

Часть 2. Исполнительные двигатели

Исполнительные двигатели постоянного тока



Исполнительные (управляемые) двигатели

Исполнительные двигатели преобразуют электрический сигнал (U) в механическое перемещение вала (частота вращения, момент, мощность)

ИД работают в системах автоматики, в условиях частых пусков, остановок и реверса

- » энергетические показатели (η , cosφ) неважны

Важно иметь

- » малоинерционный ротор

Другие особенности

- » разные, в том числе низкие, скорости
 - отсутствие вентилятора на валу
 - малые плотности токов в обмотках
- » высокие требования к линейности характеристик
 - большое μ в линейной зоне
 - большое сечение магнитопровода
- » много меди, много стали
 - плохие массогабаритные показатели

Исполнительный двигатель имеет 2 обмотки

- » Обмотка возбуждения (OB) – $U_B = \text{const}$
- » Обмотка управления (OU) – $U_y = \text{var}$

U_y – сигнал управления

- » величина / фаза U_y определяют n, M

Исполнительные (управляемые) двигатели

Основные требования к исполнительным двигателям

- » линейность характеристик (механических и регулировочных)
- » устойчивая работа во всем диапазоне скоростей в двигательном режиме
- » отсутствие самохода (самоторможение при снятии U_y)
- » большой пусковой момент
- » высокое быстродействие
- » малая мощность управления
- » широкий диапазон регулирования n
- » малое напряжение трогания
- » надежность в работе
- » малые габариты и масса

В качестве исполнительных двигателей применяются

- » двигатели постоянного тока
 - с независимым возбуждением
 - с постоянными магнитами
- » асинхронные двигатели
 - двухфазные
- » синхронные шаговые двигатели

Исполнительные двигатели постоянного тока иДПТ

Исполнительные двигатели постоянного тока

Достоинства ИДПТ

- » линейные характеристики
- » практически любые частоты вращения
- » плавное и экономичное регулирование скорости в широком диапазоне
- » устойчивость работы при любых скоростях
- » отсутствие самохода
- » большой пусковой момент
- » небольшая электромеханическая постоянная времени
- » малые габариты и масса

Недостатки ИДПТ

- » наличие щеточно-коллекторного узла
 - непостоянство переходного сопротивления скользящих контактов
 - нестабильность характеристик
 - искрение под щетками
 - подгорание контактов
 - загрязнение двигателя
 - необходимость регулярного ухода
 - радиопомехи и гармоники тока
 - необходимость применения фильтров

Способы управления ИДПТ

- » Сигнал управления – напряжение на ОУ
- » Якорное управление – U_y на обмотке якоря
- » Полярное управление – U_y на обмотке полюсов

Конструкции ИДПТ

Похожи на традиционные двигатели постоянного тока,
за исключением

- » полностью шихтованные сердечники
 - снижение потерь в стали при переходных процессах
 - повышение быстродействия
- » увеличенная масса меди и стали
 - малая $B_{ст}$ → линейность характеристик
 - малая j → малое тепловыделение
- » отсутствие добавочных полюсов (нет места)
- » повышенное число коллекторных пластин
 - улучшение коммутации

Иногда применяется гладкий беспазовый якорь

- » ОЯ уложена поверх ярма ротора и закреплена компаундом
 - малое рассеяние – малая индуктивность
 - улучшение коммутации
 - снижение электромеханической постоянной времени
(повышение быстродействия)
- » увеличенный немагнитный зазор
 - повышенный ток ОВ

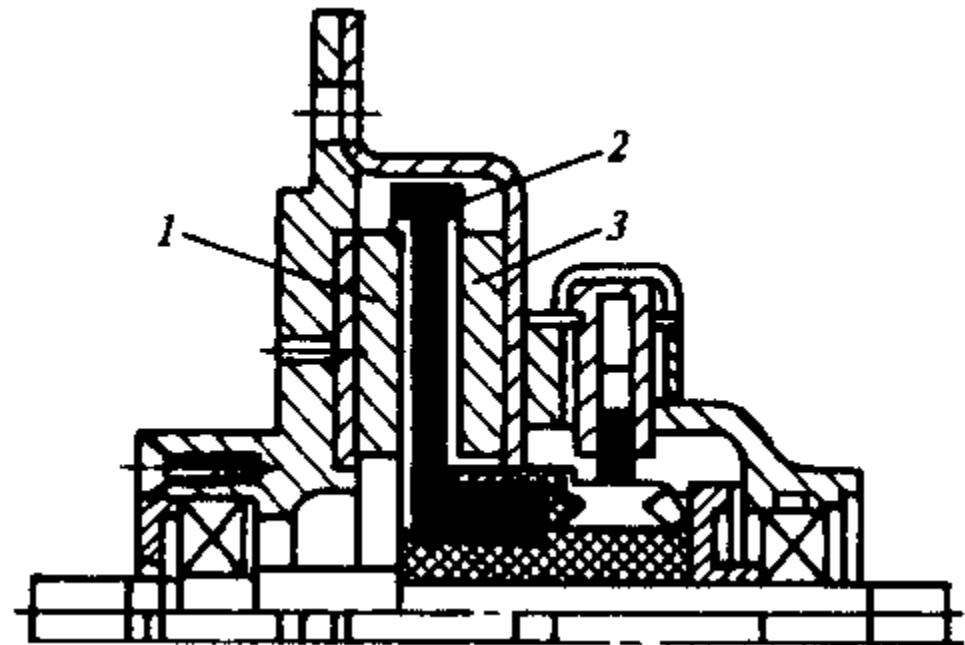
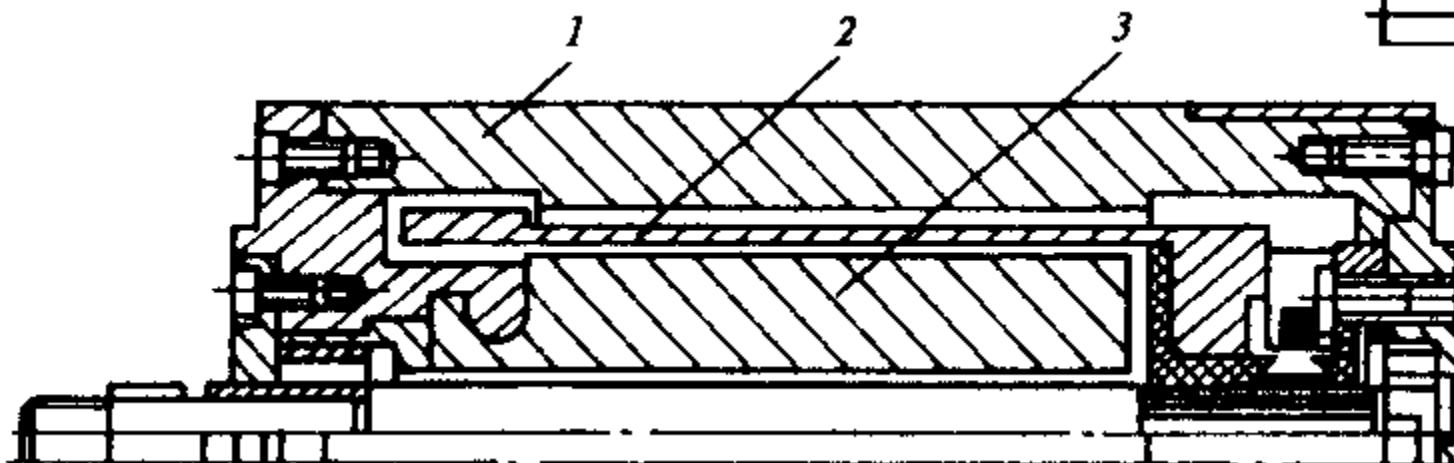
Конструкции ИДПТ

