- 1. Выбор основных параметров и размеров гиродвигателя
 - 1.1 Отношение внутреннего диаметра маховика к наружному d/D

Для миниатюрных ГД наиболее рациональным является следующее соотношение d/D = 0.8 - 0.85. Примем d/D = 0.8.

1.2 Отношение длины к внешнему диаметру маховика L/D

Для одностаторных следует выбирать $L/_D \approx 0,4-0,8$. Примем $L/_D = 0,7$.

- 1.3 Отношение длины статора к внутреннему диаметру маховика $\frac{L_1}{d}$ $\frac{L_1}{d} \approx 0,55-1,0$. Выберем $\frac{L_1}{d} = 0,85$.
- 1.4 Отношение длины ротора к внутреннему диаметру маховика Для двигателей обращенного исполнения составляет $\frac{L_2}{d} \approx 0.35 0.7$ выберем $\frac{L_2}{d} = 0.45$.
 - 1.5 Внутренний диаметр статора к внутреннему диаметру маховика $\frac{d_0}{d} \approx 0, 2-0, 3$, примем $\frac{d_0}{d} = 0, 27$.
- 1.6 Исходя из требуемого момента двигателя, выберем следующие геометрические размеры:

 $D=4.1\,\mathrm{cm},$ тогда $d=3,28\,\mathrm{cm},$ $d_{\scriptscriptstyle 0}=0,9\,\mathrm{cm},$ $L=2,05\,\mathrm{cm},$ $L_{\scriptscriptstyle 1}=2,75\,\mathrm{cm},$ $L_{\scriptscriptstyle 2}=1,5\,\mathrm{cm}.$

1.7 Предварительно масса вращающихся частей ГД

$$m_{M} = \frac{\pi}{4} D^{3} \frac{L}{D} \left\{ \left[1 - \left(\frac{d}{D} \right)^{2} \right] \cdot Q_{M} + \left(\frac{d}{D} \right)^{2} \left[\frac{L_{2}}{L} (1 - \frac{1}{k_{d}^{2}}) \cdot Q_{2} + \frac{2b_{d}}{L} Q_{K} \right] \right\} =$$

$$= \frac{3.14}{4} 4.1^{3} \cdot 0.5 \left\{ \left[1 - \left(0.8 \right)^{2} \right] \cdot 1.85 + \left(0.8 \right)^{2} \left[\frac{1.5}{2.05} (1 - \frac{1}{1.075^{2}}) \cdot 9.68 + \frac{2 \cdot 0.11}{2.05} 2.8 \right] \right\} =$$

$$= 39.6 \Gamma,$$

где $b_{\scriptscriptstyle d}$ – толщина крышки;

 k_d^2 — относительная толщина ротора;

 $Q_{\!\scriptscriptstyle M}, Q_{\!\scriptscriptstyle K}, Q_{\!\scriptscriptstyle 2}$ — соответственно плотности материала маховика, крышек и ротора электродвигателя.

1.8 Определение кинетического момента цилиндрического маховика

Оценим кинетический момент, имея в виду упрощённую их форму по рисунку из [1, рис 6.9a]:

$$\begin{split} H = &1,025 \cdot 10^{-2} \cdot D^{5} n_{c} \frac{L}{D} \Biggl\{ \Biggl[1 - \left(\frac{d}{D} \right)^{4} \Biggr] \cdot Q_{m} + \left(\frac{d}{D} \right)^{4} \Biggl[\frac{L_{2}}{L} \cdot (1 - \frac{1}{k_{d}^{4}}) Q_{2} + \frac{2b_{d}}{L} Q_{K} \Biggr] \Biggr\} = \\ = &1,025 \cdot 10^{-2} \cdot 4,1^{5} \cdot 24000 \cdot 0,5 \cdot \\ \cdot \Biggl\{ \Biggl[1 - \left(0,8 \right)^{4} \Biggr] \cdot 1,85 + \left(0,8 \right)^{4} \Biggl[\frac{1,5}{2,05} \cdot (1 - \frac{1}{1,075^{4}}) 9,68 + \frac{2 \cdot 0,11}{2,05} 2,8 \Biggr] \Biggr\} = \\ = &2,74 \cdot 10^{5} \ \Gamma \cdot \text{cm}^{2} / \text{cek} \, . \end{split}$$

- 2. Исходные данные для электромагнитного расчета гиродвигателя
- 2.1 Номинальный момент двигателя $M_{\scriptscriptstyle H}$ представляет собой момент собственных механических потерь:

$$M_{H} = M_{A} + M_{T.II} = 0.017 + 0.062 = 0.079 \text{ H} \cdot \text{cm}.$$

2.2 Для ГД работающего в гелии, аэродинамический момент может быть определен по формуле [1, 4.17]

$$M_A = 1.36 \cdot 10^{-6} \mu^{0.5} \cdot \rho^{0.5} \cdot n^{1.5} \cdot \oint_L r^3 dl$$
.

Параметры среды при давлении 200 мм.рт.ст. и ожидаемой температуре -50°С получим по данным пособия [1, табл. 4.1]:

✓ плотность
$$\rho = 0.165 \cdot 10^{-3} \cdot \frac{293}{223} \frac{200}{760} = 0.57 \cdot 10^{-4} \,\text{г/см}^3$$
;

 \checkmark динамическая вязкость $\mu = 1,97 \cdot 10^{-4} \cdot \left(\frac{223}{293}\right)^{0.68} = 1,63 \cdot 10^{-4}$ г/см сек; тогда $\rho^{0.5} \cdot \mu^{0.5} = 0,96 \cdot 10^{-4}$.

Для внешней поверхности, $\oint_L r^3 dl$ контурный интеграл раскрывается в виде:

$$A = \oint_L r^3 dl = \int_0^{1.5} r^3 dr + \int_{1.5}^2 r^3 \frac{dr}{\cos \alpha} + \int_0^2 \left(\frac{D}{2}\right)^3 dl + \int_{1.5}^2 r^3 \frac{dr}{\cos \beta} + \int_0^{1.5} r^3 dr =$$

$$= \frac{1}{4} \cdot 1,5^4 + \frac{1}{4} \frac{(2,05^4 + 1,5^4)}{\cos 50^\circ} + 2,1^3 \cdot 2,05 + \frac{1}{4} \frac{(2,05^4 + 1,5^4)}{\cos 50^\circ} + \frac{1}{4} \cdot 1,5^4 = 26,6 \text{ cm}^4,$$
где α,β — углы скоса наружной поверхности крышек гиродвигателя (см. рис.1).

Для внутренней поверхности маховика:

$$B = \oint_{L} r^{3} dl = \int_{0.6}^{1.4} r^{3} dr + + \int_{0}^{1.48} \left(\frac{d_{3}}{2}\right)^{3} dl + \int_{0.5}^{1.4} r^{3} dr =$$

$$= \frac{1}{4} \cdot (1,4^4 - 0,6^4) + \frac{3,065}{2}^3 \cdot 1,48 + \frac{1}{4} \cdot (1,4^4 - 0,5^4) = 7,64 \text{ cm}^4.$$

Тогда для внешней и внутренней поверхности маховика аэродинамический момент равен:

$$M_A = M_{a1} + M_{a2} = 1,36 \cdot 10^{-6} \,\mu^{0.5} \cdot \rho^{0.5} \cdot n^{1.5} (A+B) =$$

$$= 1,36 \cdot 10^{-6} \cdot 0,96 \cdot 10^{-4} \cdot 24000^{1.5} (26,6+7,64) = 0,017 \text{ H} \cdot \text{cm}.$$

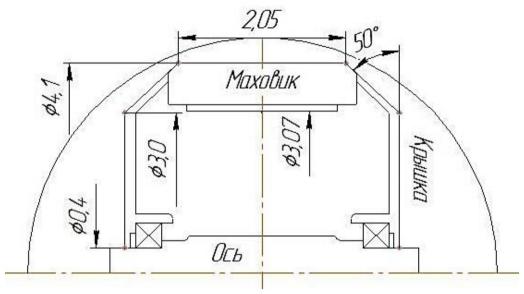


Рисунок 1 – Эскиз гиродвигателя без статора

2.3 Момент трения в подшипниках $M_{\tau H}$, H·см.

