

4.1 Линеаризация дифференциальных уравнений систем автоматического регулирования.

Положим, что динамическое уравнение звена имеет произвольный нелинейный вид:

假设连杆的动力学方程具有任意非线性形式:

$$F(x_1, x_2, \dot{x}_2, \dot{x}_3, \ddot{x}_3, \ddot{x}_3) = \phi(f, \dot{f}) \quad (4.1)$$

В общем случае нелинейное уравнение приводится к линейному путем линеаризации.

在一般情况下, 非线性方程通过线性化转化为线性方程。

Допустим, что установившийся процесс имеет место при некоторых постоянных значениях

$$x_1 = x_1^0, x_2 = x_2^0, x_3 = x_3^0, f = f^0.$$

Тогда уравнение установившегося состояния для данного звена можно записать в виде :

假设在某些常数值 $x_1 = x_1^0, x_2 = x_2^0, x_3 = x_3^0, f = f^0$ 下存在稳定过程。

那么, 该环节稳定状态的方程可以写成如下形式

$$F(x_1^0, x_2^0, 0, x_3^0, 0, 0) = \phi(f^0, 0) \quad (4.2)$$

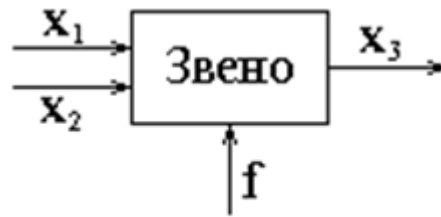


Рис.4.1.

В основе линеаризации нелинейных уравнений лежит представление о том, что в исследуемом динамическом процессе переменные x_1, x_2, x_3 изменяются так, что их отклонение от установившихся значений x_1^0, x_2^0, x_3^0 остается все время малым. Обозначим указанные отклонения через $\Delta x_1, \Delta x_2, \Delta x_3$

非线性方程线性化的基础是这样一种观点, 即在研究的动态过程中, 变量 x_1, x_2, x_3 的变化方式使得它们相对于稳定值 x_1^0, x_2^0, x_3^0 的偏差始终保持很小。我们用 $\Delta x_1, \Delta x_2, \Delta x_3$ 来表示这些偏差。

$$x_1 = x_1^0 + \Delta x_1,$$

$$x_2 = x_2^0 + \Delta x_2,$$

$$x_3 = x_3^0 + \Delta x_3,$$

$$\dot{x}_2 = \dot{x}_2^0 + \Delta \dot{x}_2,$$

$$\dot{x}_3 = \dot{x}_3^0 + \Delta \dot{x}_3,$$

$$\ddot{x}_3 = \ddot{x}_3^0 + \Delta \ddot{x}_3,$$

$$\ddot{x}_3 = \ddot{x}_3^0 + \Delta \ddot{x}_3.$$

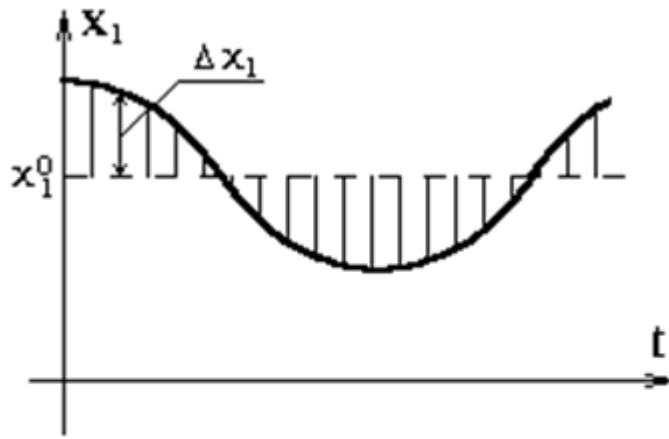


Рис.4.2.

Если установившееся значение не зависит от времени, то

если заданное значение не зависит от времени, то

$$\dot{x}_2 = \Delta \dot{x}_2, \quad \dot{x}_3 = \Delta \dot{x}_3, \quad \ddot{x}_3 = \Delta \ddot{x}_3, \quad \ddot{x}_3 = \Delta \ddot{x}_3.$$

Условие малости обычно выполняется. **Внешнее воздействие f не зависит от работы автоматической системы, изменение его может быть произвольным, и поэтому правая часть уравнения обычно линеаризации не подлежит** (хотя в отдельных случаях это возможно).

