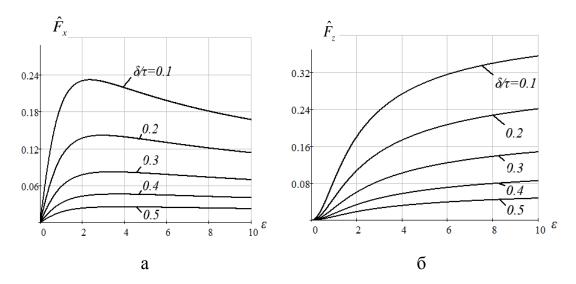


Рисунок 2.4 — Зависимости относительных составляющих электромагнитной силы от коэффициента добротности

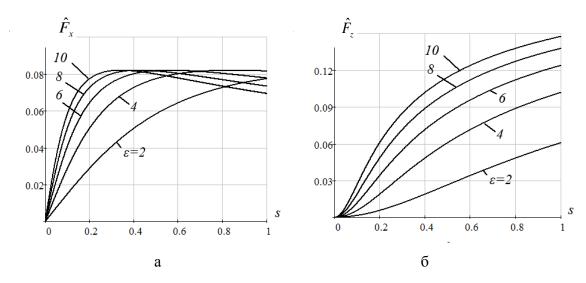


Рисунок 2.5 — Зависимости относительных составляющих электромагнитной силы от скольжения

Зависимости коэффициента мощности $\cos \phi$ и коэффициента полезного действия η от скольжения s при различных значениях коэффициента добротности $\varepsilon(\delta/\tau=0.3)$ представлены на рисунке 2.6,а,б.

Представленные аналитические зависимости электромагнитных характеристик МГД-перемешивателя были получены при определенных допущениях, но всё же их можно использовать на ранней стадии выбора основных параметров индуктора, а также его режимов работы. Обычно

известны электромагнитные свойства расплава, а величина зазора δ между индуктором и расплавом определяется толщиной футеровки подины миксера. Задаваясь величиной полюсного деления индуктора τ, можно определить величину коэффициента добротности ε, при котором электромагнитные характеристики имеют оптимальные значения. С помощью коэффициента добротности можно определить частоту тока индуктора

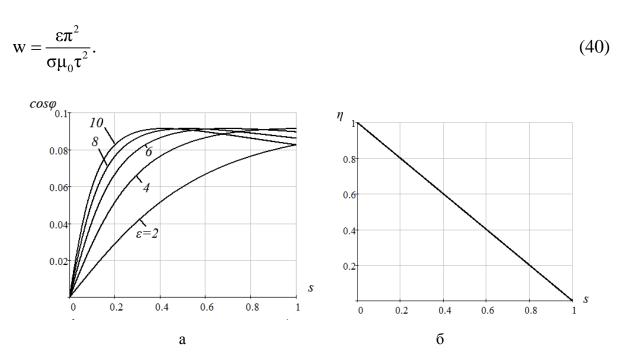


Рисунок 2.6 – Зависимости коэффициента мощности и коэффициента полезного действия от скольжения

По относительным значениям мощностей и сил, используя базовые значения мощности P_b и силы F_b можно оценить абсолютные значения электромагнитных мощностей и силы.

2.3 Схема замещения и параметры МГД-перемешивателя

В теории электрических машин широко пользуются схемами замещения, которые позволяют легко и наглядно устанавливать связи между различными электромагнитными величинами и исследовать режимы электрических машин. Подобные же схемы замещения можно использовать и для индукционных

МГД-машин. Рассмотрим, прежде всего, последовательную схему замещения [1].

На рисунке 2.7 представлена последовательная схема замещения МГД – перемешивателя.

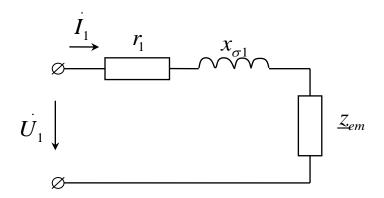


Рисунок 2.7 – Схема замещения фазы обмотки МГД-перемешивателя

В схеме замещения ${\bf r}_{\!_1}$ – активное сопротивление обмотки индуктора; Величину ${\bf x}_{\sigma^1}$ можно представить в виде следующих слагаемых:

$$X_{\sigma 1} = X_{\Pi} + X_{\Pi} + X_{\Pi}, \tag{41}$$

где x_n — сопротивление пазового рассеяния; x_n — сопротивление лобового рассеяния; x_n — сопротивление дифференциального рассеяния. $r_{\rm 3M}$ и $x_{\rm 3M}$ соответственно активное и реактивное сопротивления последовательной схемы замещения, соответствующее активной и реактивной электромагнитным мощностям, передаваемым от индуктора в зазор между индуктором и расплавом.