Малоинерционный ИДПТ

Обмотку якоря укладывают на оправке, закрепляют компаундом и убирают оправку

- » ОЯ вращается вместе с коллектором (без сердечника)
- » Внутренний неподвижный сердечник снижает магнитное сопротивление

с цилиндрическим якорем



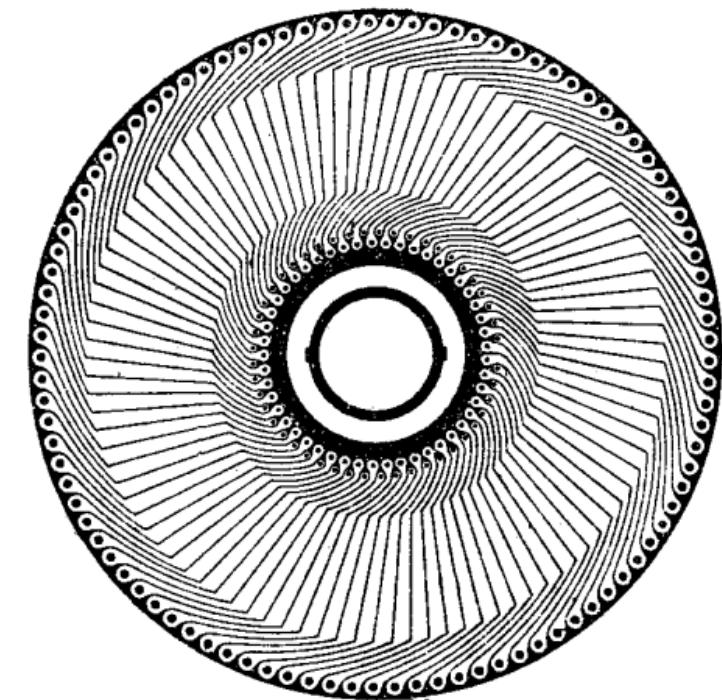
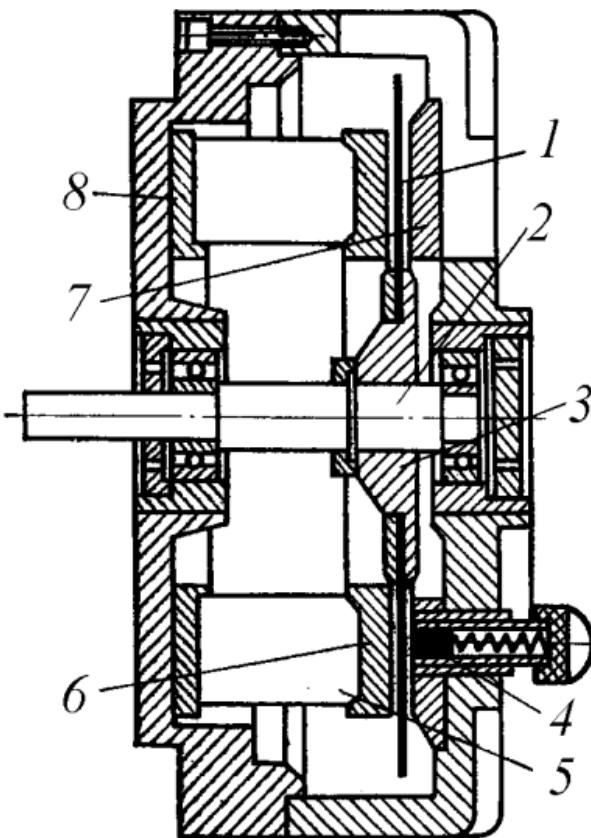
с дисковым якорем

Конструкции ИДПТ

Малоинерционный ИДПТ с дисковым якорем с печатной обмоткой

Проводники обмотки якоря изготавливают по технологии печатных плат (с двух сторон диска)

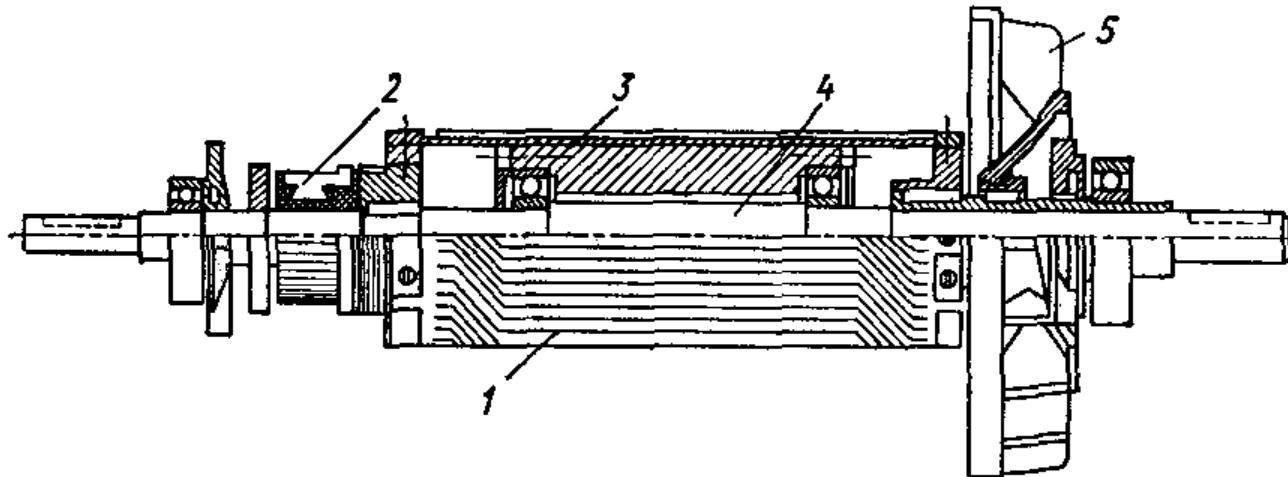
- » Ротор легкий с малым J
- » Не требуется коллектор – щетки скользят по проводникам ОЯ
- » Возбуждение – от ПМ
- » С другой стороны диска – сердечник (ярмо)



Конструкции ИДПТ

Малоинерционный ИДПТ с цилиндрическим якорем с печатной обмоткой

В случае цилиндрического якоря
момент инерции еще меньше
Выше прочность ротора
(допускается больше n)



Достоинства малоинерционных ИДПТ

- » малый момент инерции
- » высокое быстродействие
- » отсутствие магнитных потерь в якоре
- » безыскровая коммутация (малая индуктивность секций)
- » отсутствие сил магнитного тяжения (статор-ротор)

Недостатки

- » большой немагнитный промежуток
- » малая механическая прочность ротора
- » ограниченное число витков якоря
(печатная обмотка - однослойная)
- » износ витков якоря из-за трения щеток

Якорное управление ИДПТ

Уравнения, характеристики

Якорное управление ИДПТ

Обмотка возбуждения (ОВ) – обмотка полюсов ИДПТ (или ПМ)

» независимое возбуждение

» $U_B = \text{const}$

Обмотка управления (ОУ) – обмотка якоря ИДПТ

» $U_y = \text{var} \rightarrow n, M$

Обмотка возбуждения (ОВ)

» $U_B \rightarrow I_B \rightarrow \Phi_B$

» $\Phi_B = c_\Phi U_B (= \text{const})$

Обмотка управления (ОУ)

» $E_y = c_E n \Phi_B$

» $U_y = E_y + I_y r_y$

(r_y – сопротивление обмотки якоря)