Выберем подшипник удовлетворяющий следующему выражению [1, 3.2]:

$$z_{III}d_{III}^2 \ge k \frac{m_{M}}{10^5 \sin \beta_0} = 20 \frac{39.6}{10^5 \sin 35^\circ} = 0.014,$$

где k – максимальная кратность внешних перегрузок;

 $oldsymbol{eta_{\scriptscriptstyle 0}}$ – начальный угол контакта;

 $m_{\scriptscriptstyle M}$ — масса вращающихся частей;

По таблице [1, табл. 3.4] выбираем подшипник С1006094E, у которого $z_m d_m^2 = 6 \cdot 0, 2^2 = 0, 24 \,.$

Число шариков $z_{_{I\!I\!I}}=6$, диаметр шариков $d_{_{I\!I\!I}}=0,2$, а внутренний и наружный диаметры подшипника соответственно равны $d_{_{\mathit{e.n.}}}=0,4$; $d_{_{\mathit{e.n.}}}=1,1$ см.

По формуле [1, 3.13] радиус на беговой дорожке внутреннего кольца $r_{_{\! \partial}}=0,263\,\mathrm{cm},~$ а диаметр по центрам шариков $D_{_{\! 0}}=2\cdot r_{_{\! \partial}}+d_{_{\! u}}=2\cdot 0,263+0,2=0,726\,\mathrm{cm}.$ Предварительная осевая нагрузка на подшипники составляет $A_{_{\! Z_0}}=10\,\mathrm{H}.$

Для пары подшипников приближенно по формуле [1, 3.14]

$$\begin{split} M_{\scriptscriptstyle T.II} = & \ 0,6 \cdot 10^{-3} \cdot A_{\scriptscriptstyle Z0} \cdot \frac{D_{\scriptscriptstyle 0}}{d_{\scriptscriptstyle III}} \frac{1}{\sqrt[3]{z_{\scriptscriptstyle III} \cdot d_{\scriptscriptstyle III}}} + 4,4 \cdot 10^{-6} D_{\scriptscriptstyle 0}^{\scriptscriptstyle 3} n = \\ = & \ 0,6 \cdot 10^{-3} \cdot 10 \cdot \frac{0,726}{0,2} \frac{1}{\sqrt[3]{6 \cdot 0,2}} + 4,4 \cdot 10^{-6} \cdot 0,726^{^{3}} \cdot 24000 = 0,062 \ \text{H} \cdot \text{cm}. \end{split}$$

Оценим срок службы до разрушения подшипника по причине усталостных деформаций. Долговечность рассчитывается по коэффициенту работоспособности [1, 3.1]:

$$h = \frac{1}{n} \left(\frac{C}{Q}\right)^{3,3} = \frac{1}{24000} \left(\frac{0,48 \cdot 10^4}{20}\right)^{3,3} = 3100 \text{ yac},$$

где Q — эквивалентная нагрузка в H;

С – коэффициент работоспособности, соответствующий стандартам 90% надежности,

$$C = 4.1 \cdot 10^4 \frac{d_{III}^2 \cdot z_{III}^{2.3} \cdot \cos \beta_0}{1 + 0.2 \cdot d_{III}} = 4.1 \cdot 10^4 \frac{0.2^2 \cdot 6^{2.3} \cdot \cos 20^\circ}{1 + 0.2 \cdot 0.2} = 0.48 \cdot 10^4 \,\mathrm{H},$$

где β_0 – первоначальный угол контакта.

2.4 Требуемая при данной кратности электромагнитная мощность при пуске определяется как

$$P_{9.II.} = \frac{1,045 \cdot 10^{-3} \cdot n_C \cdot M_H \cdot k_M}{n_{2.II}} = \frac{1,045 \cdot 10^{-3} \cdot 24 \cdot 10^3 \cdot 0,079 \cdot 1,5}{0.9} = 3,3 \,\mathrm{BT},$$

где η_{2H} – к.п.д. выхода СГД в пуске;

 $k_{_{\! M}}\,$ – кратность максимального момента из условия надежной работы.

2.5 Число пар полюсов

$$p = \frac{60f}{n_c} = \frac{60 \cdot 400}{24000} = 1$$

2.6 Распределение объема двигателя на ротор и статор

При обращенном исполнении ГД величина k_d непосредственно равна относительной толщине ротора $\beta = \frac{d_2}{d_3} \approx \frac{d_2}{d_1}$. Это накладывает особые условия на выбор k_d для гистерезисного ГД. В [1, рис. 7.3, а] приведены рекомендуемые значения $k_d = \beta$. В соответствии с величиной момента и наружного диаметра ротора, примем $k_d = 1,075$

$$d_1 = \frac{d}{k_d} = \frac{3,28}{1,075} = 3,05$$

3. Электромагнитный расчет двигателя

3.1Выбор обмотки статора

Обмотка статора $\Gamma Д$ — это обычно двухслойная петлевая обмотка. Двухслойные обмотки в сравнении с однослойными дают возможность любого укорочения, меньший вылет лобовых частей, а следовательно, большую длину пакета статора при постоянной полной его длине [1].

Из-за относительно малых размеров ГД величина q_1 числа зубцов на полюс и фазу ограничена обычно 2 -3. Примем $q_1=2$.

3.1.1 Число зубцов статора

$$Z_1 = 2p \cdot m_1 \cdot q_1 = 2 \cdot 3 \cdot 2 = 12$$

3.1.2 Шаг обмотки статора

$$y = \frac{y_z}{m_1 \cdot q_1} = \frac{5}{3 \cdot 2} = 0.833,$$

где y_z — зубцовый шаг для p=1 и $Z_{_1}=12$ равен пяти пазам.

3.2 Рациональный штамп статора

Величиной, характеризующей распределение объема статора на «медь» и «сталь», является относительная площадь пазов статора ξ_{m} .

Рекомендуемые значения ξ_{m} приведены в [1, рис. 7.5, а], примем $\xi_{m}=0,42$. Рассмотренный выбор ξ_{m} и k_{d} позволяет далее произвести однозначный расчет электродвигателя в данных габаритах на заданный момент нагрузки.

Пакет статора выполняется из электротехнической стали Э44 (ГОСТ 802-58). Плотность стали $Q_{cm} = 7,55\, \Gamma/\text{см}^3$, удельное сопротивление $0,57\cdot 10^{-5}$ Ом·см, кривая намагничивания представлена в [1, рис. 8.2].

Коэффициент заполнения сталью пакета статора при толщине листа и его изоляции 0,2 мм равен $k_{cm1}=0,91$.

3.2.1 Отношение индукций

$$\frac{B_{\delta}}{B_{1}} = k_{cm1} \left[(1 - \frac{2h_{III1}}{d_{1}}) - \sqrt{\left(\frac{d_{0}}{d_{1}}\right)^{2} + \frac{\xi_{III}}{\varepsilon_{II}} (1 - \left(\frac{d_{0}}{d_{1}}\right)^{2})} \right]$$

$$\frac{B_{\delta}}{B_{1}} = 0.91 \left[(1 - \frac{2 \cdot 0.05}{3.05}) - \sqrt{\left(\frac{0.9}{3.05}\right)^{2} + \frac{0.42}{0.9} (1 - \left(\frac{0.9}{3.05}\right)^{2})} \right] = 0.228,$$

где $k_{\scriptscriptstyle cm1}$ – коэффициент заполнения сталью пакета статора из [1, табл. 8.2]; $h_{\scriptscriptstyle HII}$ – высота шлица паза из [1, табл. 8.3];

 $\varepsilon_{_{I\!I}}$ – коэффициент, учитывающий отличие реального паза от расчетного.