Пазовое рассеяние. Для паза прямоугольной формы (рисунок 2.8) индуктивное сопротивление пазового рассеяния можно определить по формуле [9]:

$$X_{\Pi} = X_{\Gamma 1} \cdot \lambda_{\Pi}. \tag{42}$$

Здесь главное индуктивное сопротивление фазы обмотки индуктора:

$$x_{r1} = 4f \cdot 2\alpha \mu_0 \frac{mW_{-1}^2}{p}.$$
 (43)

Индуктивное сопротивление пазового рассеяния:

$$\mathbf{x}_{_{\Pi}} = 4\mathbf{f} \cdot 2\alpha\mu_0 \frac{\mathbf{mW}_2}{\mathbf{p}}.\tag{44}$$

Относительная магнитная проводимость рассеяния паза:

$$\lambda_{n} = \frac{h_{1}}{3b_{n}} + \frac{h_{2}}{b_{n}}.$$
(45)

Данная безразмерная величина определяет потокосцепление рассеяния паза на единицу длины машины. Из этого выражения следует, что пазовое рассеяния тем больше, чем выше и уже пазы.

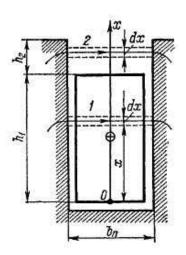


Рисунок 2.8 – Поле рассеяния паза

Лобовое рассеяние. Для МГД-машины с двухсторонним сердечником в [10] сопротивление лобового рассеяния рекомендовано определять по формуле:

$$\mathbf{X}_{\scriptscriptstyle \Pi} = \mathbf{X}_{\scriptscriptstyle \Gamma 1} \cdot \boldsymbol{\lambda}_{\scriptscriptstyle \Pi}, \tag{46}$$

где
$$\lambda_{_{\Pi}} = 0.34 \frac{q}{1'\delta} (l_{_{\Pi}} - 0.64\beta\tau) k^2 y.$$
 (47)

Формула для индуктивного сопротивления рассеяния лобовых частей:

$$x_{_{\pi}} = 4f \cdot 2\alpha\mu_0 \frac{mW_2}{p}. \tag{48}$$

МГД-перемешиватель представляет собой индукционную машину с односторонним индуктором и формула для определения х_л должна корректироваться.

Дифференциальное рассеяние. Индуктивное сопротивление дифференциального рассеяния обмотки $\mathbf{x}_{_{\mathrm{J}}}$ равно сумме сопротивлений самоиндукции всех гармоник, за исключением гармоники \mathbf{V} =1. Поэтому:

$$x_{_{\pi}} = \frac{4mf}{\pi} \cdot \frac{\mu_0 l_{_{\delta}} \tau}{k_{_{\mu}} k_{_{\delta}} \delta} \cdot \frac{w^2}{p} \sum_{v \neq 1} \frac{k^2 o \delta v}{V^2}.$$
 (49)

Отношение $x_{_{\rm J}}$ к главному индуктивному сопротивлению обмотки называется коэффициентом дифференциального рассеяния $k_{_{\rm J}}$.

$$k_{_{I}} = \frac{1}{k^2 o \delta_1} \sum_{v \neq 1} \frac{k^2 o \delta v}{V^2}.$$
 (50)

Комплексное сопротивление $\underline{Z}_{9M} = r_{9M} + jx_{9M}$ связано с комплексной электромагнитной мощностью, передаваемой с поверхности индуктора \underline{S}_{9M} , то есть:

$$\underline{Z}_{\text{3M}} = \frac{\underline{S}_{\text{3M}}}{\text{mI}^2}.$$
 (51)

Величину $\underline{Z}_{\text{ЭМ}}$ можно представить в виде [11]:

$$\underline{Z}_{\mathcal{B}M} = \underline{Z}_{\mathcal{B}M0} + \underline{Z}_{\kappa,\mathfrak{g}},\tag{52}$$

где Z_{9M0} определяется нормальным бегущем магнитным полем, эта величина определена в разделе 2.2.

Величина $\underline{Z}_{\kappa,3}$ определяется краевым эффектом в МГД-перемешивателе. Такими эффектом является продольный краевой эффект, который обусловлен конечной длиной индуктора.