Малость обычно выполняется, **внешнее воздействие f не зависит от работы автоматической системы, изменение его может быть произвольным, и поэтому правая часть уравнения обычно линеаризации не подлежит** (хотя в отдельных случаях это возможно).

Разложим функцию F в ряд и оставим только слагаемые первого порядка малости

функцию F разложим в ряд, и оставим только слагаемые первого порядка малости

$$F^0 + \left(\frac{\partial F}{\partial x_1}\right)^0 \cdot \Delta x_1 + \left(\frac{\partial F}{\partial x_2}\right)^0 \cdot \Delta x_2 + \left(\frac{\partial F}{\partial \dot{x}_2}\right)^0 \cdot \Delta \dot{x}_2 + \left(\frac{\partial F}{\partial x_3}\right)^0 \cdot \Delta x_3 + \left(\frac{\partial F}{\partial \dot{x}_3}\right)^0 \cdot \Delta \dot{x}_3 + \left(\frac{\partial F}{\partial \ddot{x}_3}\right)^0 \cdot \Delta \ddot{x}_3 + \dots = \phi(f, \dot{f}) \quad (4.3)$$

$$\text{where} \quad \left(\frac{\partial F}{\partial q_j}\right)^0 = \left(\frac{\partial F}{\partial q_j}\right)$$

$$\text{when} \quad q_j = q_j^0 (q_j = x_1, x_2, \dots) \quad \text{and} \quad F^0 = F(x_1^0, x_2^0, 0, x_3^0, 0, 0, 0).$$

Все частные производные в полученном выражении постоянные коэффициенты.

В выражении все частные производные являются постоянными коэффициентами.

Они будут переменными, если функция F содержит в явном виде t , или если $x_1^0(t), x_2^0(t), x_3^0(t)$

Если функция F явно содержит t , или $x_1^0(t), x_2^0(t), x_3^0(t)$, то они будут переменными.

Исходя из уравнения (4.3) уравнение установившегося состояния и отбросив члены второго и более порядка малости получим линеаризованное уравнение

Из уравнения (4.3) вычитая уравнение установившегося состояния и отбрасывая члены второго и более порядка малости получим линеаризованное уравнение.

$$\begin{aligned} & \left(\frac{\partial F}{\partial x_1} \right)^0 \cdot \Delta x_1 + \left(\frac{\partial F}{\partial x_2} \right)^0 \cdot \Delta x_2 + \left(\frac{\partial F}{\partial \dot{x}_2} \right)^0 \cdot \Delta \dot{x}_2 + \left(\frac{\partial F}{\partial x_3} \right)^0 \cdot \Delta x_3 + \\ & + \left(\frac{\partial F}{\partial \dot{x}_3} \right)^0 \cdot \Delta \dot{x}_3 + \left(\frac{\partial F}{\partial \ddot{x}_3} \right)^0 \cdot \Delta \ddot{x}_3 + \left(\frac{\partial F}{\partial \ddot{x}_3} \right)^0 \cdot \Delta \ddot{x}_3 + \dots = \phi(f, \dot{f}) - \phi(f^0, 0) \end{aligned} \quad (4.4)$$

Полученное уравнение описывает динамический процесс в системе, но:

1. является приближенным;
2. неизвестными функциями времени являются не полные x_1, x_2, x_3 , а их отклонения $\Delta x_1, \Delta x_2, \Delta x_3$;
3. полученное уравнение является линейным относительно $\Delta x_1, \Delta x_2, \Delta \dot{x}_2, \Delta x_3, \dots, \Delta \ddot{x}_3$ с постоянными коэффициентами.

