ЛЕКЦИЯ 9. МАЛОМОЩНЫЕ ВЫПРЯМИТЕЛИ

9.1. Основные теоретические сведения



Рис. 9.1. Структурная схема источника питания.

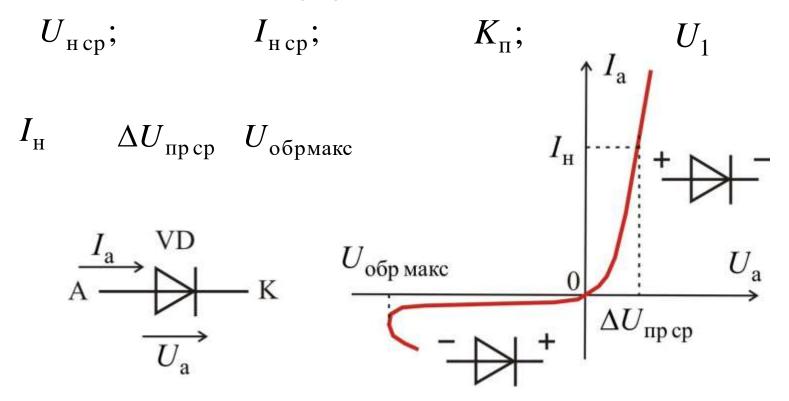


Рис. 9.2. Обозначение на электрической схеме и ВАХ диода.

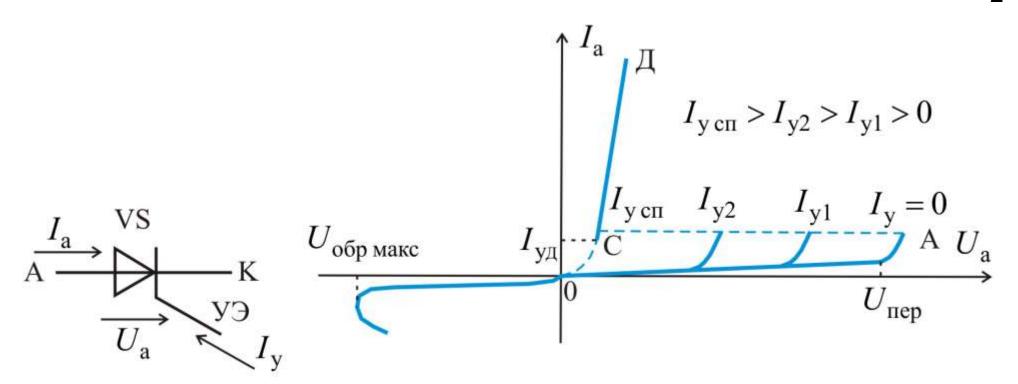


Рис. 9.3. Обозначение на электрической схеме и ВАХ тиристора.

9.2.1. Однофазный однополупериодный выпрямитель

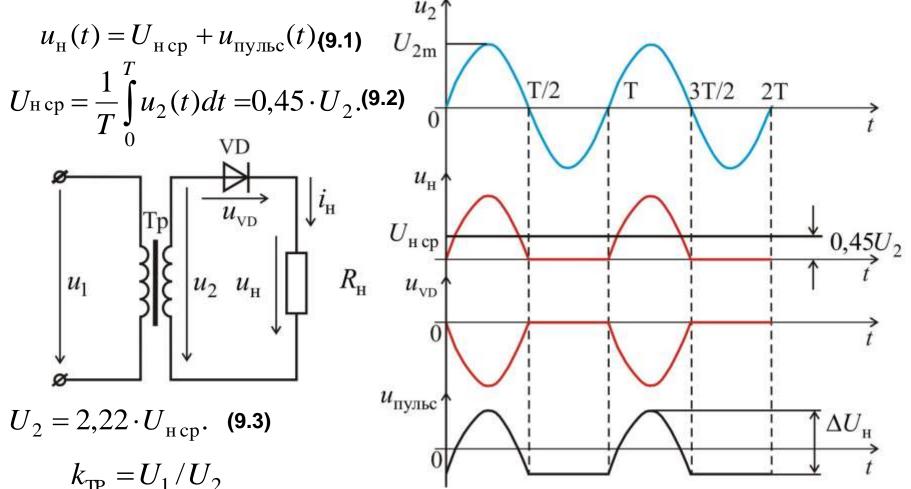
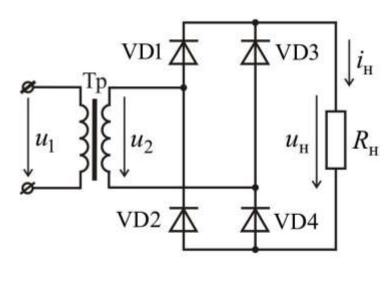