2.4 Двухмерная электромагнитная модель МГД-перемешивателя с продольным краевым эффектом

В [11] проведен анализ электромагнитных процессов в МГДперемешивателе в двухмерной постановке с использованием расчетной модели, которое учитывает дискретное распределение обмотки и конечную длину индуктора. Конечная длина индуктора, а именно наличие входа поля и выхода из него, является причиной проявления продольного краевого эффекта.

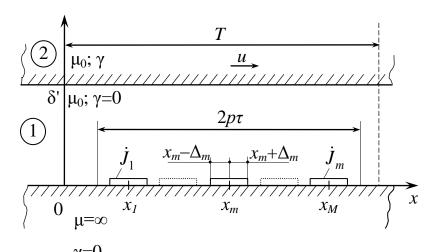


Рисунок 2.9 – Расчетная модель МГД-перемешивателя

На рисунке 2.9 представлена расчетная модель МГД-перемешивателя, где $x_1...x_m...x_M$ – координаты середины m-го паза; M – количество пазов; T – период; p – число пар полюсов; τ – полюсное деление

В результате анализа электромагнитного поля, получены аналитические выражения для электромагнитной мощности и силы

$$\hat{\underline{S}}_{EM} = \frac{\underline{S}_{EM}}{P_b} = i \frac{\hat{T}^2}{4\pi} \sum_{n \to \infty}^{\infty} \frac{1}{n^3} \cdot \frac{\hat{G}_n(0)}{\hat{Q}_n} \hat{C}_{n1} \hat{C}_{n2};$$
 (53)

$$\hat{\underline{F}}_{EM} = \frac{\underline{F}_{EM}}{F_b} = Re \left\{ \hat{\underline{T}}^2 \sum_{n \to \infty}^{\infty} \frac{1}{n^2} \cdot \hat{\underline{G}}_n(0) \hat{\underline{C}}_{n1} \hat{\underline{C}}_{n2} \right\},$$
(54)

где
$$\hat{G}_{n}(\hat{z}) = \hat{k}_{n} \cosh \hat{k}_{n}(\hat{z} - \hat{\delta}') - \hat{\phi}_{n} \sinh \hat{k}_{n}(\hat{z} - \hat{\delta}');$$
 (55)

$$\hat{Q}_{n} = \hat{k}_{n} \operatorname{sh} \hat{k}_{n} \hat{\delta} + \hat{\varphi}_{n} \operatorname{ch} \hat{k}_{n} \hat{\delta}'; \tag{56}$$

$$\hat{\mathbf{k}}_{\mathbf{n}} = \frac{\tau}{\pi} \mathbf{k}_{\mathbf{n}} = \frac{2\mathbf{n}}{\mathbf{T}};\tag{57}$$

$$\hat{C}_{n1} = \sum_{m=1}^{M} \hat{J}_{m} \sin \hat{k}_{n} \hat{\Delta}_{m} e^{-i\hat{k}_{n}\hat{x}_{m}};$$
 (58)

$$\hat{C}_{n2} = \sum_{m=1}^{M} \hat{J}_{m} \sin \hat{k}_{n} \hat{\Delta}_{m} e^{-i\hat{k}_{n}\hat{x}_{m}}.$$
 (59)

Зная величину электромагнитной мощности можно определить параметры схемы замещения:

$$\underline{Z}_{\mathfrak{I}M} = \frac{\underline{S}_{\mathfrak{I}M}}{mI^2};$$
(60)

$$\underline{\hat{Z}}_{\text{3M}} = \frac{\underline{Z}_{\text{3M}}}{X_{r}}; \tag{61}$$

$$\hat{\mathbf{r}}_{\mathrm{3M}} = \mathrm{Re}\left\{\underline{\hat{\mathbf{Z}}}_{\mathrm{3M}}\right\};\tag{62}$$

$$\hat{\mathbf{x}}_{\ni M} = \mathbf{J}\mathbf{m}\left\{\underline{\hat{\mathbf{Z}}}_{\ni M}\right\};\tag{63}$$

$$\hat{\underline{Z}}_{\mathfrak{I}_{\mathfrak{I}_{M}}} = \hat{\mathbf{r}}_{\mathfrak{I}_{M}} + i\hat{\mathbf{x}}_{\mathfrak{I}_{M}}. \tag{64}$$

Относительное активное $\hat{r}_{_{3M}}$ и реактивное $\hat{x}_{_{3M}}$ сопротивления учитывают продольный краевой эффект и дискретное распределение обмотки.