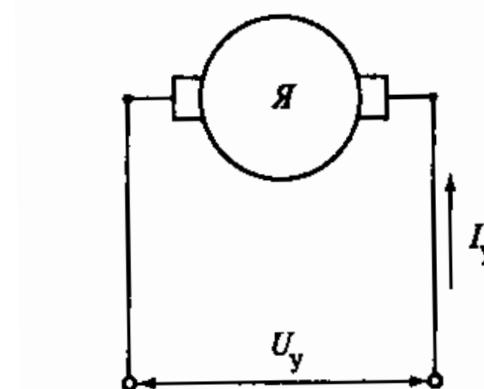
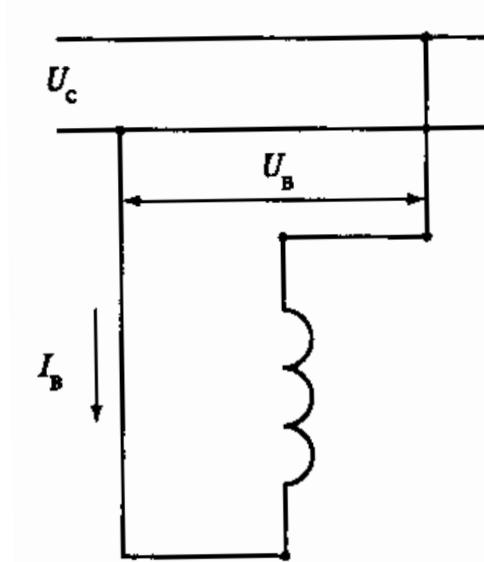
Ток обмотки управления

$$I_y = \frac{U_y - E_y}{r_y} = \frac{U_y - c_E c_\Phi U_B n}{r_y}$$

Вращающий момент ИДПТ

$$M = c_M \Phi_B I_y = c_M c_\Phi U_B I_y$$

$$M = \frac{c_M c_\Phi U_B U_y - c_E c_M c_\Phi^2 U_B^2 n}{r_y}$$



Якорное управление ИДПТ

Исполнительные двигатели используются в системах автоматики
Для них принято записывать уравнения в относительных единицах

Система относительных единиц

– относительно базовых величин

» Базовое напряжение $U_b = U_v (=const)$

➤ Напряжение управления $\rightarrow \alpha = \frac{U_y}{U_b}$ (коэффициент сигнала)

» Базовый момент

– момент ИДПТ при пуске ($n = 0$) при $\alpha = 1$ $M_b = M_{\pi 1} = \frac{c_M c_\Phi U_b^2}{r_y}$

➤ Относительный момент $\rightarrow m = \frac{M}{M_b}$

» Базовая частота вращения

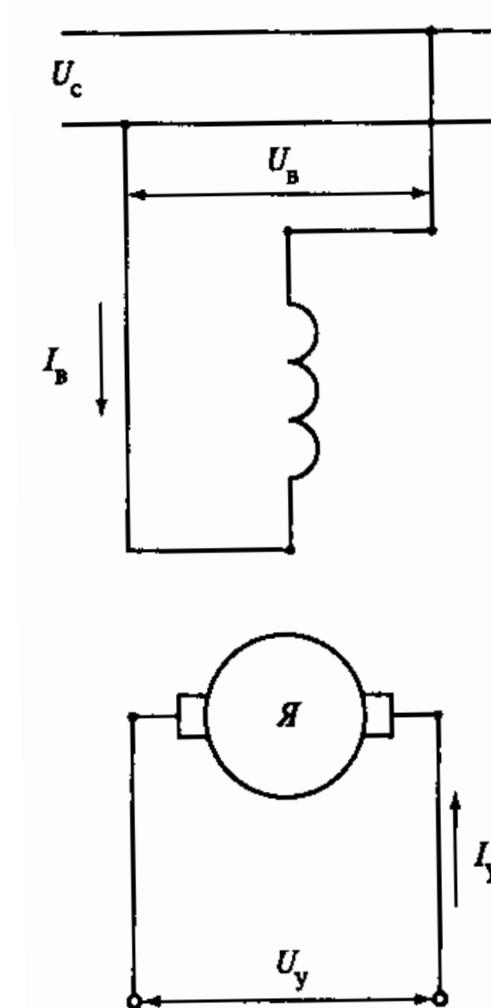
– частота вращения ХХ ($M = 0$) при $\alpha = 1$ $n_b = n_0 = \frac{1}{c_E c_\Phi}$

➤ Относительная скорость $\rightarrow v = \frac{n}{n_b} = \frac{\Omega}{\Omega_b}$

Тогда момент ИДПТ $M = \frac{c_M c_\Phi U_b U_y - c_E c_M c_\Phi^2 U_b^2 n}{r_y} \rightarrow m = \alpha - v$

ЭМАУ

Ширинский С.В., каф.ЭМЭА, НИУ «МЭИ»



Якорное управление ИДПТ

Механические характеристики

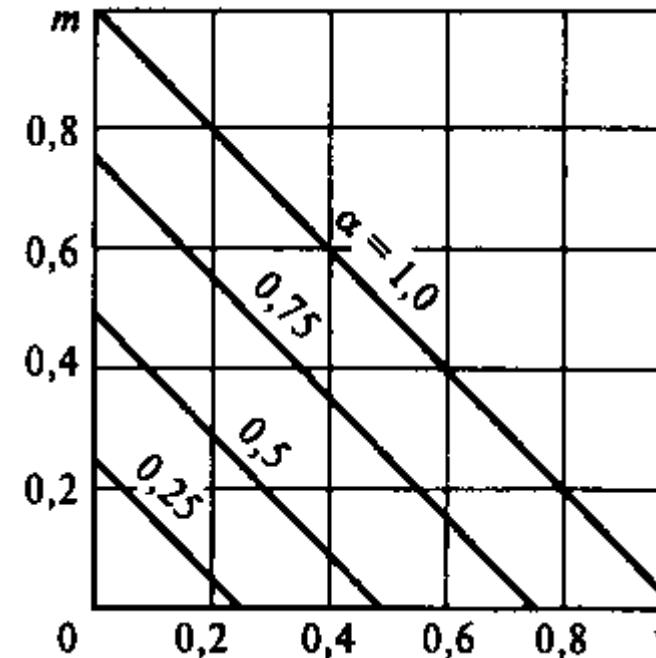
Механическая характеристика: $m = f(v)$ при $\alpha = \text{const}$

Семейство механических характеристик для разных α

- » Механические характеристики – линейны
- » При пуске ($v = 0$) $m_{\pi} = \alpha$
(M_{π} пропорционален U_y)
- » При ХХ ($m = 0$) $v_{XX} = \alpha$
(n_{XX} пропорциональна U_y)
- » Жесткость механических характеристик не изменяется для всех α

Идеальные механические характеристики для исполнительного двигателя

$$m = \alpha - v$$



Якорное управление ИДПТ

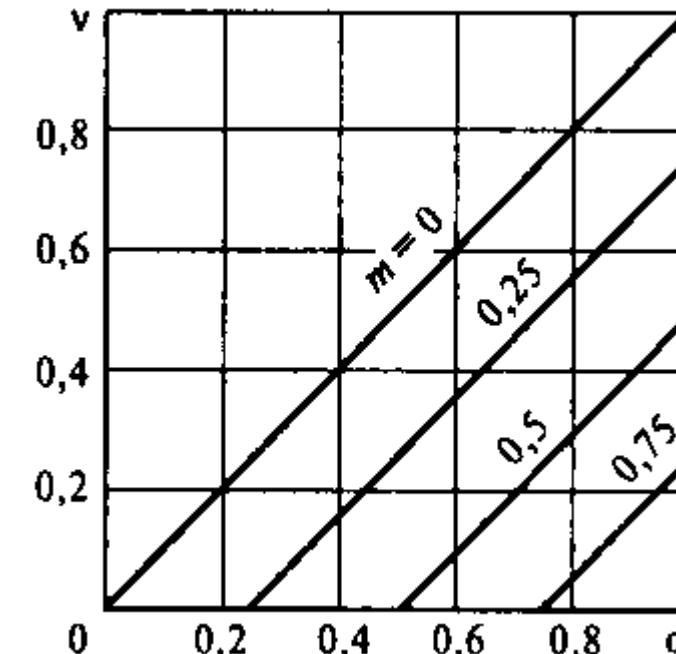
Регулировочные характеристики

Регулировочная характеристика: $v = f(\alpha)$ при $m_c = \text{const}$

Семейство регулировочных характеристик для разных m_c

- » Регулировочные характеристики – линейны
- » При любом моменте сопротивления скорость пропорциональна сигналу управления
- » При любом моменте сопротивления максимальная скорость – при $\alpha = 1$
- » Напряжение управления, при котором начинается вращение ИД (при заданном моменте сопротивления) – **напряжение трогания**
- » Тогда **сигнал трогания** – $\alpha_{\text{тр}} = m$
(в реальных ИД есть собственный момент сопротивления, поэтому $U_{\text{тр}}$ на 5% больше теоретического)