得到的方程描述了系统中的动态过程，但是：

1. 该方程是近似的
2. 关于时间的未知函数不是完整的 x_1, x_2, x_3 ，而是它们的偏差 $\Delta x_1, \Delta x_2, \Delta x_3$ ；
3. 得到的方程对于 $\Delta x_1, \Delta x_2, \Delta \dot{x}_2, \Delta x_3, \dots, \Delta \ddot{x}_3$ 是线性的，且系数为常数。

Уравнение (4.4) называется **дифференциальным уравнением звена** (системы) в отклонениях, или **уравнением в вариациях**. Геометрическая интерпретация **процесса линеаризации** показана на рис.4.3. Видно, что линеаризация эквивалентна переходу начала координат в точку C.

方程(4.4)被称为**环节（系统）的偏差微分方程**，或**变分方程**。线性化过程的几何解释如图4.3所示。可以看出，线性化相当于将坐标原点移动到点C。

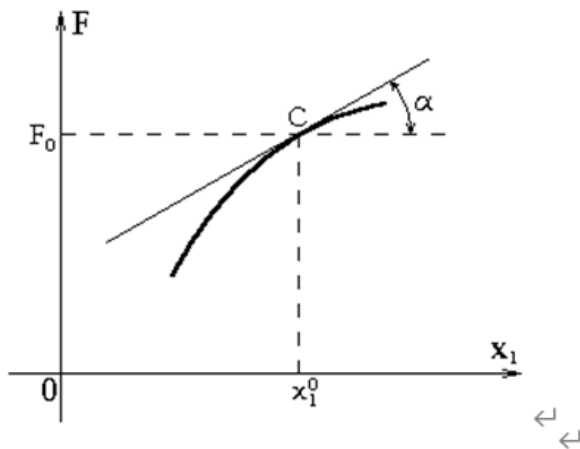


Рис.4.3 а

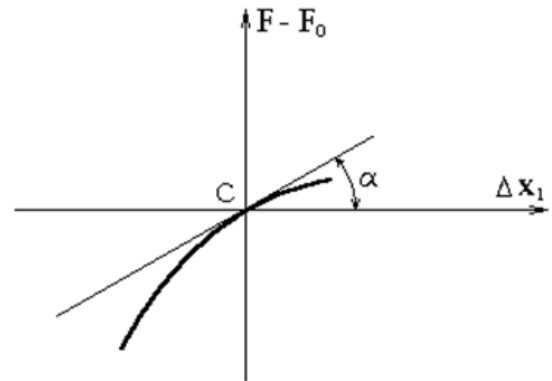


Рис.4.3 б

Следует отметить, что линеаризация недопустима в системах со скачкообразными (跳跃式的) зависимостями (релейные системы, сухое трение и др.). Преобразуем линеаризованное уравнение (4.4). Запишем выходную величину и ее производные в левой части, а входную и все остальные - в правой. Разделим обе части преобразованного уравнения на $\left(\frac{\partial F}{\partial x_3} \right)^0$ для того, чтобы сама выходящая величина записывалась в уравнении с коэффициентом 1.

需要指出的是，线性化在具有跳跃式依赖关系的系统（继电器系统、干摩擦等）中是不可行的。我们对线性化方程（4.4）进行变换。将输出量及其导数写在方程左边，而输入量及其他所有量写在右边。将变换后的方程两边同时除以 $\left(\frac{\partial F}{\partial x_3} \right)^0$ ，以便使输出量在方程中的系数为1。

Введем при этом следующие обозначения:

在此我们引入以下符号：

$$\begin{aligned} \frac{\left(\frac{\partial F}{\partial \ddot{x}_3}\right)^0}{\left(\frac{\partial F}{\partial x_3}\right)^0} &= T_3^3; & \frac{\left(\frac{\partial F}{\partial \ddot{x}_3}\right)^0}{\left(\frac{\partial F}{\partial x_3}\right)^0} &= T_2^2; & \frac{\left(\frac{\partial F}{\partial \ddot{x}_3}\right)^0}{\left(\frac{\partial F}{\partial x_3}\right)^0} &= T_1; \\ -\frac{\left(\frac{\partial F}{\partial x_1}\right)^0}{\left(\frac{\partial F}{\partial x_3}\right)^0} &= K_1; & -\frac{\left(\frac{\partial F}{\partial x_2}\right)^0}{\left(\frac{\partial F}{\partial x_3}\right)^0} &= K_2; & -\frac{\left(\frac{\partial F}{\partial \dot{x}_2}\right)^0}{\left(\frac{\partial F}{\partial x_3}\right)^0} &= K_2'; & \frac{f(t)-f^0}{\left(\frac{\partial F}{\partial x_3}\right)^0} &= \phi_1. \end{aligned}$$