При решении одномерной задачи также получены выражения для относительного электромагнитного сопротивления в виде

$$\hat{\mathbf{r}}_{\mathsf{3M}} = \mathbf{X} \cdot \mathbf{k}_{\mathsf{r}}; \tag{65}$$

$$\hat{\mathbf{x}}_{\mathrm{3M}} = \mathbf{Y} \cdot \mathbf{k}_{\mathrm{x}}.\tag{66}$$

Отсюда

 $k_{_{\rm T}}=\frac{\hat{r}_{_{\rm 3M}}}{X}; k_{_{\rm x}}=\frac{\hat{x}_{_{\rm 3M}}}{Y}-$ коэффициенты, учитывающие влияние продольного краевого эффекта на активное и реактивное сопротивление.

2.5 Выводы по разделу

- 1. В результате решения одномерной задачи получены параметры схемы замещения МГД-перемешивателя, которые определяются, в основном, двумя величинами: коэффициентом добротности ϵ и относительным зазором δ/τ .
- 2. В результате решения двухмерной задачи получены параметры схемы замещения, которые определяются большим количеством параметров и учитывают наличие продольного краевого эффекта и дискретное распределение токовой нагрузки.
- 3. На основании полученных решений одномерной и двухмерной задач получены коэффициенты, позволяющие учесть влияние продольного краевого эффекта и дискретного распределения нагрузки на характеристики МГД-перемешивателя.

3 Экспериментальное определение параметров МГД-перемешивателя на промышленном образце

3.2 Измерение магнитных потоков и параметры схемы замещения

С целью определения параметров схемы замещения на промышленном индукторе определялось распределение магнитной индукции и магнитные потоки. Для измерения магнитных потоков были изготовлены измерительные катушки, а величина магнитной индукции измерялась с помощью датчиков Холла. На рисунке 3.4 показано расположение измерительных катушек на поверхности индуктора.

Каждая измерительная катушка изготовлена из мощной изолированной проволоки с числом витков $W_{_{\rm из.к}}=10$. Измерительные катушки показаны пунктирными линиями: 1 — измерительная катушка главного магнитного потока; 2 — измерительная катушка магнитного потока лобового рассеяния; 3 — измерительная катушка магнитного потока пазового рассеяния.

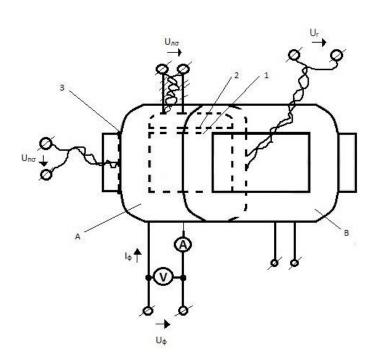


Рисунок 3.4 — Расположение измерительных катушек на поверхности индуктора

Экспериментальное исследование проводилось следующим образом. На фазу A подавалось регулируемое напряжение U_{ϕ} , частотой f=50 Гц. Величина тока в фазе измерялась амперметром. Главный магнитный поток наводили в катушке 1 э.д.с. равную напряжению U_{r} . Магнитный поток лобового рассеяния наводит в катушке 2 э.д.с. равную напряжению $U_{n\sigma}$ и магнитный поток пазового рассеяния наводит в катушке 3 э.д.с. равную напряжению $U_{n\sigma}$. Результаты измерения при напряжениях на U_{cp} =150, 200, 237 В приведены в таблице 3.1.

Таблица 3.1. Результаты измерений

п/п	U_{Φ}	I_{Φ}	$U_{\scriptscriptstyle \Gamma}$	$U_{ m n}{}_{\sigma}$	$U_{\pi\sigma}$
Ед. из.	В	A	В	мВ	мВ
1	150	3,7	6,6	1600	400
2	200	5	9,1	2000	605
3	237	6	10,4	2300	630

Из анализа результатов измерения следует, что магнитный поток пазового рассеяния составляет 22%, а лобового рассеяния 7% от главного магнитного потока. Такая же пропорция сохранится и для индуктивных сопротивлений пазового и лобового рассеяния.

3.3 Определение электромагнитной мощности и комплексного сопротивления обмоток индуктора

Источником питания индуктора является двухфазный полупроводниковый преобразователь частоты. Рабочая частота питающего напряжения находится в интервале 0,4 – 1 Гц. Это связано с глубиной проникновения электромагнитного поля в расплав. Высота расплава в

промышленных печах — миксерах находится в диапазоне 0,6-1,1 м. При частоте f=0,5 Γ ц, глубина проникновения составляет 0,45 м.