3.2.2 Технологическая выполняемость статора

Возможность выполнения статора при выбранных сочетания ξ_{m} и k_{d} может быть сразу же проверена. Должны выполняться следующие условия:

$$\begin{cases}
\frac{B_{\delta}}{B_{1}} \geq \frac{Z_{1}k_{cm1}}{\pi} \frac{k_{d}}{d} b_{Z1\min} \\
\frac{B_{\delta}}{B_{1}} \geq 2pk_{cm1} \frac{k_{d}}{d} h_{a1\min} \\
\begin{cases}
0,228 \geq 0,12 \\
0,228 \geq 0,1
\end{cases},$$

Условие технологичности выполнения статора приданных размерах выполняется

3.2.3 Ширина зубца статора

$$b_{z_1} = \frac{t_{z_1}}{k_{cm1}} \left(\frac{B_{\delta}}{B_1} \right) = \frac{0,798}{0,91} \cdot 0,228 = 0,2 \text{ cm},$$

где зубцовое деление статора $t_{z_1} = \frac{\pi \cdot d_1}{Z_1} = \frac{\pi \cdot 3,05}{12} = 0,798$ см.

3.2.4 Площадь паза

$$Q_{III} = \frac{\pi}{4Z_{I}} d_{I}^{2} \left(1 - \left(\frac{d_{0}}{d_{I}} \right)^{2} \right) \xi_{III} = \frac{\pi}{4 \cdot 12} 3,05^{2} \left(1 - \left(\frac{0.9}{3,05} \right)^{2} \right) 0,42 = 0,233 \text{ cm}^{2}$$

3.2.5 Геометрия паза

Диаметр большей окружности

$$d_{II1} = \frac{\pi (d_1 - 2h_{u1}) - Z_1 b_{Z1}}{Z_1 + \pi} = \frac{\pi (3,05 - 2 \cdot 0,05) - 12 \cdot 0,2}{12 + \pi} = 0,453 \text{ cm};$$

Диаметр меньшей окружности

$$d_{_{II0}} = \sqrt{\frac{d_{_{II1}}^2(Z_{_1} + 5) - 4\pi Q_{_1}}{Z_{_1} - 5}} = \sqrt{\frac{0,453^2(12 + 5) - 4\pi \cdot 0,233}{12 - 5}} = 0,283 \,\mathrm{cm};$$

Расстояние между центрами окружностей

$$h = \frac{d_{\Pi_1} - d_{\Pi_0}}{2\pi} Z_1 = \frac{0.45 - 0.28}{2\pi} 12 = 0.326 \text{ cm}.$$

Высота паза

$$h_{z_1} = h + h_{m_1} + \frac{d_{m_1} + d_{m_0}}{2} = 0,326 + 0,05 + 0,368 = 0,744 \text{ cm}.$$

Высота спинки статора

$$h_{a1} = \frac{d_1}{2}(1 - \frac{d_0}{d_1}) - h_{Z1} = \frac{3,05}{2}(1 - \frac{0,9}{3,05}) - 0,744 = 0,331 \,\mathrm{cm}.$$

При равенстве индукций в зубце и спинке статора их размеры связаны вполне определенно:

$$\frac{h_{a1}}{b_{z1}} \approx \frac{Z_1}{2\pi p}, \frac{0.33}{0.2} \approx \frac{12}{2\pi \cdot 1} = 1.8$$

Условие размещения лобовых частей обмотки статора:

$$d_1 - 2h_{z!} \ge d_n$$
,
1,56 \ge 1,4

Величина относительной площади пазов ξ_{III} выбрана корректно, все пазы размещаются по ободу статора с требуемым зазором b_{ZI} . Лобовые части свободно размещаются в требуемом промежутке.

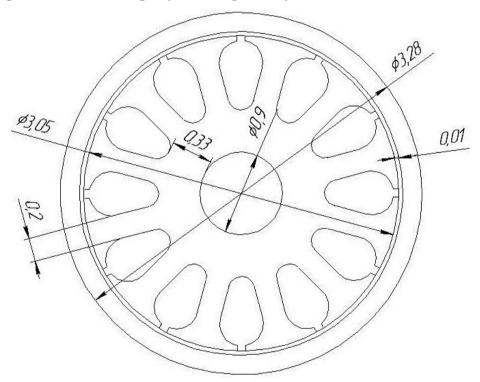


Рисунок 2 – Эскиз листов статора вместе с ротором

3.3 Определение размеров статора

3.3.1 Полюсное деление

$$\tau = \frac{\pi d_1}{2 p} = \frac{3,14 \cdot 3,05}{2} = 4,79 \text{ cm}.$$

3.3.2 Высота лобовых частей

$$b_{n1} = \frac{1}{2} [(d_1 - 2h_{III1}) - d_n] = \frac{1}{2} [(3,05 - 0,1) - 1,4] = 0,77 \text{ cm}.$$

3.3.3 Вылет лобовых частей

$$2f_{\Pi} = \frac{\pi}{4} \frac{k_{3.\Pi.}}{k_{3.\Pi.}} \cdot \frac{y}{p} \frac{d_{1}^{2}(1 - \frac{d_{0}}{d_{1}})}{d_{1}(1 - \frac{2h_{IIII}}{d_{1}}) - d_{\Pi}} \cdot \xi_{\Pi I} =$$

$$= \frac{\pi}{4} \frac{0.32}{0.38} \cdot \frac{0.833}{1} \frac{3.05^{2}(1 - \frac{0.9}{3.05})}{3.05(1 - \frac{0.1}{3.05}) - 1.4} \cdot 0.42 = 1.26 \text{ cm},$$

где $k_{3,7}$ – коэффициент заполнения паза голым проводом по [1, рис. 8.5];

 $k_{\scriptscriptstyle 3.Л.}$ – коэффициент заполнения лобовых частей, учитывающий изоляцию провода, выбирается от 0,3 до 0,45.

3.3.4 Длина пакета статора

$$l_1 = L_1 - 2f_{\pi_1} = 2,75 - 1,26 = 1,48 \text{ cm}.$$

3.4 Воздушный зазор

Воздушный зазор выбирается минимальным для уменьшения тока, улучшения $\cos \varphi$ и η . Ограничения по снижению зазора в основном связаны с технологическими и механическими причинами. Кроме того, при уменьшении зазора δ из-за роста амплитуды зубцовых гармоник и относительно эксцентриситета увеличиваются дополнительные потери и искажения механической характеристики Γ Д.

Для миниатюрных (при $d_{_1}$ < 3,5 см) выбирается δ от 0,01 до 0,015 см. Примем δ = 0,01 см.

3.5 Выбор материала ротора и определение основных величин

3.5.1 Гистерезисный материал

Свойства магнитных материалов, применяемых для роторов СГД, в значительной степени определяют все его характеристики. Семейство петель гистерезиса или хотя бы построенные на основании их зависимости $B_m = f(H_m)$ и $P_{\Gamma 0} = f(B_m)$, представленные в [1, рис. 5.9, б] характеризуют материал при его использовании в СГД.

Петля гистерезиса не только дает величины удельных потерь на гистерезис $P_{\Gamma 0}$ и напряженности поля $H_{\scriptscriptstyle m}$, но и позволяет получить магнитное состояние ротора и характеристики СГД при изменении нагрузки, действии высших гармоник, несимметрии напряжения и при перевозбуждении двигателя.