Рис. 9.4. Однофазный однополупериодный выпрямитель.

$$I_{\rm H} = I_{\rm H\,cp}$$
; (9.4) $U_{\rm OfpMakc} = \sqrt{2} \cdot U_{\rm 2} = 3.14 \cdot U_{\rm H\,cp.}$ (9.5)

$$U_{\text{H cp}} = \frac{2}{T} \int_{0}^{T} u_2(t) dt = 0,9 \cdot U_2;$$
 (9.6)

$$U_2 = 1,11 \cdot U_{\text{H cp}}$$
. (9.7) $I_{\text{H}} = \frac{I_{\text{H cp}}}{2}$; (9.8)



$$U$$
обрмакс = $\frac{\pi}{2} \cdot U_{\rm H}$ ср. (9.9)

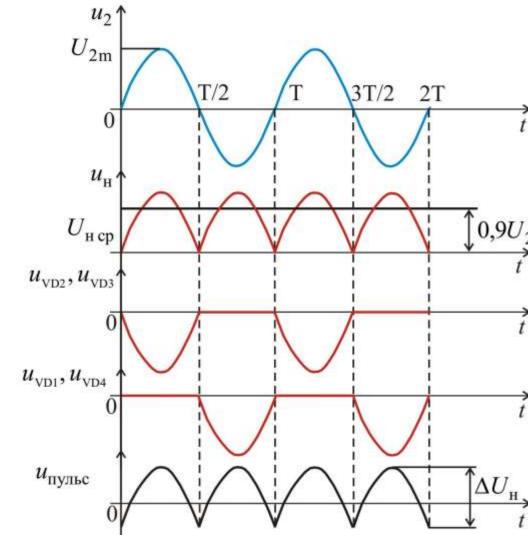


Рис. 9.5. Однофазный двухполупериодный выпрямитель.

$$u_{\rm H}(t) = \frac{U_{\rm 2m}}{\pi} (1 + \frac{\pi}{2} \cdot \cos\omega t + \frac{2}{3} \cdot \cos2\omega t + \dots).$$
 (9.10)
$$u_{\rm H}(t) = \frac{2 \cdot U_{\rm 2m}}{\pi} (1 + \frac{2}{3} \cdot \cos2\omega t - \frac{2}{15} \cdot \cos4\omega t + \dots).$$
 (9.11)

$$K_{_{\rm II}} = \frac{U_{_{{}_{
m H}\sim}}}{U_{_{{}_{
m H}\,{}_{
m CP}}}} = \frac{\Delta U_{_{
m H}}}{2 \cdot U_{_{{}_{
m H}\,{}_{
m CP}}}}$$
. (9.12)