Для определения электромагнитной мощности и комплексного сопротивления индуктор подключался к промышленному двухфазному преобразователю частоты. При эксперименте частота источника изменялась в пределе 0,4-5 Гц. Результаты измерения напряжения U, тока I, угла сдвига фаз между током и напряжением ϕ приведены в таблице 3.2.

Таблица 3.2 – Экспериментальные данные

f, Гц	0,439	0,448	0,607	0,925	1,530	2,360	3,030	5,100
U, B	1,140	1,920	2,560	3,660	6,200	7,760	10,100	11,000
I, A	1,230	1,980	1,980	1,940	1,960	1,600	1,640	1,160
φ	64,000	64,000	76,000	73,600	83,000	85,700	87,300	83,000

Таблица 3.3 – Расчётные данные

Z, Om	0,930	0,970	1,290	1,890	3,160	4,850	6,160	9,480
sin φ	0,898	0,898	0,970	0,960	0,990	0,997	0,998	0,999
cos φ	0,440	0,440	0,243	0,280	0,141	0,077	0,063	0,045
r	0,409	0,427	0,314	0,529	0,446	0,375	0,389	0,424
2πf	2,757	2,813	3,812	5,809	9,608	14,821	19,028	32,028
XL, OM	0,835	0,871	1,251	1,814	3,128	4,835	6,148	9,471
L, Гн	0,303	0,310	0,328	0,312	0,326	0,326	0,323	0,296

На основании экспериментальных данных определялись расчетные величины, которые приведены в таблице 3.3.

Полное сопротивление обмотки Z=U/I, Ом.

Активное сопротивление обмотки R=Z·cos φ, Ом.

Индуктивное сопротивление обмотки $X=Z\cdot\sin\phi$, Ом.

Индуктивность фазы обмотки $L=X/2\pi f$, Гн

Сравнение результатов эксперимента с расчетными данными позволяют определить достоверность методики проектирования индукторов МГД-перемешивателей.

3.4 Инженерная методика проектирования МГД-перемешивателя

При проектировании МГД-перемешивателя необходимо решить две задачи. Первая задача связана с выбором геометрии индуктора, величиной и характером распределения токовой нагрузки, частоты токов, режимов работы, которые обеспечат требуемое перемешивание расплавов в заданном объеме ванны.

Вторая задача связана с выбором источника питания, количества фаз, величин напряжения и токов, их частоты. Для решения второй задачи необходимо определить полные сопротивления фаз обмоток индуктора или параметры их схем замещения.

Эффективность МГД-перемешивания зависит от глубины проникновения электромагнитного поля в расплав и высоты расплава в ванне печи миксера. Высота расплава зависит от емкости ванны и, обычно, выбирается в диапазоне 0.6-1.1 м. Синусоидальное электромагнитное поле по мере распространения в расплав (ось z) затухает по экспоненциальному закону. Так согласно (4) векторный магнитный потенциал в расплаве описывается выражением:

$$\dot{\mathbf{A}} = \mathbf{A}_0 \cdot \mathbf{e}^{-\mathbf{y}\mathbf{z}},\tag{67}$$

где A_0 — величина векторного потенциала на поверхности расплава (z= δ).

Комплексное значение ϕ , согласно (10), равно

$$\underline{\phi} = \sqrt{\frac{\pi^2}{\tau^2} + i\omega\mu_0\gamma},\tag{68}$$

где τ - полюсное деление индуктора, м; $\omega = 2\pi f$ – угловая частота, рад/с; f – частота тока, 1/c; $\mu_0 = 4\pi \cdot 10^{-7}$ – магнитная постоянная, Γ н/м; γ – удельная электропроводность расплава, 1/Ом·м.

Расстояние, на котором электромагнитное поле уменьшается в с≈2,72 называется глубиной проникновения электромагнитного раз, соответствии с (23) глубина проникновения электромагнитного поля Δ обратно пропорциональна фи, при неизменных свойствах расплава, зависит от частоты тока f и полюсного деления τ . При $\tau \to \infty$, глубина проникновения глубине проникновения электромагнитного поля равна плоской электромагнитной ванны и при неизменных свойствах расплава полностью зависит от частоты тока f.

$$\Delta = \sqrt{\frac{2}{\omega \mu_0 \gamma}}.$$
 (69)

В реальных индукторах величина полюсного деления τ имеет ограниченное значение и обычно выбирается из условия $\tau \approx (3-5)\delta$, где $\delta-$ величина расстояния от магнитопровода индуктора до расплавленного металла. Чем меньше τ , тем быстрее затухает электромагнитное поле в расплаве. С увеличением τ растут размеры индуктора и увеличивается его стоимость.