Тогда уравнение (4.4.) примет вид:

$$T_3^3 \Delta \ddot{x}_3 + T_2^2 \Delta \ddot{x}_3 + T_1 \Delta \dot{x}_3 + \Delta x_3 = k_1 \Delta x_1 + k_2 \Delta x_2 + k_2' \Delta \dot{x}_2 + \phi_1$$

или в операторной форме:

$$(T_3^3 p^3 + T_2^2 p^2 + T_1 p + 1) \Delta x_3 = k_1 \Delta x_1 + (k_2' p + k_2) \Delta x_2 + \phi_1 \quad (4.5)$$

Если $\left(\frac{\partial F}{\partial x_3}\right)^0 = 0$, то все члены уравнения (4.4) делят на $\left(\frac{\partial F}{\partial \dot{x}_3}\right)^0$ и т.д.

Разделим левую и правую части уравнения (4.5) на выражение, стоящее в скобках слева и введем обозначения:

将方程(4.5)的左右两边同时除以左边括号中的表达式，并引入以下符号：

$$\begin{aligned} W_1(p) &= \frac{K_1}{T_3^3 p^3 + T_2^2 p^2 + T_1 p + 1}; & W_2(p) &= \frac{K_2' p + K_2}{T_3^3 p^3 + T_2^2 p^2 + T_1 p + 1}; \\ W_\phi(p) &= \frac{\phi_1}{T_3^3 p^3 + T_2^2 p^2 + T_1 p + 1}. \end{aligned}$$

Тогда можно записать:

$$\Delta x_3 = W_1(p) \Delta x_1 + W_2(p) \Delta x_2 + W_\phi(p) \phi_1 \quad (4.6)$$

В дальнейшем значок Δ будем опускать, подразумевая под x_1, x_2, x_3 малые отклонения величины. В этом случае систему можно представить в соответствии с рис.4.4.

此后，我们将省略符号 Δ ，认为 x_1, x_2, x_3 是该量的微小偏差。在这种情况下，系统可以按照图4.4所示来表示。

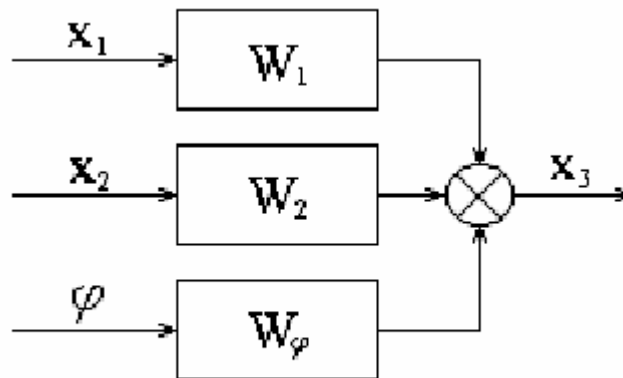


Рис.4.4. ←

Если обозначить отклонение выходной величины через x_2 , а входной через x_1 , то вместо (4.5) можно записать:

如果用 x_2 表示输出量的偏差，用 x_1 表示输入量的偏差，那么可以写成 (4.5) 的形式：

$$\begin{aligned} & \left(T_3^3 p^3 + T_2^2 p^2 + T_1 p + 1 \right) x_2 = \\ & = K_1 y_1 + (K_2' + K_2) x_1 + \phi_1 \quad (4.7) \end{aligned}$$

В зависимости от вида левой и правой части уравнения (4.7) приняты следующие названия звеньев:

根据方程(4.7)左右两边的形式，采用了以下环节名称：

№	Наименование левой части	Уравнение
1	Идеальное	x_2
2	Апериодическое 1-го порядка	$(T_1 p + 1)x_2$
3	Апериодическое 2-го порядка	$(T_2^2 p^2 + T_1 p + 1)x_2 ; T_1 \geq 2T_2$
4	Колебательное	$(T_2^2 p^2 + T_1 p + 1)x_2 ; T_1 < 2T_2$
5	Гармоническое колебательное	$(T_2^2 p^2 + 1)x_2$
6	Неустойчивое апериодическое 1-го порядка	$(T_1 p - 1)x_2$
7	Неустойчивое апериодическое 2-го порядка	$(T_2^2 p^2 - T_1 p + 1)x_2 ; T_1 \geq 2T_2$

№	Наименование правой части	Уравнение
1	Простое	Kx_1
2	Дифференцирующее	$Kp x_1$
3	Интегрирующее	$\frac{K}{p} x_1$
4	С введением производной	$(K + K'p)x_1$
5	С введением интеграла	$\left(K + \frac{K'}{p} \right) x_1$
6	Суммирующее	$Kx_1 + K_1 z + K_2 y$
7	С введением обратной связи	$K(x_1 - x_{oc})$

Правая часть показывает на что реагирует звено (т.е. что у него на входе), а левая часть показывает, как обрабатывается воздействие в звене.

右侧显示环节对什么做出反应（即其输入是什么），而左侧显示环节中作用是如何实现的。

4.2 Моделирование типовых звеньев САУ(典型自动化控制系统元件的建模)

Типовыми линейными звеньями САУ являются усилительное, суммирующее, дифференцирующее апериодическое, интегро-дифференцирующее и колебательное. Типовыми нелинейными звеньями являются: усилительное с ограничением, релейное, усилительное с зоной нечувствительности, релейное с зоной нечувствительности, усилительное с люфтом, гистерезисное.

自动化控制系统的典型线性环节有放大环节、求和环节、非周期微分环节、积分微分环节和振荡环节。典型非线性环节有：带限幅的放大环节、继电器环节、带不灵敏区的放大环节、带不灵敏区的继电器环节、带死区的放大环节、滞环环节。

Данные необходимые для моделирования типовых звеньев, приведены в таблице 3. Для каждого звена указаны описывающая его функция (т.е. зависимость между входной X и выходной Z величиной звена), схема модели звена, функция описывающая модель (т.е. зависимость между входным u_0 и выходным u напряжениями модели), и выражения, определяющие параметры модели через параметры звена и масштабы, $K_x = \frac{X}{u_0}$ и $K_z = \frac{Z}{u_0}$.

用于模拟典型环节所需的数据见表3。对于每个环节，都给出了描述其的函数（即环节的输入量 X 与输出量 Z 之间的关系）、环节的模型示意图、描述模型的函数（即模型的输入电压 u_0 与输出电压 u 之间的关系），以及通过环节参数和比例系数 $K_x = \frac{X}{u_0}$ 和 $K_z = \frac{Z}{u_0}$ 来确定模型参数的表达式。

Работа моделей линейных типовых звеньев в пояснениях не нуждается. Работу моделей нелинейных звеньев следует пояснить.

线性典型环节模型的工作原理无需解释。非线性环节模型的工作原理需要进行说明。

В схеме модели усилительного звена с ограничением оба вентиля остаются закрытыми до тех пор, пока выходное напряжение u не станет равным $+u_0 r$ или $-u_0 r$. Когда один из диодов открывается, сопротивление шунтируется цепью, составленной из открывшегося диода и части подключенного к нему потенциометра. Если сопротивление этой цепи мало по сравнению с r_1 , то коэффициент усиления модели изменяется от $\frac{r_0}{r_c}$ до нуля.