Необходимое условие оптимального проектирования СГД является обеспечение работы его материала на определенной петле гистерезиса с

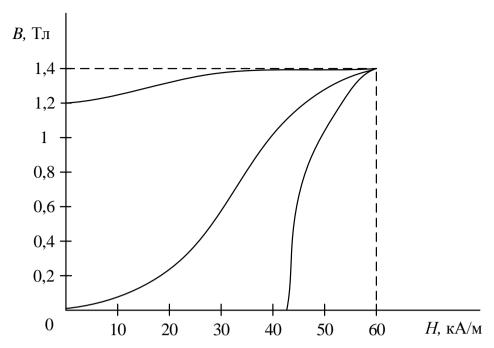


Рисунок 3 — Зависимость B = f(H) для сплава Fe—Cr—Co

максимальным значением коэффициента выпуклости $k_{\scriptscriptstyle B}=k_{\scriptscriptstyle \it em}$. Для этого необходимо получить в роторе соответствующую индукцию $B_{\scriptscriptstyle \it p}=B_{\scriptscriptstyle \it my}$

До недавнего времени в качестве гистерезисного материала использовали сплав Fe — Co —V (викаллой). В настоящее время разработан сплав Fe — Cr — Co обладающий лучшими магнитными свойствами: остаточной индукцией $B_r = 1,15 \div 1,38\,\mathrm{Tr}$, коэрцитивной силой $H_c = 160 \div 460\,\mathrm{A/cm}$, и энергией магнитного поля $\left(BH\right)_{\mathrm{max}} = 29 \div 48\,\mathrm{кДж/m}^3$. Для получения более высоких показателей в данный сплав добавляют другие компоненты (Ni, Mo, C, W) изменяют их содержание, а также регулируют условия термообработки и скорость охлаждения.

Помимо этого данный сплав не боится механической и термической обработок. Поэтому его можно с уверенностью устанавливать во внутреннюю поверхность маховика при помощи горячей посадки.

На основании характеристики материала Fe–Cr–Co. (рис. 3), находим значение рабочей индукции $B_{my}=1,25\,\mathrm{Tn}$, напряженности поля $H_{my}=500\,\mathrm{A/cm}$, коэрцитивной силы $H_c=420\,\mathrm{A/cm}$, а также $B_m=1,4\,\mathrm{Tn}$ и $H_m=600\,\mathrm{A/cm}$. Максимальный коэффициент выпуклости в среднем $k_{em}=0,62\,[3]$.

3.5.2 Влияние механических напряжений на магнитные свойства материала

При посадке втулки ротора в маховик магнитные характеристики материала под действием сжимающих напряжений изменяются. При

сжимающих напряжениях, когда активная часть ротора запрессовывается в маховик, при неизменной индукции напряженность поля возрастает, а удельные потери и $k_{\scriptscriptstyle B}$ уменьшаются. Величина натяга при посадочном диаметре 3,2 см и глухой посадке по 1 классу точности может составлять от 1 до 33 мк. В расчет должен быть введен максимально возможный натяг $\Delta_{\scriptscriptstyle \Pi\,H}=30\cdot 10^{-4}\,{\rm cm}.$

Изменение магнитных свойств учтем по формулам [1, 10.1-10.3]: увеличение напряженности поля — через $k_{_{\Delta\!H}}=1+\alpha_{_{\Delta\!H}}\cdot\frac{\Delta_{_{\Pi.H.}}}{d_{_2}}=1+2\cdot 10^2\cdot\frac{30\cdot 10^{-4}}{3,2}=1,187$; уменьшение удельных потерь — через $k_{_{\Delta\!P}}=1-\alpha_{_{\Delta\!P}}\cdot\frac{\Delta_{_{\Pi.H.}}}{d_{_2}}=1-1,5\cdot 10^2\cdot\frac{30\cdot 10^{-4}}{3,2}=0,86$, где принято $\alpha_{_{\Delta\!H}}=2\cdot 10^2$ и $\alpha_{_{\Delta\!P}}=1,5\cdot 10^2$.

3.5.3 Расчет требуемой индукции в воздушном зазоре

Величину индукции в воздушном зазоре, требуемой для обеспечения нужной мощности при условии максимального к.п.д. в номинальном режиме, определим по формуле [1, 10.28]. Для этого найдем входящие сюда коэффициенты.

Приведенный воздушный зазор $\delta = k_{_{\mathcal{S}}} \cdot \delta \cdot k_{_{\mu}} = =1,05 \cdot 0,01 \cdot 1,1 = 0,012$ см, где коэффициент воздушного зазора находится по [1, 8.54] $k_{_{\mathcal{S}}} = k_{_{\mathcal{S}1}} = 1,05$, а коэффициент насыщения предварительно зададим $k_{_{\mu}} \approx 1,1$ (уточнение его произведем в дальнейшем после расчета магнитной цепи).

Коэффициент рассеяния потока в роторе выбираем $\sigma = 1,05$, так как магнитная жесткость материала ротора невелика, и вблизи ротора нет элементов из магнитомягких материалов.

Синус гистерезисного угла сдвига первых гармоник индукции и напряженности поля в роторе при номинальном режиме работы $\sin \gamma_{1H}$ определим из [1, рис. 10.3а]. Здесь расчетный коэффициент выпуклости рабочей петли распределения – по [1, 10.6]

$$k_{B}^{*} = \frac{1}{k_{M}} \frac{k_{\Delta P}}{k_{\Delta H}} \frac{\eta_{2\Pi}}{\eta_{2H}} \cdot k_{B} = \frac{1}{1.5} \frac{0.86}{1.18} \frac{0.9}{0.87} \cdot 0.62 = 0.31,$$

а расчетная относительная коэрцитивная сила – по [1, 10.7]

$$h_{C}^{*} = \frac{1}{k_{M} \cdot k_{\Delta H}} \frac{H_{C}}{H_{m}} \frac{\eta_{2\Pi}}{\eta_{2H}} = \frac{1}{1,5 \cdot 1,18} \frac{420}{600} \frac{0.9}{0.87} = 0.4$$

где $k_{\scriptscriptstyle M}$ — кратность пускового момента.

«к.п.д. выхода» для нормального режима

$$\eta_{2H} = \frac{1}{C_{M}} = \frac{1}{1,15} = 0.87.$$

Коэффициент механической характеристики

$$C_{M} = 1 + 0.04 \cdot \frac{\left(\frac{b_{III}}{\delta}\right)^{2}}{2.5 + \left(\frac{b_{IIII}}{\delta}\right)} = 1 + 0.04 \cdot \frac{\left(\frac{0.08}{0.01}\right)^{2}}{2.5 + \left(\frac{0.08}{0.01}\right)} = 1.15.$$

Тогда из рисунка [1, рис.10.3] $\sin \gamma_{_{1H}} = 0.5$, а относительная амплитуда первой гармоники напряженности поля для нормального режима $\left(\frac{H_{_1}}{H_{_2}}\right)_{_{1}} = 0.9$.

По формуле [1, 10.22] находим

$$\zeta = 26 \cdot 10^6 \frac{Q_{\rm rl} l_{\rm ol}}{k_{\rm ol}^2 k_{\rm s} \xi_{\rm nl} (1 - \alpha_{\rm o}^2)} = 26 \cdot 10^6 \frac{2,06 \cdot 10^{-6} \cdot 4,67}{0,934^2 \cdot 0,32 \cdot 0,42 \cdot (1 - 0,29^2)} = 2339,$$

где при ожидаемом перегреве обмотки статора в 60°С (температура примерно 75°С) по формуле [1, 8.32] удельное сопротивление $Q_{r_1} = 2,06 \cdot 10^{-6}$ Ом·см, а по [1, 8.33] и [1, 8.34] общая длина полувитка обмотки $l_{\omega 1} = l_1 + l_{\pi 1} = 1,48 + 3,18 = 4,67$ см.