Как следует из решения одномерной задачи анализа электромагнитного поля, зависимости относительной электромагнитной силы от δ/τ коэффициента ϵ имеют вид:

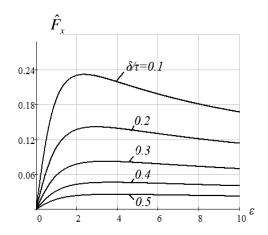


Рисунок 3.5 — Зависимость относительной электромагнитной силы от коэффициента добротности

При известном значении δ/τ можно определить значение коэффициента добротности $\varepsilon = \varepsilon_{\rm m}$, при котором относительная электромагнитная сила будет иметь максимальное $\hat{F}_{\rm 3M} = \hat{F}_{\rm 3M\,max}$. Здесь $\hat{F}_{\rm 3M} = F_{\rm 3M}/F_{\rm 0}$, где за базисную силу принята

$$F_0 = \mu_0 2 \text{ptaJ}^2, \tag{70}$$

где $2\,\mathrm{p\tau}\,$ – длина индуктора, м; а – ширина индуктора, м; J – линейная токовая нагрузка, A/m .

Из представленных зависимостей следует, что при всех значениях δ/τ , значение $\epsilon_{m}=2-3$. Зная ϵ_{m} , в соответствии с (29) можно определить оптимальную частоту

$$f = \frac{\varepsilon_{\rm m} \cdot \pi}{2\mu_0 \gamma \tau^2}.\tag{71}$$

При известной длине индуктора $L=2\tau(p=1)$ выбирается тип обмотки, количества фаз m и количество пазов M.

Задается величина линейной токовой нагрузки. При воздушном охлаждении ее можно принять равной $(1,5-3)\cdot 10^5$ А/м. При одинаковом числе проводников в пазу и одинаковых токах в них:

$$J = \frac{M \cdot W}{2\tau} I = \frac{mW}{\tau} I,\tag{72}$$

где М – число пазов; т – число фаз.

Из (73) можно определить число витков в пазу W и сечение проводника обмотки \mathbf{S}_{np} :

$$W = \frac{J \cdot 2\tau}{MI} = \frac{J\tau}{mI};$$
(73)

$$S_{np} = \frac{I}{\Lambda}, \tag{74}$$

где плотность тока при воздушном охлаждении можно принять Δ =4-5 A/мм². Зная δ / τ и ϵ определяются характеристики МГД – перемешивателя

$$X + iY = i\frac{ch\alpha\delta + \underline{\epsilon}sh\alpha\delta}{sh\alpha\delta + \underline{\epsilon}ch\alpha\delta},\tag{75}$$

где
$$\underline{\varepsilon} = \sqrt{1 + i\varepsilon}$$
; $\alpha = \pi / \tau$. (76)

Здесь относительные активные мощность и сопротивления равны

$$\hat{P}_{3M0} = \hat{r}_{3M0} = \hat{r}_{F0} = X, \tag{77}$$

а относительные реактивные мощность и сопротивление равны

$$\hat{Q}_{\ni M0} = \hat{x}_{\ni M0} = Y.$$
 (78)

Базовая мощность

$$P_{r} = F_{0} \cdot 2\pi f = \frac{\omega_{0}\mu_{0}a2p\tau}{\alpha}A^{2}.$$
(79)

Базовое сопротивление – главное индуктивное сопротивление обмотки

$$x_{r1} = 4f \cdot 2\alpha\mu_0 \frac{mW^2}{p}.$$
 (80)

Из решения двухмерной задачи, продольного краевого эффекта и дискретного распределения обмотки на активную и реактивную мощности, а также на электромагнитную силу, то есть $\mathbf{k}_{_{\mathrm{I}}};\mathbf{k}_{_{\mathrm{S}}};\mathbf{k}_{_{\mathrm{f}}}$ — соответственно.

Определим параметры схемы замещения.