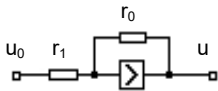
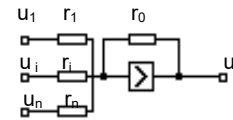
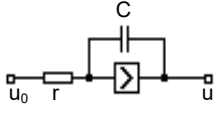
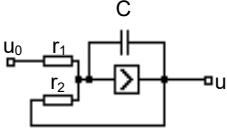
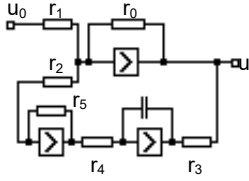
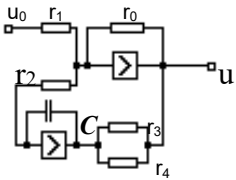
在具有有限幅的放大级模型电路中，两个二极管一直保持关闭状态，直到输出电压 u 等于 $+u_0 r$ 或 $-u_0 r$ 。当其中一个二极管导通时，分流电阻被由导通二极管及其连接的部分电位器组成的电路所旁路。如果该电路的电阻与 r_1 相比很小，那么模型的放大系数将从 $\frac{r_0}{r_c}$ 变化到零。

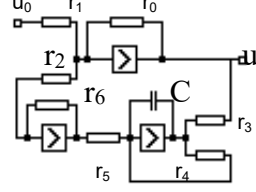
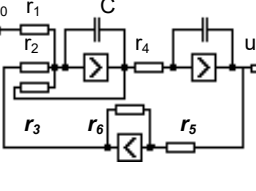
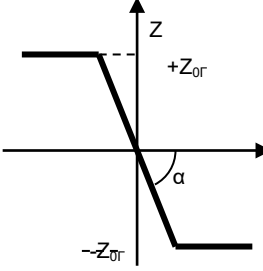
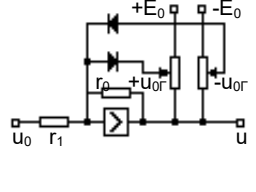
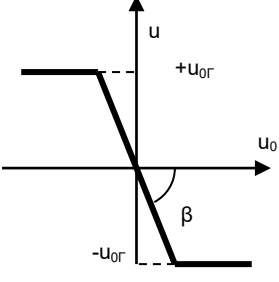
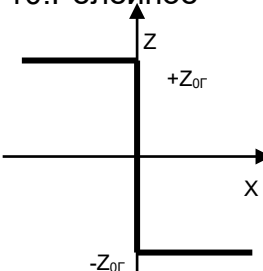
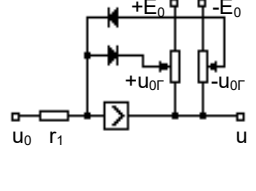
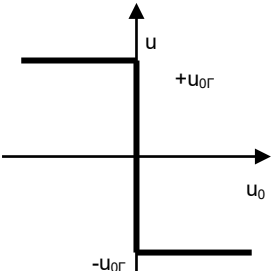
Схема модели релейного звена получается из предыдущей при $r_0 = \infty$. В этом случае до открытия вентилей $u = -ku_0$, где $k \approx 10^5$ — коэффициент усиления усилителя без обратной связи. Абсолютное значение выходного напряжения, равное напряжению запираания вентилей, достигается при $|u_0| = \frac{u_0 r}{k} \approx 0$. Это означает, что практически выходное напряжение достигает предельного значения при малейшем отклонении входного напряжения от нуля.