Из выражений [1, 10.24] и [1, 10.11б]:

$$\theta = 15.8 \cdot p \frac{\delta}{d_1} \zeta = 15.8 \cdot 1 \frac{0.012}{3.05} \cdot 2339 = 145.4$$

$$\psi_1 = \pi^2 d_1^2 l_1 v_{cr} = 3.14^2 \cdot 3.05^2 \cdot 1.48 \cdot 0.157 = 21.35$$

где
$$v_{cm} = \frac{k_{o6} \cdot p_0 \cdot Q_{cm}}{k_{cm} \cdot Z_1} \left[\frac{h_{Z1}}{b_{Z1}} + \frac{Z_1}{4\pi \cdot p^2} \cdot \frac{(d_1 - 2h_{Z1}) + d_0}{(d_1 - 2h_{Z1}) - d_0} \right] =$$

$$= \frac{2,5 \cdot 12,5 \cdot 10^{-3} \cdot 7,5}{0,91 \cdot 12} \left[\frac{0,744}{0,2} + \frac{12}{4\pi \cdot 1^2} \cdot \frac{(3,05 - 2 \cdot 0,744) + 0,9}{(3,05 - 2 \cdot 0,744) - 0,9} \right] = 0,157;$$

 $p_{\scriptscriptstyle 0}~$ – удельные потери данной марки стали при рабочей частоте 400 Гц и толщине листа 0,2 мм из [1, табл. 8.6], а плотность стали – $Q_{\scriptscriptstyle cm}=7,55\,{\rm \Gamma/cm}^3.$

По формуле [1, 10.23]

$$\psi = \psi_1 + 0.25 \frac{\theta^2}{\zeta} = 21.35 + 0.25 \frac{145.4^2}{2339} = 23.6$$

Находим индукцию в воздушном зазоре из [1, 10.28]

$$B_{\delta} \approx \frac{\sqrt{\frac{p \cdot \sigma}{d_{2}^{2} \cdot l_{1} \cdot f \cdot \sin \gamma_{1H}}} \cdot P_{3.H} \cdot \sqrt{\frac{\zeta}{\psi}}}{1 - \sqrt{\frac{P_{3.H.}}{d_{2}^{2} \cdot l_{1} \cdot f \cdot p \cdot \sigma \cdot \sin \gamma_{1H}} \cdot B_{my}^{2}} \cdot \sqrt{\frac{\zeta}{\psi}}} = \frac{\sqrt{\frac{1 \cdot 1,05}{3,28^{2} \cdot 1,48 \cdot 400 \cdot 0,5}} \cdot 2,3 \cdot \sqrt{\frac{2339}{23,6}}}{1 - \sqrt{\frac{2339}{3,28^{2} \cdot 1,48 \cdot 400 \cdot 1 \cdot 1,05 \cdot 0,5 \cdot 1,25^{2}}} \cdot \sqrt{\frac{2339}{23,6}}} = 0,09 \text{ Тл}$$

где по [1, 10.9] требуемая электромагнитная мощность $P_{_{9.H}} = 2,3\,\mathrm{Bt}.$

Чтобы обеспечить при данной индукции $B_s=0.09\,\mathrm{Tn}$ требуемую рабочую индукцию в роторе $B_{my}=1.25\,\mathrm{Tn}$, по [1, 10.27] необходимо иметь относительную толщину ротора $\beta=1.071$ ($\beta\approx k_d$). При выбранном $k_d=1.075$ внутренний диаметр ротора $d_3=d_1+2\delta=3.07$ и его относительная толщина $\beta=\frac{d_2}{d_2}=\frac{3.28}{1.068}=1.068$

$$\beta = \frac{d_2}{d_3} = \frac{3,28}{3,07} = 1,068.$$

При данной $\beta = 1,068$ по [1, 10.26] индукция в роторе составляет

$$B_p = \frac{B_s}{(\beta - 1) \cdot \sigma \cdot p} = \frac{0.09}{(1.068 - 1) \cdot 1.05 \cdot 1} = 1.29 \,\mathrm{Tx},$$

и отличается от 1,25 Тл менее чем на 5%.

3.5.4 Определение характеристик ротора

Для того, чтобы в данных размерах при найденной индукции B_{δ} была бы обеспечена требуемая мощность, в материале активной части ротора должна быть создана определенная величина напряженности поля, амплитуду которой определим через [1, 10.29]

$$H_{p.m} = 3, 2 \cdot 10^{3} \frac{p \cdot \sigma \cdot P_{9.II.}}{d_{1}^{2} l_{1} (1 + \beta) \cdot f \cdot k_{\Delta k} \cdot k_{\Delta H} \cdot k_{B} \cdot B_{\delta}} =$$

$$= 3, 2 \cdot 10^{3} \frac{1 \cdot 1,05 \cdot 10,3}{3,05^{2} \cdot 1,48 \cdot (1 + 1,068) \cdot 400 \cdot 0,73 \cdot 1,18 \cdot 0,62 \cdot 0,05} = 55,1 \text{ A/cm}$$

где расчетная электромагнитная мощность при пуске $P_{_{\mathfrak{I},\Pi}}$ определяется по [1, 7.5].

Требуемое сочетание нужных магнитных свойств сплава — Fe—Cr—Co напряженность 55,1 А/см и коэффициент выпуклости не менее 0,62 при индукции в 1,29 Тл — должны быть обеспечены выбором режима термообработки.

Размеры активной части ротора определены $d_{\scriptscriptstyle 2}=3,28\,\mathrm{cm}$ и $d_{\scriptscriptstyle 3}=3,07\,\mathrm{cm}$, а её толщина $h_{\scriptscriptstyle n}=0,105\,\mathrm{cm}$.

Проверим предварительно по формуле [1, 10.32] величину развиваемой двигателем при пуске электромагнитной мощности

$$P_{9} = P_{\Gamma_0} \cdot f \cdot V_{2a} = 0,018 \cdot 400 \cdot 1,53 = 10,9 \,\mathrm{BT},$$

где удельные потери на гистерезис при рабочей индукции в 1,29 Тл по выражению [1, 10.33]

 $P_{\Gamma 0} = 4 \cdot B_{\scriptscriptstyle m} H_{\scriptscriptstyle m} \cdot k_{\scriptscriptstyle B} k_{\scriptscriptstyle \Delta k} k_{\scriptscriptstyle \Delta H} \cdot 10^{-4} = 4 \cdot 1, 4 \cdot 60 \cdot 0, 62 \cdot 0, 73 \cdot 1, 18 \cdot 10^{-4} = 0,018 \, \text{Дж/см}^3,$ а из [1, 10.31] полезный объем активной части ротора

$$V_{2a} = \frac{\pi}{4} d_1^2 l_1 (\beta^2 - 1) = \frac{\pi}{4} 3,05^2 \cdot 1,48 \cdot (1,068^2 - 1) = 1,53 \,\text{cm}^3.$$

Полученное значение мощности не отличается от ранее найденной требуемой величины. Однако реально при пуске СГД может иметь несколько меньшую мощность из-за меньшей, чем при номинальном режиме, индукции, $B_{\scriptscriptstyle \mathcal{S}}$.

- 3.6 Расчет обмоточных данных и сопротивления обмотки статора
 - 3.6.1 Число витков фазы обмотки статора

$$\varpi_{\phi 1} = \frac{k_E U}{4k_R f \Phi_{\delta} k_{\phi 1}} = \frac{0.7 \cdot \frac{36}{\sqrt{3}}}{4 \cdot 1.11 \cdot 400 \cdot 4.19 \cdot 10^{-4} \cdot 0.934} = 208,$$

где $k_{\scriptscriptstyle B}$ – коэффициент формы поля;

 $k_{\scriptscriptstyle E}$ – коэффициент ЭДС.

Поток в воздушном зазоре равен

$$\Phi_{s} = \alpha_{s} \cdot \tau \cdot l_{1} \cdot B_{s} \cdot 10^{-4} = 0,636 \cdot 4,79 \cdot 1,48 \cdot 0,09 \cdot 10^{-4} = 4,19 \cdot 10^{-4} \, \text{BG},$$

где α_s – расчетный коэффициент полюсного перекрытия.