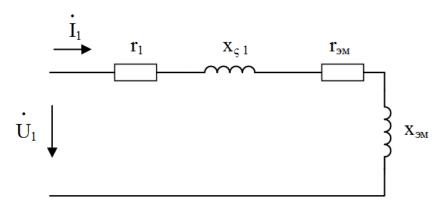


Рисунок 3.6 – Схема замещения фазы обмотки МГД-перемешивателя

В схеме замещения ${\bf r}_{_{\! 1}}$ — активное сопротивление обмотки индуктора. Величину ${\bf x}_{_{\varsigma 1}}$ можно представить в виде следующих слагаемых:

$$X_{c1} = X_{\Pi} + X_{\Pi} + X_{\Pi}, \tag{81}$$

где x_n — сопротивление пазового рассеяния; x_n — сопротивление лобового рассеяния; x_n — сопротивление дифференциального рассеяния. $r_{\rm 3M}$ и $x_{\rm 3M}$ соответственно активное и реактивное сопротивления последовательной схемы замещения, соответствующее активной и реактивной электромагнитным

мощностям, передаваемым от индуктора в зазор между индуктором и расплавом.

Индуктивное сопротивление пазового рассеяния:

$$\mathbf{x}_{_{\Pi}} = 4\mathbf{f} \cdot 2\alpha\mu_0 \frac{\mathbf{mW}_2}{\mathbf{p}} \cdot \left(\frac{\mathbf{h}_1}{3\mathbf{b}_n} + \frac{\mathbf{h}_2}{\mathbf{b}_n}\right). \tag{82}$$

Формула для индуктивного сопротивления рассеяния лобовых частей:

$$x_{_{II}} = 4f \cdot 2\alpha\mu_{0} \frac{mW_{_{2}}}{p} \cdot \left(0.34 \frac{q}{l'\delta} (l_{_{II}} - 0.64\beta\tau) k^{2}y\right). \tag{83}$$

Индуктивное сопротивление дифференциального рассеяния:

$$x_{_{\mathcal{I}}} = \frac{4mf}{\pi} \cdot \frac{\mu_0 l_{_{\delta}} \tau}{k_{_{u}} k_{_{\delta}} \delta} \cdot \frac{w^2}{p} \sum_{v \neq 1} \frac{k^2 o \delta v}{V^2}. \tag{84}$$

Относительное активное $\hat{\mathbf{r}}_{_{\mathrm{ЭM}}}$ и реактивное $\hat{\mathbf{x}}_{_{\mathrm{ЭM}}}$ сопротивления учитывают продольный краевой эффект и дискретное распределение обмотки.

$$\hat{\mathbf{x}}_{\mathbf{PM}} = \hat{\mathbf{x}}_{\mathbf{PM0}} \cdot \mathbf{k}_{\mathbf{x}}; \tag{85}$$

$$\hat{\mathbf{r}}_{\mathrm{3M}} = \hat{\mathbf{r}}_{\mathrm{3M0}} \cdot \mathbf{k}_{\mathrm{r}}; \tag{86}$$

$$\hat{\mathbf{r}}_{F} = \hat{\mathbf{r}}_{F0} \cdot \mathbf{k}_{f}. \tag{87}$$

Отсюда $k_x = \frac{\hat{x}_{\ni M}}{\hat{x}_{\ni M0}}; k_r = \frac{\hat{r}_{\ni M}}{\hat{r}_{\ni M0}}; k_f = \frac{\hat{r}_f}{\hat{r}_{f0}} -$ коэффициенты, учитывающие

влияние продольного краевого эффекта на активное и реактивное сопротивление, а также мощность МГД-перемешивателя соответственно.

Энергетические характеристики МГД-перемешивателя.

При заданном напряжении по схеме замещения определяется комплексный ток в фазе обмотки, находятся активная P, реактивная Q и полная S мощности.

Механическая мощность установки

$$P_{MX} = 2\tau f (1-s) F_{M}. \tag{88}$$

Комплексная мощность индуктора

$$\underline{S} = P + iQ. \tag{89}$$

Коэффициент мощности установки

$$\cos \varphi = \frac{P}{S}.$$
 (90)

Коэффициент полезного действия

$$\eta = \frac{P_{\text{MX}}}{P}.$$
 (91)

3.5 Выводы по разделу

- 1. При питании индуктора от преобразователя частоты определены зависимости полного, активного и реактивного сопротивления от частоты питающего напряжения.
- 2. Изготовлены измерительные катушки для экспериментального определения магнитных потоков.
- 3. Определены главный магнитный поток на полюсном делении τ индуктора, магнитный поток лобового рассеяния и магнитный поток пазового рассеяния.
- 4. Установлено, что магнитный поток пазового рассеяния составляет 22%, а лобового рассеяния 7% от главного магнитного потока.