$$v = \alpha - m$$



При $\alpha = 0$ всегда $v = 0$ (даже при $m \neq 0$)
→ ИДПТ с якорным управлением не имеет самохода

Якорное управление ИДПТ

Мощности

При анализе работы двигателя надо знать потребляемую и отдаваемую мощности

Мощность возбуждения

потребляется обмоткой полюсов

- » неизменна при любом α
- » не зависит от нагрузки
- » выделяется в виде тепла (потери)

$$P_{\text{в}} = I_{\text{в}}^2 r_{\text{в}} = \frac{U_{\text{в}}^2}{r_{\text{в}}}$$

В ИДПТ мощностью >250 Вт $P_{\text{в}}$ составляет 5...10% от потребляемой мощности

В ИДПТ мощностью <10 Вт $P_{\text{в}}$ составляет 20...30% от потребляемой мощности

В машинах с ПМ $P_{\text{в}} = 0$

Якорное управление ИДПТ

Мощности

При анализе работы двигателя надо знать потребляемую и отдаваемую мощности

Мощность управления

потребляется обмоткой якоря

$$P_y = U_y I_y = U_y \frac{U_y - E_y}{r_y}$$

- » преобразуется в механическую мощность
 - заставляет вращаться двигатель и нагрузку
- » покрывает потери в якоре (электрические и магнитные)
- » составляет 70...95% всей потребляемой мощности
(это недостаток, т.к. придется усиливать сигнал управления)

Максимальная потребляемая мощность

– мощность P_y при пуске ($v = 0$) и номинальном напряжении ($U_y = U_{y,n}$, $\alpha = 1$) $P_{1max} = U_{y,n} I_{y,n} = U_{y,n} \frac{U_{y,n} - 0}{r_y} = \frac{(U_{y,n})^2}{r_y}$

Перепишем выражение P_y с учетом $n_6 = \frac{1}{c_E c_\Phi}$ и $E = c_E n \Phi_B = c_E n c_\Phi U_B = \frac{1}{n_6} n U_B = v U_B$

$$P_y = U_y \frac{U_y - E_y}{r_y} = \alpha U_B \frac{\alpha U_B - v U_B}{r_y} = \alpha^2 \frac{U_B^2}{r_y} - \alpha v \frac{U_B^2}{r_y} = \alpha \left(\alpha \frac{U_B^2}{r_y} - v \frac{U_B^2}{r_y} \right)$$

Тогда относительно максимальной мощности $p_y = \frac{P_y}{P_{1max}} = \alpha^2 - \alpha v = \alpha(\alpha - v)$

Якорное управление ИДПТ

Мощности

При анализе работы двигателя надо знать потребляемую и отдаваемую мощности

Полная механическая мощность

$$P_{\text{мех}} = M\Omega \rightarrow p_R = mv = (\alpha - v)v = \alpha v - v^2$$

Нелинейная функция частоты вращения

- » при пуске ($v = 0$) $\rightarrow p_R = 0$
- » при ХХ ($m = 0$) $\rightarrow p_R = 0$

Найдем экстремум (максимальную мощность)

приравняем нулю производную dp_R/dv ,

получим скорость, при которой мощность максимальна

$$v_{p\max} = \frac{\alpha}{2} = \frac{v_{xx}}{2} \quad \text{Тогда максимальная мощность } p_{R\max} = \frac{\alpha^2}{4}$$

Номинальная мощность ИДПТ

– максимальная механическая мощность при $\alpha = 1$

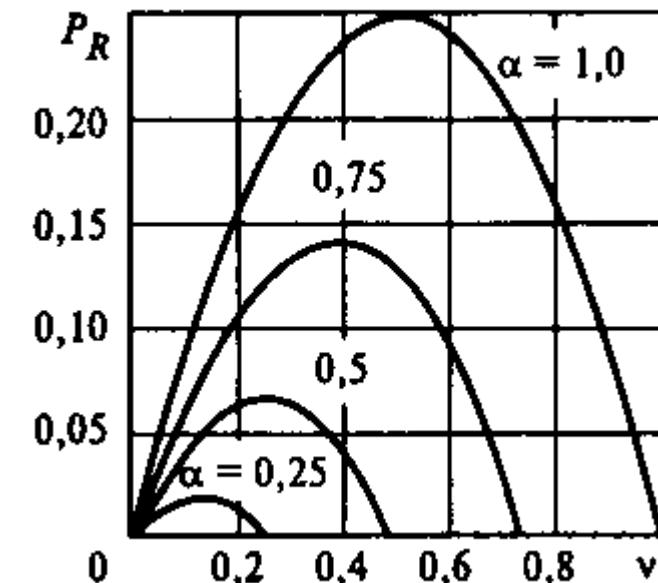
$$p_{R_n} = \frac{1}{4}$$

Номинальная частота вращения ИДПТ

– та, при которой мощность максимальная при $\alpha = 1$

$$v_n = \frac{1}{2}$$

Зависимость $p_R = f(v)$ при разных α



Базовая механическая мощность

– произведение базового момента и базовой скорости

$$P_6 = M_6 \cdot \Omega_6$$

Импульсное управление ИДПТ

Разновидность
якорного управления

Импульсное управление ИДПТ

В маломощных системах автоматики вместо регулирования напряжения U_y проще коммутировать его, меняя продолжительность включения ОУ

T – период коммутации

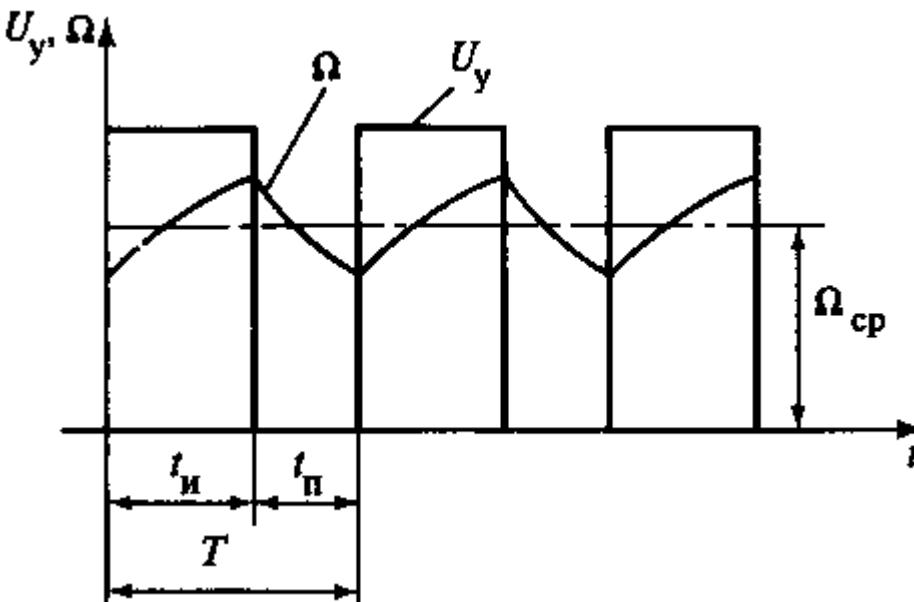
t_i – длительность импульса

t_p – длительность паузы

Продолжительность включения

(коэффициент заполнения / duty cycle)

$$\tau_i = \frac{t_i}{T} \quad \tau_i = 0 \dots 1$$



За время импульса – разгон на $\Delta\Omega_p$

$$J\Delta\Omega_p = (M_{cp} - M_{bh})t_i$$

За время паузы – торможение на $\Delta\Omega_t$

$$J\Delta\Omega_t = -M_{bh}t_p$$

Скважность $S = \frac{T}{t_i} = \frac{1}{\tau_i}$

В установившемся режиме \rightarrow средняя скорость и $\Delta\Omega_p = \Delta\Omega_t$