3.6.2 Число проводников в пазу

$$u_{II1} = \frac{\varpi_{\phi 1} \cdot a_1}{p \cdot q_1} = \frac{208 \cdot 1}{1 \cdot 2} = 104$$

3.6.3 Сечение провода

$$S_{a1} = \frac{Q_{\Pi 1} \cdot k_{3.\Pi.}}{u_{\Pi 1}} = \frac{0,233 \cdot 0,32}{104} = 7,15 \cdot 10^{-4} \,\text{cm}^2.$$

В соответствии с найденным сечением подбираем ближайшее стандартное сечение и диаметры – голого и изолированного проводов из по

[1, табл. 8.4 и табл. 8.5]; Марка провода ПЭТВ с сечением $s_{a1} = 7,55 \cdot 10^{-4} \,\mathrm{cm}^2$, $d_{\Gamma} = 0,031 \,\mathrm{cm}$, $d_{\mu 3} = 0,036$.

3.6.4 Активное сопротивление фазы обмотки статора

$$r_{\rm i} = Q_{\rm r1} \frac{2\varpi_{\phi^1} \cdot l_{\omega^1}}{s_{a_1} \cdot a_{\rm i}} = 2,06 \cdot 10^{-6} \frac{2 \cdot 208 \cdot 4,67}{7,55 \cdot 10^{-4}} = 5,32 \,\mathrm{Om},$$

Удельное сопротивление материала обмотки Q_{ι_1} для медных проводников при рабочей температуре t_{ι_1} :

$$Q_{t1} = 1,75 \cdot 10^{-6} [1 + 0,004(t_1 - 15^\circ)] = 1,75 \cdot 10^{-6} [1 + 0,004(60^\circ - 15^\circ)] = 2,06 \cdot 10^{-6} \,\mathrm{Om}\cdot\mathrm{cm}.$$

Средняя длина полувитка обмотки статора

$$l_{\omega 1} = l_1 + l_{\pi 1} = 1,48 + 3,18 = 4,67$$
,

где средняя длина лобовой части витка $l_{{\scriptscriptstyle J}_1}$ может быть приближенно определена как

$$l_{\pi 1} = k_{\pi} y \tau = 0.8 \cdot 0.833 \cdot 4.78 = 3.18$$
,

а коэффициент $k_{_{\it I\! I}}$ для внутреннего статора при $\,p=1\,$ равен 0,8.

3.6.5 Индуктивное сопротивление рассеяния обмотки статора

Учитывает рассеяние в пазах и лобовых частях обмотки и так называемое дифференциальное рассеяние, обусловленное высшими гармониками

$$x_1 = 15,8 \cdot 10^{-8} \cdot f \varpi_{\phi_1}^2 \frac{l_1}{p \cdot q_1} \Sigma \lambda_1 =$$

$$= 15,8 \cdot 10^{-8} \cdot 400 \cdot 208^2 \cdot \frac{1,48}{1 \cdot 2} \cdot (1,66 + 5,57 + 2,76) = 20,45 \text{ Om},$$

где суммарный коэффициент магнитной проводимости рассеяния

$$\Sigma \lambda_{1} = \lambda_{\Pi 1} + \lambda_{\Pi 1} + \lambda_{\Pi 1}.$$

Коэффициент магнитной проводимости пазового рассеяния λ_{m_1} определяется формой и размерами паза и типом обмотки. За счет укорочения двухслойной обмотки уменьшается общее потокосцепление и проводимость рассеяния паза. Это учитывается с помощью коэффициентов $k_{\lambda 1}$ и $k_{\lambda 2}$, определяемых в зависимости от шага обмотки y.

$$k_{\lambda 1} = \frac{7 + 9y}{16} = \frac{7 + 9 \cdot 0,833}{16} = 0,906;$$

 $k_{\lambda 2} = \frac{1 + 3y}{4} = \frac{1 + 3 \cdot 0,833}{4} = 0,875;$

$$\lambda_{\Pi 1} = \left[\frac{h_1}{3d_{n1}} \cdot k_{\lambda 1} + \left(0.785 - \frac{b_{u 1}}{2d_{n1}} + \frac{h_2}{d_{n1}} + \frac{h_{u 1}}{b_{u 1}} \right) \cdot k_{\lambda 2} \right] =$$

$$= \left[\frac{0.45}{3 \cdot 0.45} \cdot 0.906 + \left(0.785 - \frac{0.08}{2 \cdot 0.45} + \frac{0.11}{0.45} + \frac{0.05}{0.08} \right) \cdot 0.875 \right] = 1.66.$$

Размеры h_1 и h_2 определяются из эскиза паза рис.5

Коэффициент магнитной проводимости лобового рассеяния может быть приближенно подсчитан по формуле [1, 8.40], рекомендуемой для корзиночной двухслойной обмотки:

$$\lambda_{y_1} = 0.57 \cdot \frac{\tau}{l_1} \cdot q_1 \frac{3y - 1}{2} = 0.57 \cdot \frac{4.78}{1.48} \cdot 2 \cdot \frac{3 \cdot 0.833 - 1}{2} = 2.76.$$

Коэффициент магнитной проводимости дифференциального рассеяния с некоторым приближением определяется как:

$$\lambda_{\pi 1} = \frac{t_{z1} \cdot k_{\omega 1}^2}{11.9 \cdot \delta \cdot k_s} = \frac{0.798 \cdot 0.934^2}{11.9 \cdot 0.01 \cdot 1.06} = 5.57,$$

где коэффициент воздушного зазора k_s находится по формуле [1, 8.53]:

$$k_{\delta} = k_{\delta 1} \cdot k_{\delta 2} = k_{\delta 1} \cdot 1 = \frac{5 + \frac{b_{u1}}{\delta}}{5 + \frac{b_{u1}}{\delta}(1 - \frac{b_{u1}}{t_{z_1}})} = \frac{5 + \frac{0.08}{0.01}}{5 + \frac{0.08}{0.01}(1 - \frac{0.08}{0.794})} = 1,06.$$

3.7 Расчет магнитной цепи и параметров намагничивающего контура Расчет магнитной цепи сводится к определению намагничивающей силы $F_{\delta\mu}$.

Н.с. магнитной цепи статора $F_{{}_{\mu 1}}$ затрачивается на проведение потока через зубцы $F_{{}_{Z1}}$ и спинку $F_{{}_{a1}}$ статора.

3.7.1 Индукции в зубцах и спинке статора соответственно равны

$$B_{z_1} = B_{\delta} \frac{t_{z_1}}{b_{z_1} \cdot k_{cm1}} = 0,09 \frac{0,798}{0,2 \cdot 0,91} = 0,4 \text{ Тл};$$

$$B_{a_1} = B_{\delta} \frac{d_1}{2p \cdot h_{a_1} \cdot k_{cm1}} = 0,05 \frac{3,05}{2 \cdot 0,33 \cdot 0,91} = 0,47 \text{ Тл}.$$

Индукции определены верно, что следует из условия

$$B_{Z1} \approx B_{a1} = B_1 = B_{\delta} / \left(\frac{B_{\delta}}{B_1}\right) = 0.09 / 0.228 = 0.4 \text{ Tm}.$$

3.7.2 Определяем напряженность поля на данном участке магнитопровода — H_{z_1} и H_{a_1} из кривых намагничивания [1, рис. 8.2].

$$H_{z1} = 0.98 \text{ A/cm}; H_{a1} = 0.85 \text{ A/cm}.$$

3.7.3 Средняя длина силовых линий в спинке статора

$$L_{a1} = \frac{\pi(d_0 + h_{a1})}{2p} = \frac{\pi(0,9+0,33)}{2} = 1,93 \text{ cm}.$$

3.7.4 Падения н.с. в зубцах и спинке статора (на пару полюсов) соответственно равны

$$F_{z_1} = 2h_{z_1} \cdot H_{z_1} = 2 \cdot 0,744 \cdot 0,85 = 1,26 \text{ A};$$

 $F_{a_1} = \xi_l \cdot L_{a_1} \cdot H_{a_1} = 0,64 \cdot 1,93 \cdot 0,98 = 1,17 \text{ A},$

где ξ_i - коэффициент учитывающий неравномерность распределения индукции в ярме, определяется по индукции B_{a1} из [1, рис. 8.6].