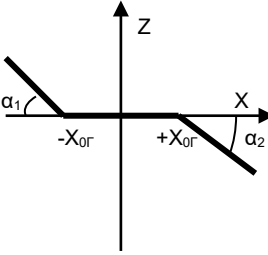
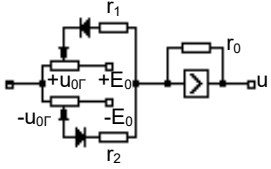
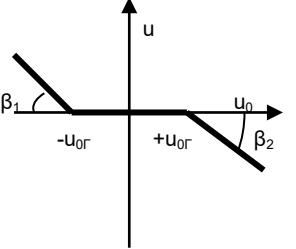
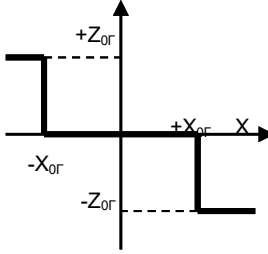
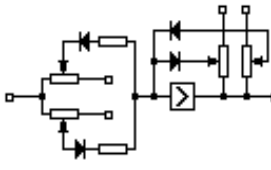
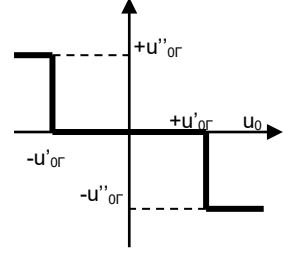
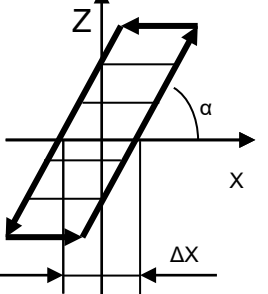
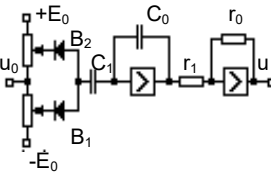
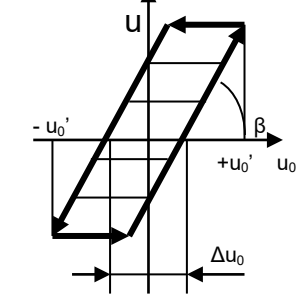
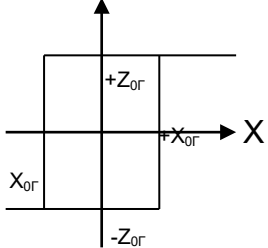
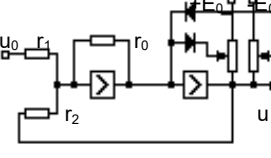
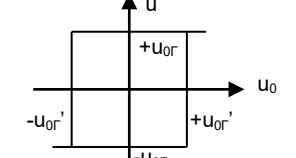
继电器环节模型的方案是由前一个方案在 $r_0 = \infty$ 时得到的。在这种情况下，在阀门打开之前， $u = -ku_0$ ，其中 $k \approx 10^5$ 是无反馈放大器的放大系数。当 $|u_0| = \frac{u_0 r}{k} \approx 0$ 时，输出电压的绝对值等于阀门闭锁电压。这意味着，实际上，当输入电压偏离零的程度最小时，输出电压就达到了极限值。

Воспроизведение зоны нечувствительности в моделях усилительного и релейного звеньев с зоной нечувствительности достигается включением во входную цепь операционного усилителя вентильных ограничителей.

在具有死区的放大和继电器环节模型中，死区的再现是通过将限幅器接入运算放大器的输入电路来实现的。

1. Усилительное звено: $Z = aX$		$u = -ku_0; \quad k = \frac{r_0}{r_1}$	$k = \frac{aK_X}{K_Z}$
2. Суммирующее $Z = \sum a_i X_i$		$u = -\sum k_i u_i$ $k = \frac{r_0}{r_i}$	$k_i = \frac{a_i K_{X_i}}{K_Z}$
3. Интегрирующее $Z = \frac{a}{p} X, \quad p = \frac{d}{dt}$		$u = -\frac{k}{p_M} u_0$ $k = \frac{1}{rC}; \quad p_M = \frac{d}{dt_M}$	$k = \frac{aK_t K_X}{K_Z}$
4. Аperiodическое $Z = \frac{ap}{Tp + 1}$		$u = -\frac{k_1}{p_M + k_2} u_0$ $k_1 = \frac{1}{r_1 C}; \quad k_2 = \frac{1}{r_2 C}$	$k_1 = \frac{K_t}{T};$ $k_2 = \frac{ak_2 K_X}{K_Z}$
5. Дифференцирующее аperiodическое $Z = \frac{ap}{Tp + 1} X$		$u = -\frac{k_1 p_M}{p_M + k_2 k_3 k_4} u_0$ $k_1 = \frac{r_0}{r_1}; \quad k_2 = \frac{r_0}{r_2};$ $k_3 = \frac{1}{r_3 C}; \quad k_4 = \frac{1}{r_4 C}$	$k_1 = \frac{a K_X}{TK_Z};$ $k_2 k_3 k_4 = \frac{K_t}{T}$
6. Интегро-дифференцирующее $Z = a \frac{T_1 p + 1}{T_2 p + 1} X$ $T_1 < T_2$		$u = -\frac{k_1 (p_M + k_4)}{p_M - k_2 k_3 + k_4} u_0$ $k_1 = \frac{r_0}{r_1}; \quad k_2 = \frac{r_0}{r_2};$ $k_3 = \frac{1}{r_3 C}; \quad k_4 = \frac{1}{r_4 C}$	$k_1 = \frac{a T_1 K_X}{T_2 K_Z};$ $k_2 k_3 =$ $= K_t \left(\frac{1}{T_1} - \frac{1}{T_2} \right)$ $k_4 = \frac{K_t}{T}$