тогда $(M_{cp} - M_{bh})t_i = M_{bh}(T - t_i)$

Средний момент $M_{cp} = M_{bh} \frac{T}{t_i} = \frac{M_{bh}}{\tau_i}$

Импульсное управление ИДПТ

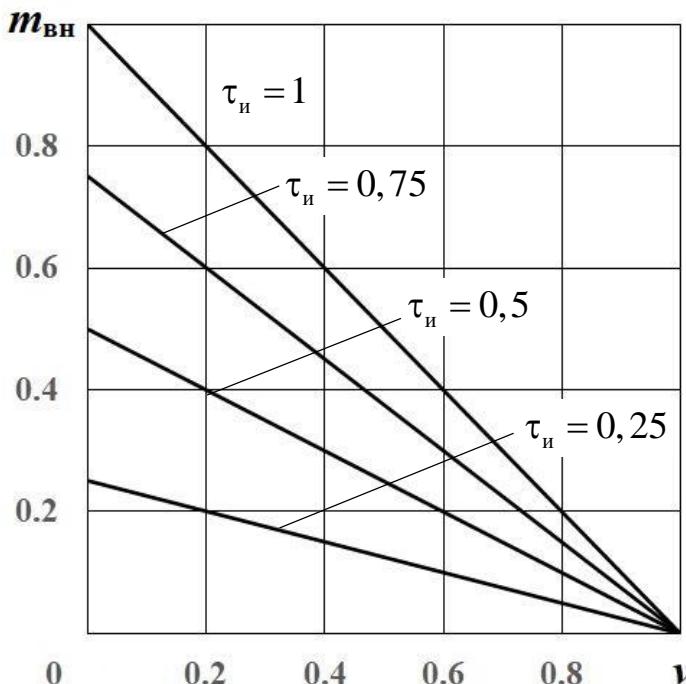
При импульсном управлении всегда $\alpha = 1$, момент $m = m_{\text{cp}}$, скорость $v = v_{\text{cp}}$

Тогда выражение для момента $m = \alpha - v$ запишется в виде $m_{\text{cp}} = 1 - v_{\text{cp}}$

Средний момент при этом в о.е. $m_{\text{ср}} = m_{\text{вн}} / \tau_i$

Внешний момент, уравновешиваемый средним вращающим моментом

При $\tau_i = \text{const}$ – выражение механической характеристики



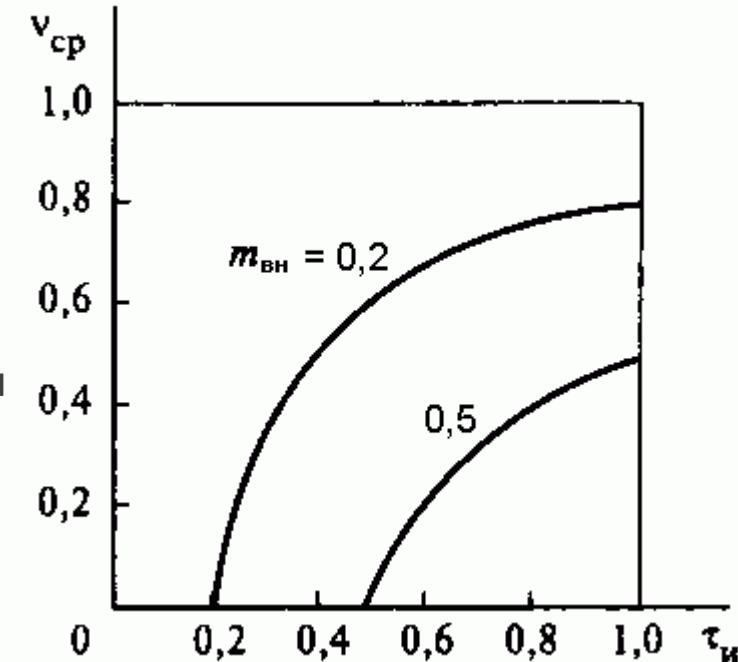
$$m_{\text{вн}} = \tau_i (1 - v_{\text{cp}})$$

- » Механические характеристики линейны
- » Жесткость характеристик снижается с уменьшением τ_i

- » Регулировочные характеристики нелинейны
- » Регулирование возможно лишь при $m_{\text{вн}} > 0$ (на ХХ $v_{\text{cp}} = 1$ всегда)

Средняя скорость $v_{\text{ср}} = 1 - \frac{m_{\text{вн}}}{\tau_i}$

При $m_{\text{вн}} = \text{const}$ – выражение регулировочной характеристики



Полюсное управление ИДПТ

Уравнения, характеристики

Полюсное управление ИДПТ

Обмотка возбуждения (ОВ) – обмотка якоря ИДПТ

» ток ОВ (ток якоря) течет всегда и максимальен при $E = 0$ ($n = 0$)

» в ИДПТ мощностью >10 Вт включают $r_{\text{доб}}$ для ограничения тока

Обмотка управления (ОУ) – обмотка полюсов ИДПТ

» ПМ использовать нельзя

» $U_y = \text{var} \rightarrow n, M$

Обмотка полюсов (ОУ)

» $U_y \rightarrow I_y \rightarrow \Phi_y$

» $\Phi_y = c_\Phi U_y = c_\Phi \alpha U_B (= \text{var})$

Обмотка якоря (ОВ)

» $E_B = c_E n \Phi_y = c_E c_\Phi \alpha U_B n$

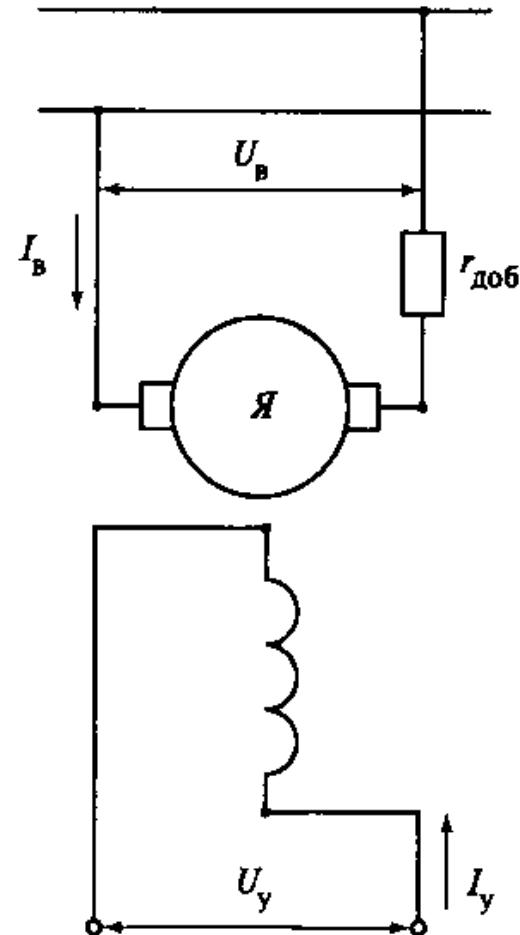
» $U_B = E_B + I_B r_B$
(r_B – сопротивление обмотки якоря)