3.7.5 Приведенный воздушный зазор δ ` представляет собой эквивалентную величину зазора, падение н.с. в котором равно действительной полной затрате н.с. на проведение потока через всю машину

$$\delta = k_{\delta} \cdot \delta \cdot k_{\mu} = 1,06 \cdot 0,01 \cdot 1,15 = 0,012 \text{ cm},$$

где для СГД k_{μ} учитывает лишь насыщение статора:

$$k_{\mu} = 1 + \frac{F_{Z1} + F_{a1}}{1,6 \cdot \delta \cdot k_{\delta} \cdot B_{\delta} \cdot 10^{4}} = 1 + \frac{1,26 + 1,17}{1,6 \cdot 0,01 \cdot 1,06 \cdot 0,09 \cdot 10^{4}} = 1,15.$$

3.7.6 Полная н.с. затрачиваемая на проведение потока через магнитную цепь, равна:

$$F_{\delta u} = 1,6 \cdot \delta \cdot B_{\delta} \cdot 10^4 = 1,6 \cdot 0,012 \cdot 0.09 \cdot 10^4 = 18,3 \,\text{A}.$$

3.7.7 Намагничивающий ток

$$I_{\delta\mu} = \frac{p \cdot F_{\delta\mu}}{0.9 \cdot m_1 k_{a1} \varpi_{a1}} = \frac{1 \cdot 18.3}{0.9 \cdot 3 \cdot 0.934 \cdot 208} = 0.035 \,\text{A}.$$

3.7.8 Потери в стали

Потери в стали представляют собой сумму потерь в стали зубцов и ярма. Потери в стали статора

$$\Delta P_{cm1} = \pi^2 \cdot d_1^2 l_1 \cdot v_{cm} B_{\delta}^2 = 9.85 \cdot 3.05^2 \cdot 1.48 \cdot 0.157 \cdot 0.09^2 = 0.185 \,\mathrm{BT},$$

где
$$v_{cm} = \frac{k_{o\delta} \cdot p_0 \cdot Q_{cm}}{k_{cm} \cdot Z_1} \left[\frac{h_{Z1}}{b_{Z1}} + \frac{Z_1}{4\pi \cdot p^2} \cdot \frac{(d_1 - 2h_{Z1}) + d_0}{(d_1 - 2h_{Z1}) - d_0} \right] =$$

$$= \frac{2,5 \cdot 12,5 \cdot 10^{-3} \cdot 7,5}{0,91 \cdot 12} \left[\frac{0,744}{0,2} + \frac{12}{4\pi \cdot 1^{2}} \cdot \frac{(3,05 - 2 \cdot 0,744) + 0,9}{(3,05 - 2 \cdot 0,744) - 0,9} \right] = 0,157;$$

 p_0 — удельные потери данной марки стали при рабочей частоте 400 Гц и толщине листа 0,2 мм из [1, табл. 8.6];

3.8 Расчет характеристик

3.8.1 Механическая характеристика

Расчет механической характеристики M = f(n) СГД в асинхронном режиме $(n < n_c)$ вызывает в общем случае большие затруднения из-за искажения ее, связанного с влиянием высших гармонических.

Пусковой момент определяется по мощности, найденной из [1, 10.32]:

$$M_{II} = 955 \frac{P_9}{n_C} \eta_{2II} = 955 \frac{10.9}{24000} 0.9 = 0.39 \text{ H} \cdot \text{cm}.$$

Максимальный синхронный момент может быть определен как

$$M_{C.M} = \frac{M_{II}}{c_{M}} = \frac{0.39}{1.15} = 0.34 \text{ H} \cdot \text{cm}.$$

Коэффициент формы механической характеристики $c_{\scriptscriptstyle M}$ =1,15 является показателем совершенства характеристики.

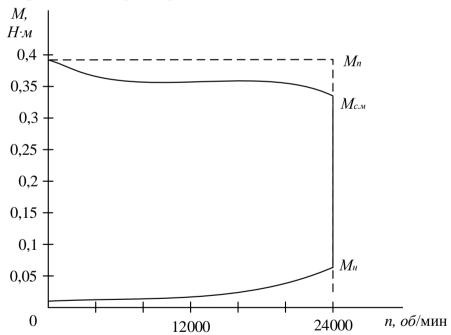


Рисунок 4 – Механическая характеристика СГД

Его значение попадает в интервал 1,1-1,5, поэтому влияние высших гармоник относительно не велико. Так как обмотка имеет число пазов на полюс и фазу $q_1=2$, и выполнена с укороченным шагом y=0,833, то влияние пространственных гармоник на характер кривой не значительный, что наблюдаем из рисунка 3.

3.8.2 Время разбега

Время разбега – время достижения гиродвигателем установившейся скорости – одна из важнейших его характеристик.

Выражение для вычисления времени разбега по формуле [1, 5.20]:

$$t_p = 10^{-5} \frac{2.2 \cdot H}{M_H + M_{CM} - M_H} = 10^{-5} \frac{2.2 \cdot 2.74 \cdot 10^5}{0.39 + 0.34 - 0.08} = 9.4 \text{ cek},$$

где номинальный момент определяется из [1, 10.37]

Значение t_p по [1, 5.20] при $k_M = 1,5$ отличается от опытных данных не более чем на ± 10 .

3.8.3 Рабочие характеристики

Расчет рабочих характеристик СГД практически сводится к определению основных его показателей – тока $I_{_1}$, потребляемой мощности $P_{_1}$, к.п.д. η и коэффициента мощности $\cos \varphi$ – в пусковой и рабочих точках.

Номинальный ток

$$I_{1H} = \sqrt{\left(I_{\delta\mu} + I_{2\mu}\right)^2 + \left(I_{a0} + I_{2a}\right)^2} =$$

$$= \sqrt{\left(0,035 + 0,325\right)^2 + \left(0,004 + 0,189\right)^2} = 0,408 \,\text{A}.$$

Пусковой ток

$$I_{1\Pi} = \sqrt{\left(I_{\delta\mu} + I_{2\mu}\right)^2 + \left(I_{a0} + I_{2a}\right)^2} =$$

$$= \sqrt{\left(0,035 + 0,35\right)^2 + \left(0,004 + 0,23\right)^2} = 0,45 \,\text{A}.$$

Кратность пускового тока

$$k_I = \frac{I_{1II}}{I_{1II}} = \frac{0,451}{0,408} = 1,105$$

Составляющие тока, затрачиваемого на проведение потока через воздушный зазор и статор по [1, 10.37 – 10.38].

• намагничивающая

$$I_{\delta\mu} = 1,78 \cdot 10^4 \frac{p \cdot \delta \cdot B_{\delta}}{m_1 \cdot k_{\omega 1} \cdot \varpi_{\phi 1}} = 1,78 \cdot 10^4 \frac{1 \cdot 0,012 \cdot 0,09}{3 \cdot 0,934 \cdot 208} = 0,035 \text{ A},$$

• активная

$$I_{a0} = \frac{\Delta P_{cm1}}{m_i k_E U} = \frac{0.185 \cdot \sqrt{3}}{3 \cdot 0.7 \cdot 36} = 0.004 \,\text{A}.$$

где потери в стали ΔP_{cm1} определяются из [1, 10.10].

Составляющие тока статора, затрачиваемого на проведение потока через ротор по [1, 10.39 - 10.40].