<p>7.Интегро-дифференцирующее</p> $Z = a \frac{T_1 p + 1}{T_2 p + 1} X$ <p>$T_1 > T_2$</p>		$u = -\frac{k_1(p_M + k_4)}{p_M + k_2 k_3 k_5 - k_4} u_0$ $k_1 = \frac{r_0}{r_1}; \quad k_2 = \frac{r_0}{r_2}; \quad k_2 k_3 = \frac{1}{r_3 C}; \quad k_4 = \frac{1}{r_4 C};$ $k_5 = \frac{r_6}{r_5}$	$k_1 = \frac{a T_1 K_X}{T_2 K_Z};$ $k_2 k_3 = K_t \left(\frac{1}{T_2} - \frac{1}{T_1} \right)$ $k_4 = \frac{K_t}{T}$
<p>8.Колебательное</p> $Z = \frac{a}{T^2 p^2 + 2\xi T p + 1} X$		$u = \frac{k_1}{p_M^2 + k_3 p_M + k_2 k_5} u_0$ $k_1 = \frac{1}{r_1 C}; \quad k_2 = \frac{1}{r_2 C};$ $k_3 = \frac{1}{r_3 C}; \quad k_4 = \frac{1}{r_4 C} = 1$ $k_5 = \frac{r_6}{r_5}$	$k_1 = \frac{a K_t^2 K_X}{T_2 K_Z};$ $k_3 = \frac{2\xi K_t}{T}$ $k_2 k_5 = \frac{K_t^2}{T^2}$
<p>9.Усилительное с ограничением</p> 		 $k_1 = \frac{r_0}{r_1} = \operatorname{tg} \beta$	$k_1 = \frac{K_X \operatorname{tg} \alpha}{K_Z}$ $u_{0\Gamma} = \frac{Z_{0\Gamma}}{K_Z}$
<p>10.Релейное</p> 		 $u = -\operatorname{sign} u_0$	$u_{0\Gamma} = \frac{Z_{0\Gamma}}{K_Z}$

<p>11. Усилительное с зоной нечувствительности</p> 		 $k_1 = \frac{r_0}{r_1} = \operatorname{tg} \beta_1$ $k_2 = \frac{r_0}{r_2} = \operatorname{tg} \beta_2$	$k_1 = \frac{K_X}{K_Z} \operatorname{tg} \alpha_1;$ $k_2 = \frac{K_X}{K_Z} \operatorname{tg} \alpha_2;$ $u_{0\Gamma} = \frac{X_{0\Gamma}}{K_X}$
<p>12. Релейное с зоной нечувствительности</p> 			$u'_{0\Gamma} = \frac{X_{0\Gamma}}{K_X};$ $u''_{0\Gamma} = \frac{X_{0\Gamma}}{K_Z}$
<p>13. Усилительное с люфтом</p> 			$\Delta u_0 = \frac{\Delta X}{K_X};$ $\operatorname{tg} \beta = \frac{K_X}{K_Z} \operatorname{tg} \alpha$
<p>14. Гистерезисное</p> 		 $k_1 = \frac{r_0}{r_1}; \quad k_2 = \frac{r_0}{r_2}$ $\frac{u'_{0\Gamma}}{u_{0\Gamma}} = \frac{k_1}{k_2}$	$u_{0\Gamma} = \frac{Z_{0\Gamma}}{K_Z};$ $u'_{0\Gamma} = \frac{X_{0\Gamma}}{K_X};$ $\frac{k_2}{k_1} = \frac{r_1}{r_2} = \frac{u'_{0\Gamma}}{u_{0\Gamma}}$