Ток обмотки возбуждения

$$I_B = \frac{U_B - E_B}{r_B} = \frac{U_B - c_E c_\Phi \alpha U_B n}{r_B}$$

Вращающий момент ИДПТ

$$M = c_M \Phi_y I_B = \frac{c_M c_\Phi \alpha U_B^2 - c_E c_M c_\Phi^2 \alpha^2 U_B^2 n}{r_B}$$



Полюсное управление ИДПТ

Система относительных единиц полностью аналогична якорному управлению
(базовые величины имеют те же значения)

» Базовый момент

– момент ИДПТ при пуске ($n = 0$) при $\alpha = 1$ $M_6 = M_{\text{п1}} = \frac{c_M c_\Phi U_{\text{в}}^2}{r_{\text{в}}}$

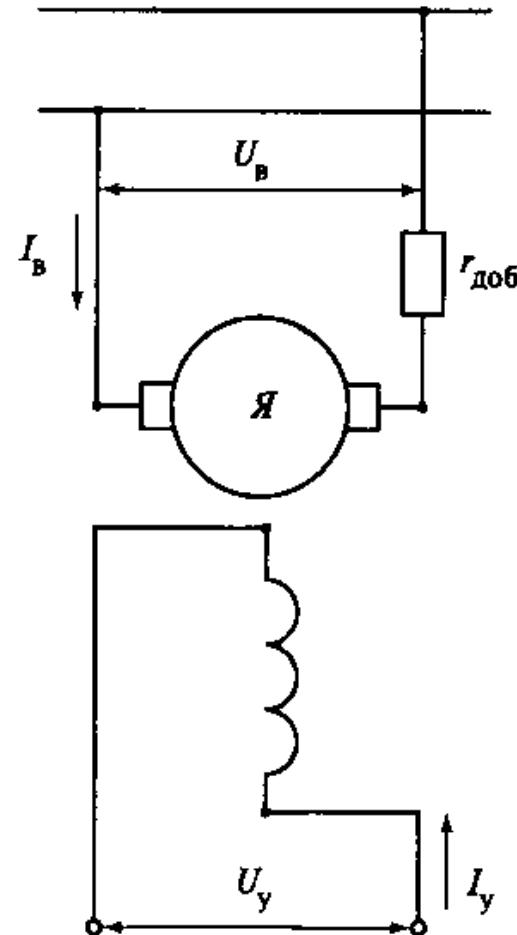
➤ Относительный момент $\rightarrow m = \frac{M}{M_6}$

» Базовая частота вращения

– частота вращения ХХ ($M = 0$) при $\alpha = 1$ $n_6 = n_0 = \frac{1}{c_E c_\Phi}$

➤ Относительная скорость $\rightarrow v = \frac{n}{n_6} = \frac{\Omega}{\Omega_6}$

Тогда момент $M = \frac{c_M c_\Phi \alpha U_{\text{в}}^2 - c_E c_M c_\Phi^2 \alpha^2 U_{\text{в}}^2 n}{r_{\text{в}}} \rightarrow m = \alpha - \alpha^2 v$



Полюсное управление ИДПТ

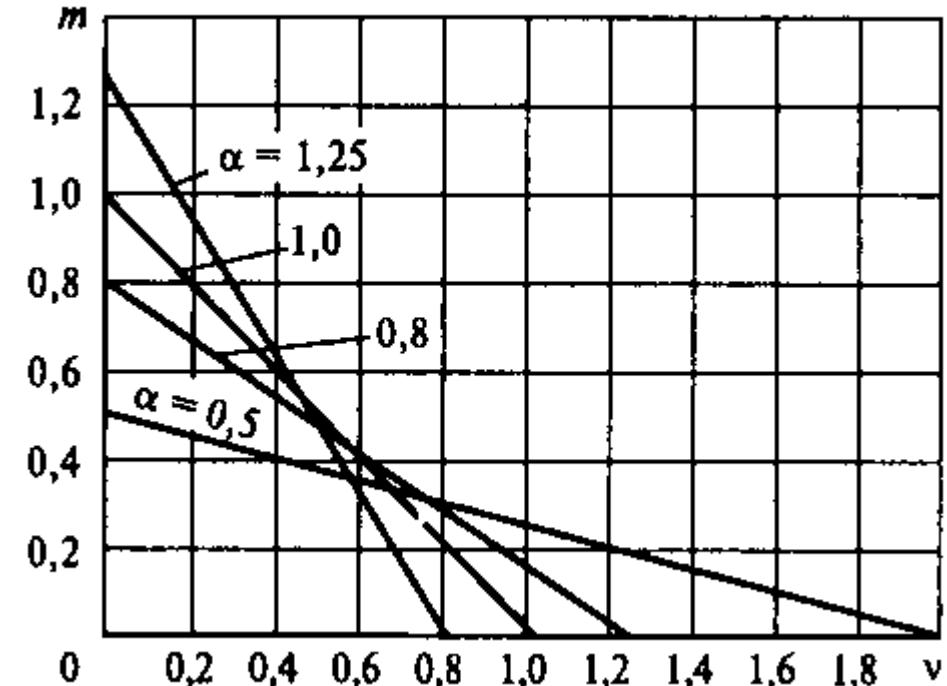
Механические характеристики

$m = f(v)$ при $\alpha = \text{const}$

$$m = \alpha - \alpha^2 v$$

Семейство механических характеристик для разных α

- » Механические характеристики – линейны
- » Жесткость характеристик снижается при уменьшении α
- » При пуске ($v = 0$) $m_{\text{п}} = \alpha$
(как и при якорном управлении)
- » При ХХ ($m = 0$) $v_{\text{XX}} = \frac{1}{\alpha}$
(n_{XX} обратно пропорциональна α)
- » При $\alpha = 0$ скорость ХХ $v_{\text{XX}} \rightarrow \infty$
(в реальном ИДПТ $M_c > 0$ и v_{XX} конечна,
но она может превысить допустимую
 \rightarrow двигатель идет вразнос)
- » Нельзя использовать ИДПТ при малых α
в системах с малым моментом сопротивления



Полюсное управление ИДПТ

Регулировочные характеристики

$$v = f(\alpha) \text{ при } m_c = \text{const}$$

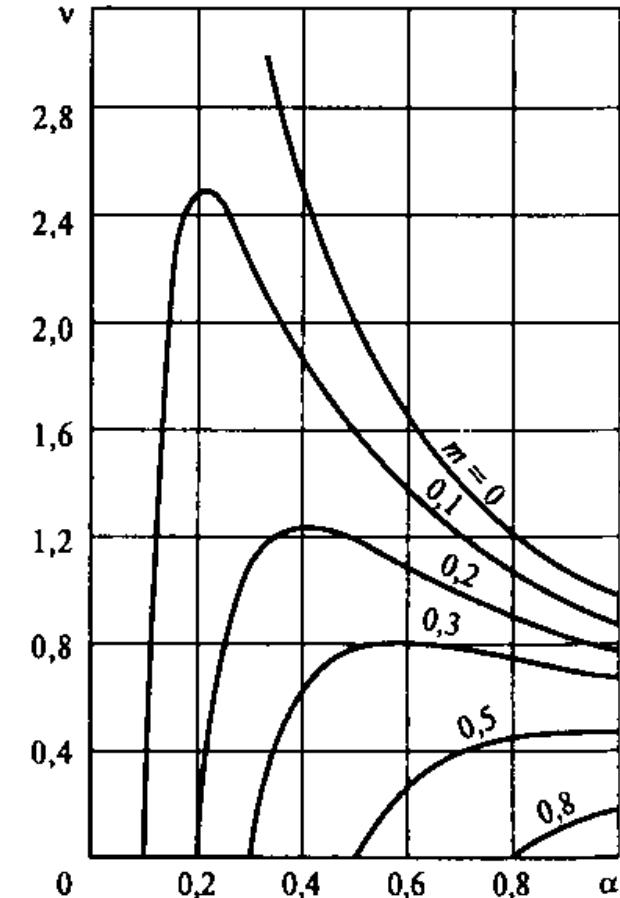
Семейство регулировочных характеристик для разных m_c