В номинальном режиме:

• активная

$$I_{2aH} = 0.55 \frac{d_1(1+\beta)}{m_1 k_{\omega 1} \varpi_{\phi 1}} k_{\Delta H} \left(\frac{H_1}{H_m}\right) \cdot H_m \sin \gamma_{1H} =$$

=
$$0.55 \frac{3.05 \cdot (1+1.068)}{3 \cdot 0.934 \cdot 208} 1.18 \cdot 0.9 \cdot 60 \cdot 0.5 = 0.189 \text{ A};$$

• намагничивающая

$$I_{2\mu H} = 0.55 \frac{d_1(1+\beta)}{m_1 k_{ol} \varpi_{ol}} k_{\Delta H} \left(\frac{H_1}{H_m}\right) \cdot H_m \cos \gamma_{1H} =$$

$$=0.55\frac{3.05\cdot(1+1.068)}{3\cdot0.934\cdot208}1.18\cdot0.9\cdot60\cdot0.86=0.325 \text{ A}.$$

При пуске:

$$I_{2a\Pi} = 0.55 \frac{d_1(1+\beta)}{m_1 k_{ol} \varpi_{ol}} k_{\Delta H} \left(\frac{H_1}{H_m}\right) \cdot H_m \sin \gamma_{1\Pi} =$$

$$=0,55\frac{3,05\cdot(1+1,068)}{3\cdot0,934\cdot208}1,18\cdot1\cdot60\cdot0,55=0,231\,\mathrm{A};$$

• намагничивающая

$$I_{2\mu\Pi} = 0.55 \frac{d_1(1+\beta)}{m_1 k_{\omega 1} \varpi_{\omega 1}} k_{\Delta H} \left(\frac{H_1}{H_m}\right) \cdot H_m \cos \gamma_{1\Pi} =$$

$$= 0.55 \frac{3.05 \cdot (1+1.068)}{3 \cdot 0.934 \cdot 208} 1.18 \cdot 1 \cdot 60 \cdot 0.835 = 0.35 \,\mathrm{A}.$$

Потребляемая мощность:

при пуске

$$P_{1II} = P_9 + \Delta P_{M1II} + \Delta P_{cm1} = 10,9 + 3,25 + 0,185 = 14,4 \text{ BT},$$

в номинальном режиме

$$P_{1H} = P_{2.H} + \Delta P_{M1H} + \Delta P_{cm1} = 2,3 + 2,66 + 0,185 = 5,74 \text{ Bt.}$$

где потери в меди статора находятся по формуле [1, 10.44]:

$$\Delta P_{M1H} = m_1 I_{1H}^2 \cdot r_1 = 3 \cdot 0, 4^2 \cdot 5, 33 = 2,66 \,\mathrm{BT},$$

$$\Delta P_{M1II} = m_1 I_{1II}^2 \cdot r_1 = 3 \cdot 0,45^2 \cdot 5,33 = 3,25 \text{ Bt.}$$

Коэффициент мощности

$$\cos \varphi_H = \frac{P_{1H}}{m_1 U \cdot I_{1H}} = \frac{5.74 \cdot \sqrt{3}}{3 \cdot 36 \cdot 0.4} = 0.23 \text{ o.e.}$$

$$\cos \varphi_{II} = \frac{P_{III}}{m_1 U \cdot I_{III}} = \frac{14, 4 \cdot \sqrt{3}}{3 \cdot 36 \cdot 0, 45} = 0,51 \text{ o.e.}$$

Коэффициент полезного действия в номинальном режиме:

$$\eta_H = \frac{P_{2H}}{P_{1H}} = \frac{2}{5,74} = 0,35 \text{ o.e.},$$

где номинальная полезная мощность определяется из выражения [1, 10.43]

$$P_{2H} = 1,045 \cdot 10^{-3} \cdot M_H \cdot n_C = 1,045 \cdot 10^{-3} \cdot 0,079 \cdot 24000 = 2 \text{ Bt.}$$

Так как, ротор СГД намагничивается обмоткой статора. Поэтому СГД является недовозбужденным синхронным двигателем, что и определяет особенности характеристик. Прежде большого его всего из-за намагничивающего тока, потребляемого из сети, коэффициент мощности очень низкий $\cos \varphi = 0.2 \div 0.5$ (см. рис. 5). Вследствие низкого $\cos \varphi$, двигатель потребляет большой ток, имеет большие потери в меди и следовательно невысокий к.п.д. Ток статора в синхронном режиме слабо преобладающей нагрузки, так как токе намагничивающая составляющая, которая почти постоянна. Кратность пускового тока невелика и составляет $k_1 = 1{,}105$. Малая кратность тока является отличительной особенностью СГД, позволяющая с меньшим запасом выбирать мощность источника питания.

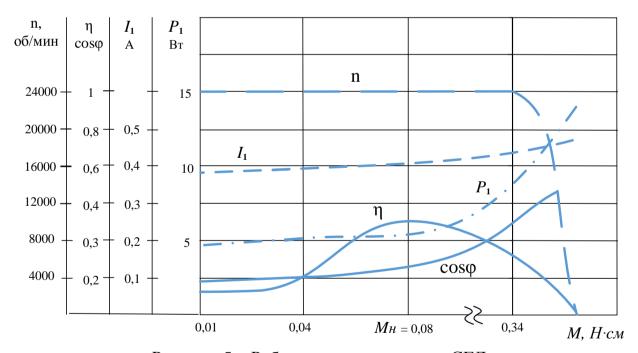


Рисунок 5 – Рабочие характеристики СГД

Малое изменение тока и индукции в зазоре при изменении нагрузки в синхронном режиме приводит к тому, что почти неизменны потери в меди и стали статора, а также потери от высших гармоник. Поэтому с уменьшением нагрузки в синхронном режиме к.п.д. двигателя резко уменьшается.

Заключение

В данной работе был спроектирован СГД для бортовой системы летательного аппарата.. Спроектированный двигатель удовлетворяет основным требованиям технического задания, а именно: синхронная скорость вращения $n_{\rm C}=24000$ об/мин, число полюсов 2p=2, напряжение питания $U_{\rm J}=36\,{\rm B}$, полезная мощность $P_{\rm 2H}=2\,{\rm BT}$. На основании полезной мощности был рассчитан необходимый номинальный момент развиваемый маховой частью гиродвигателя, и соответственно подобраны требуемые размеры вращающейся и неподвижной частей.

Геометрические размеры подобраны так, чтобы получить максимальное значение к.п.д. η . К ним относится отношение внутреннего диаметра маховика к наружному d/D=0.8, и отношение длины статора к внутреннему диаметру маховика L/d=0.85. Таким образом, увеличение объема статора привело к снижению электромагнитных потерь и увеличению η . При принятых основных величинах d=3.28 см, $d_1=3.05$ см, $L_1=2.75$ см, гиродвигатель имеет $\eta=0.35$.

А также выполнено условие оптимального проектирования $k_d \approx \beta$. Равенство независимой величины $k_d = 1,075$, выбранной в начале расчета, и относительной толщины ротора $\beta = 1,071$, которая однозначно связывает индукцию в воздушном зазоре B_δ и в роторе B_P .

Отличительной особенностью гиродвигателя является применение в качестве материала активной части ротора Fe-Cr-Co. Это привело к изменению таких параметров как: удельные потери на гистерезис, электромагнитная мощность при пуске, пусковой момент, время разбега.

В зависимости от выбора рабочей петли гистерезиса сплава Fe – Cr – Co, удельные потери на гистерезис возрастают от 3 до 10 раз. Во столько же раз увеличивается пусковая мощность и соответственно пусковой момент. При этом время разбега снижается.

Помимо этого проектируемый СГД рассчитан на работу в газовой сред гелий, это предоставляет ряд преимуществ. Во-первых, снижение аэродинамического момента сопротивления $M_{\scriptscriptstyle A}$ (потери на трение маховика об окружающею среду) более чем в 2 раза, который во многом определяет потребляемую мощность, ток и нагрев гироузла. Во-вторых, возрастает теплоотдача в 1,5 раза и снижается перегрев обмотки статора внутри гироузла.