ЗАКЛЮЧЕНИЕ

- 1. Обзор публикаций и патентов показал, что в качестве индукторов МГД-перемешивателей используется односторонняя линейная индукционная машина, устанавливаемая под днищем или с боковой стороны печи.
- 2. Конструкция обмоток МГД-перемешивателя должна предусматривать достаточную прочность при питании больших токов низкой частоты и возможность воздушного охлаждения.
- 3. При проектировании конкретного МГД-перемешивателя, на основании исходных данных заказчика, необходимо определить геометрические размеры устройства и его электроэнергетические характеристики.
- 4. В результате решения одномерной задачи получены параметры схемы замещения МГД-перемешивателя, которые определяются, в основном, двумя величинами: коэффициентом добротности ε и относительным зазором δ/τ .
- 5. В результате решения двухмерной задачи получены параметры схемы замещения, которые определяются большим количеством параметров и учитывают наличие продольного краевого эффекта и дискретное распределение токовой нагрузки.
- 6. На основании полученных решений одномерной и двухмерной задач получены коэффициенты, позволяющие учесть влияние продольного краевого эффекта и дискретного распределения нагрузки на характеристики МГД-перемешивателя.
- 7. На промышленном МГД-перемешивателе определены главные магнитные потоки, магнитный поток пазового и лобового рассеяния и параметры схемы замещения МГД-перемешивателя.
- 8. Предложена инженерная методика электрического расчета МГД-перемешивателя жидких металлов.

СПИСОК ИСПОЛЬЗОВАННЫХ ИСТОЧНИКОВ

- 1. МГД технологии в металлургии. Интенсивный курс Специализация IV. Бааке Э., Барглик Д., Лупи С., Никаноров А., Павлов Е., Павлов С., Первухин М., Тимофеев В., Тимофеев С., Хацаюк М., Якович А. СПб.: Изд-во СПбГЭТУ «ЛЭТИ», 2013. 250с.
- 2. Применение МГД устройств в металлургии. А.И. Алиферов, Ю.И. Блинов, С.А. Бояков, С.А. Галунин, Е.А. Головенко, Л.П. Горева, Е.С. Кинев, Г.Э. Кирко, И.М. Кирко, В.В. Ковальский, А.В. Комаров, Е.В. Кузнецов, К.А. Михайлов, Е.А. Павлов, С.Ф. Сарапулов, Ф.Н. Сарапулов, В.Н. Тимофеев, В.Н. Федоров. 2007.
- 3. Электромагнитный перемешиватель жидкого металла: А.С. 1693968 СССР, F 27 D 23/04/ В.Н. Тимофеев, Р.М. Христинич, С.А. Бояков, А.А. Темеров, Л.М. Протопопова и Н.А. Даничева. 1989.
- 4. Индуктор линейной индукционной машины: А.С. 1809507 СССР, Н 02 К 41/025/ В.Н. Тимофеев, Р.М. Христинич, С.А. Бояков, и А.А. Темеров. 1989.
- 5. Способ электромагнитного перемешивания электропроводных расплавов: А.С. 2113672 СССР, F 27 D 23/04/ В.Н. Тимофеев, Р.М. Христинич, С.А. Бояков, С.А. Рыбаков. 1989.
- 6. Печь-миксер: А.С. 2465528 Российская Федерация, F 27 В 3/00/ А.И. Корчагин, Е.А. Павлов, С.А. Бояков, В.Н. Тимофеев, Г.Ф. Лыбзиков. 2011.
- 7. Индукционная установка для перемешивания жидких металлов: А.С. 2524463 Российская Федерация, F 27 D 27/00/ В.Н. Тимофеев, Г.Ф. Лыбзиков, М.Ю. Хацаюк, М.А. Ерёмин. 2012.
- 8. Проектирование электрических машин. Постников И.М. 2-е изд., перераб. и доп. К.: Государственное издательство технической литературы УССР, 1960. 910 с.

- 9. Электрические машины. Брускин Д.Э., Зорохович А.Е., Хвостов В.С. Часть 1, 1987.
- 10. Электрические машины. Вольдек А. И. 1978
- 11. Индукционное МГД-устройство для силового воздействия на жидкие металлы: А.С. 1435126 СССР, Н 02 К 44/06/ Смолин Г.К. 1988.