$$v = \frac{\alpha - m}{\alpha^2}$$

- » Регулировочные характеристики нелинейны
- » При XH ($m = 0$) получается гипербола ($v_{XX} = 1/\alpha$)
- » Максимум скорости при нагрузке ($m > 0$) найдем, приравняв нулю производную $dv/d\alpha$

$$\alpha_{v_{\max}} = 2m \quad \text{тогда} \quad v_{\max} = \frac{1}{4m}$$

- » При $\alpha = 1$ скорость $v = 1 - m$
- » Нелинейность регулировочных характеристик – недостаток
Недопустимый недостаток – неоднозначность характеристик
- » Допускается применять полюсное управление только в схемах, где момент сопротивления не ниже $\frac{1}{2}M_{n1}$ ($m > 0,5$)
- » Напряжение трогания (при $v = 0$) пропорционально моменту сопротивления
т.е. сигнал трогания – $\alpha_{tp} = m$
(как и при якорном управлении)



Полюсное управление ИДПТ

Мощность возбуждения

потребляется обмоткой якоря

$$P_{\text{в}} = U_{\text{в}} I_{\text{в}} = U_{\text{в}} \frac{U_{\text{в}} - E_{\text{в}}}{r_{\text{в}}}$$

- » это основная часть потребляемой мощности
- » преобразуется в механическую мощность и покрывает потери в якоре

В ИДПТ мощностью >250 Вт $P_{\text{в}}$ составляет до 95% от потребляемой мощности

В ИДПТ мощностью <10 Вт $P_{\text{в}}$ составляет до 70% от потребляемой мощности

Мощность управления

потребляется обмоткой полюсов

$$P_y = I_y^2 r_y = \frac{U_y^2}{r_y} = \frac{\alpha^2 U_{\text{в}}^2}{r_y}$$

- » покрывает электрические потери в обмотке полюсов
- » составляет не более 5% потребляемой мощности в ИДПТ мощностью >250 Вт
- » и не более 30% потребляемой мощности в ИДПТ мощностью <10 Вт
(это достоинство ИДПТ с полюсным управлением)

Полюсное управление ИДПТ

Полная механическая мощность

$$p_R = mv = (\alpha - \alpha^2 v)v = \alpha v - \alpha^2 v^2$$

Зависимость $p_R = f(v)$ при разных α

Найдем скорость, при которой мощность максимальна

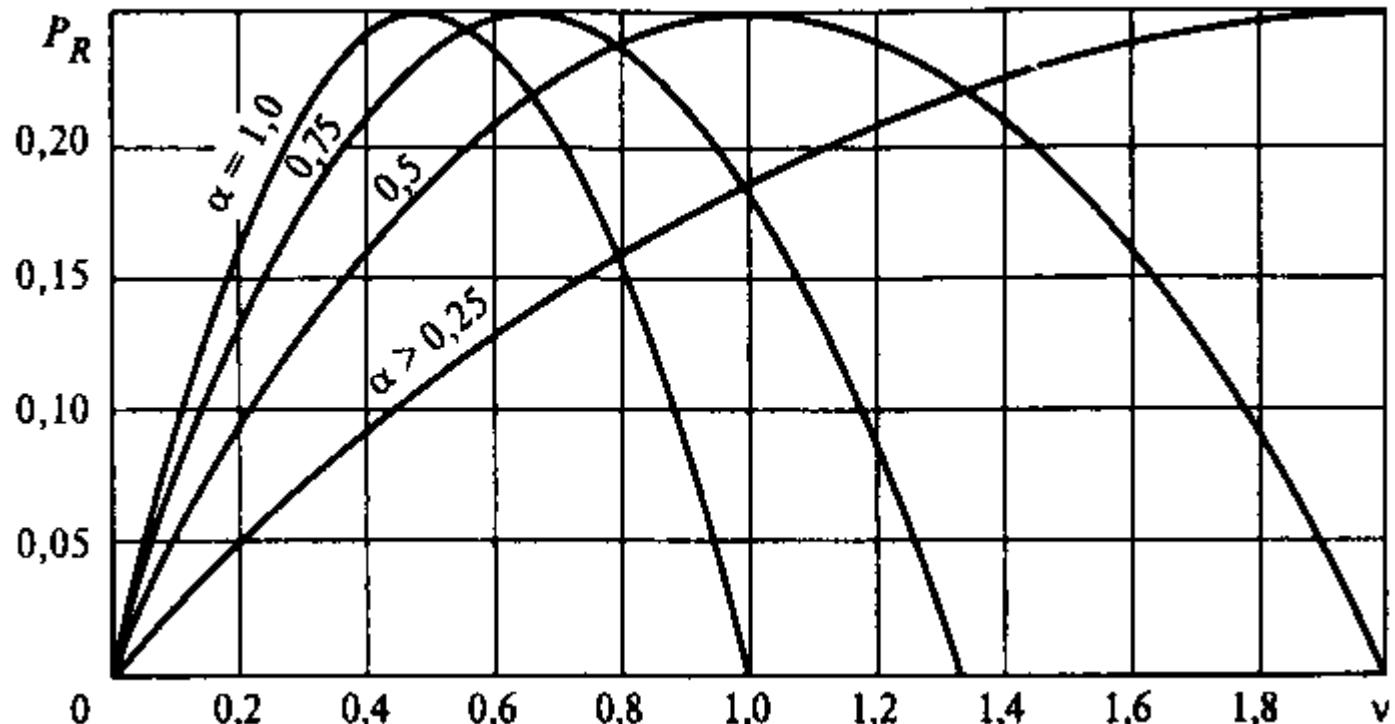
$$v_{p\max} = \frac{1}{2\alpha} = \frac{v_{xx}}{2}$$

Тогда максимальная мощность

$$p_{R\max} = \alpha v_{p\max} - \alpha^2 v_{p\max}^2 = \frac{1}{2} - \frac{1}{4} = \frac{1}{4}$$

Максимальная мощность не зависит от α , но от α зависит скорость, при которой мощность максимальна

Достоинство: при незначительных U_y можно получить значительную мощность на валу



Динамические характеристики исполнительных двигателей

На примере ИДПТ

Динамические характеристики исполнительных двигателей

Для оценки реакции двигателя на сигнал управления используются коэффициенты управления

Коэффициент внутреннего демпфирования (коэффициент вязкого трения)

- » характеризует величину и свойства собственного тормозного момента, развиваемого двигателем при изменении угловой скорости
- » численно равен тангенсу угла наклона касательной к механической характеристике в данной точке

$$k_D = \left. \frac{dM}{d\Omega} \right|_{U_y=\text{const}}$$

Для линейных механических характеристик k_D не зависит от скорости

$$k_D = \frac{M_\pi}{\Omega_{xx}}$$

- » при якорном управлении $k_D = -1$
- » при полюсном управлении $k_D = -\alpha^2$

Условие устойчивой работы электродвигателя – $k_D < 0$

(демпфирующий момент стремится погасить изменение скорости)

В теории электропривода k_D – жесткость механической характеристики

Динамические характеристики исполнительных двигателей

Для оценки реакции двигателя на сигнал управления используются коэффициенты управления

Коэффициент управления по моменту

- » производная пускового момента по напряжению управления
- » и при якорном и при полюсном управлении $k_M = \frac{dM_{\text{п}}}{dU_y}$

Коэффициент управления по мощности

- » отношение пускового момента к потребляемой мощности управления
- при $\Omega = 0$ $k_P = \frac{M_{\text{п}}}{P_{y\text{п}}}$

Коэффициент управления по скорости

- » производная скорости XX к напряжению управления
- » определяет крутизну регулировочной характеристики при $M = 0$
- » пропорционален тангенсу угла наклона характеристики

$$k_{\Omega} = \frac{d\Omega_{XX}}{dU_y}$$

$$k_{\Omega} = \frac{\Omega_{XX}}{U_y} = \frac{k_M}{k_D}$$

Коэффициент управления по ускорению

- » учитывает влияние момента инерции ротора при пуске

$$k_J = \frac{k_M}{J} = \frac{M_{\text{п}}}{U_y J}$$

Динамические характеристики исполнительных двигателей

Постоянная времени – характеризует быстродействие ИД в процессе разгона

Поскольку скорость электромагнитных переходных процессов очень велика, в постоянной времени учитывают только электромеханическую составляющую

Электромеханические переходные процессы описываются уравнением движения

$$M - M_{\text{вн}} = J \frac{d\Omega}{dt}$$

На ХХ ($M_{\text{вн}} = 0$) переходные процессы определяются только свойствами двигателя

Линейную механическую характеристику можно представить как $M = M_{\text{п}} - k_D \Omega = M_{\text{п}} - \frac{M_{\text{п}} \Omega}{\Omega_{\text{ХХ}}}$
(через пусковой момент $M_{\text{п}}$ и скорость холостого хода $\Omega_{\text{ХХ}}$)

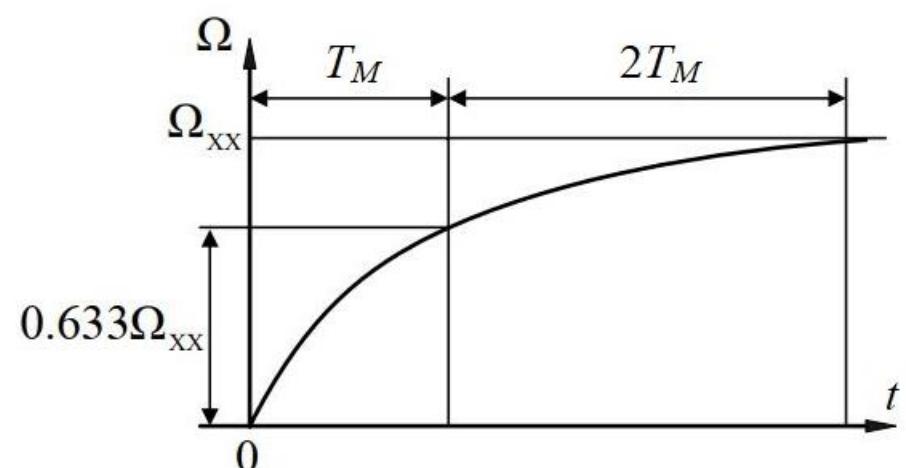
Тогда уравнение движения такого двигателя

$$M_{\text{п}} - \frac{M_{\text{п}} \Omega}{\Omega_{\text{ХХ}}} = J \frac{d\Omega}{dt} \quad \text{или} \quad \frac{d\Omega}{dt} + \frac{M_{\text{п}}}{J \Omega_{\text{ХХ}}} \Omega - \frac{M_{\text{п}}}{J} = 0$$

Решение однородного дифференциального уравнения

$$\Omega = \Omega_{\text{ХХ}} \left(1 - e^{-\frac{M_{\text{п}}}{J \Omega_{\text{ХХ}}} t} \right) = \Omega_{\text{ХХ}} \left(1 - e^{-\frac{t}{T_M}} \right)$$

где $T_M = \frac{J \Omega_{\text{ХХ}}}{M_{\text{п}}}$ – электромеханическая постоянная времени



Динамические характеристики исполнительных двигателей

Постоянная времени – характеризует быстродействие ИД в процессе разгона

$$T_M = \frac{J \Omega_{XX}}{M_\pi}$$
 Скорость ХХ и пусковой момент ИДПТ изменяются при изменении сигнала α

При якорном управлении

$$M_\pi = \alpha M_{\pi 1} \quad \Omega_{XX} = \alpha \Omega_{XX1}$$
$$T_{Mя} = \frac{J \Omega_{XX}}{M_\pi} = \frac{J \alpha \Omega_{XX1}}{\alpha M_{\pi 1}} = \frac{J \Omega_{XX1}}{M_{\pi 1}}$$

При любом α разгон происходит одинаково быстро (достижение)

При полюсном управлении

$$M_\pi = \alpha M_{\pi 1} \quad \Omega_{XX} = \Omega_{XX1} / \alpha$$
$$T_{Mя} = \frac{J \Omega_{XX}}{M_\pi} = \frac{J \Omega_{XX1} / \alpha}{\alpha M_{\pi 1}} = \frac{J \Omega_{XX1}}{\alpha^2 M_{\pi 1}}$$

При регулировании чем меньше α , тем медленнее разгон ИД

Реальные постоянные времени ИДПТ несколько больше теоретических
(влияние индуктивностей обмоток на электромагнитные процессы)

В ИДПТ традиционной конструкции T_M составляет 35...55 мс

В малоинерционных ИДПТ T_M в 2 раза меньше

Динамические характеристики исполнительных двигателей

Передаточная функция представляет собой отношение изображения по Лаплассу выходной величины к изображению входной величины

Входной величиной ИДПТ является U_y , выходной может быть угловое перемещение γ или скорость $\Omega = \frac{d\gamma}{dt}$

Для выходной величины γ перепишем уравнение движения относительно углового перемещения

$$\frac{d\Omega}{dt} + \frac{M_{\pi}}{J} \Omega - \frac{M_{\pi}}{J} = 0 \quad \rightarrow \quad \frac{d^2\gamma}{dt^2} + \frac{M_{\pi}}{J} \frac{d\gamma}{dt} - \frac{M_{\pi}}{J} = 0 \quad \rightarrow \quad \frac{d^2\gamma}{dt^2} + \frac{1}{T_M} \frac{d\gamma}{dt} - \frac{k_M U_y}{J} = 0$$

Запишем последнее уравнение в операторной форме ($d/dt \rightarrow p_t$) $T_M p_t^2 \gamma + p_t \gamma = T_M \frac{k_M U_y}{J}$

поскольку $\frac{T_M k_M}{J} = \frac{\Omega_{xx}}{U_y} = k_{\Omega}$ получим выражение
(коэф-т управления по скорости) передаточной функции
в виде

$$\frac{\gamma}{U_y} = \frac{k_{\Omega}}{p_t (p_t T_M + 1)}$$

Если выходной величиной является скорость $\Omega = \frac{d\gamma}{dt} = p_t \gamma$
то передаточная функция записывается как

$$\frac{\Omega}{U_y} = \frac{k_{\Omega}}{p_t T_M + 1}$$

Далее

Асинхронные исполнительные
двигатели

👤 Ширинский С.В.

каф. ЭМЭА, НИУ «МЭИ»

✉ ShirinskiiSV@mpei.ru

🔗 elmech.mpei.ac.ru/EMAU/
(srv0-5.mpei.ac.ru/EMAU/)