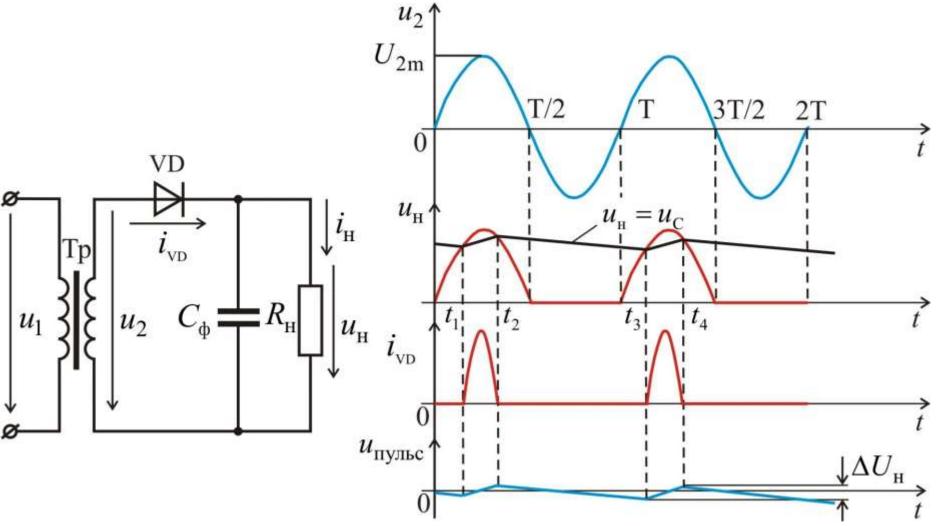


Рис. 6. Работа емкостного фильтра в однофазном однополупериодном выпрямителе.

$$au_{
m 3ap} = R \cdot C_{
m \varphi}$$
 $au_{
m pasp} = R_{
m H} \cdot C_{
m \varphi}$ $K_{
m II} = rac{1}{2\pi \cdot f \cdot au_{
m pasp}},$ (9.13)

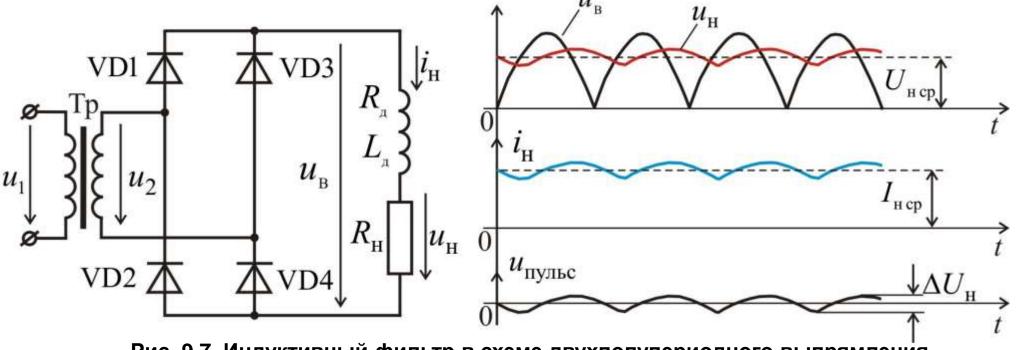
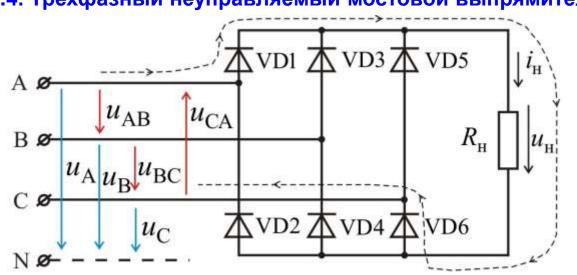


Рис. 9.7. Индуктивный фильтр в схеме двухполупериодного выпрямления.

$$u_{\rm B}({\rm t}) = \frac{2 \cdot U_{\rm 2m}}{\pi} (1 + \frac{2}{3} \cdot \cos 2\omega t - \frac{2}{15} \cdot \cos 4\omega t + \dots).$$
 (9.14)

$$U_{_{\rm H\, cp}} = \frac{2 \cdot U_{_{\rm 2m}}}{\pi} \qquad I_{_{\rm H\, cp}} = \frac{U_{_{\rm H\, cp}}}{R_{_{\rm H}} + R_{_{\rm J}}}. \ \ \text{(9.15)} \qquad I_{_{m\, n}} = \frac{U_{_{m\, n}}}{\sqrt{(R_{_{\rm H}} + R_{_{\rm J}})^2 + (n\omega \cdot L_{_{\rm J}})^2}}, \ \ \text{(9.16)}$$

$$n\omega \cdot L_{_{\!\scriptscriptstyle \Pi}} >> R_{_{\!\scriptscriptstyle H}} + R_{_{\!\scriptscriptstyle \Pi}}$$



$$I_{\rm H} \ge \frac{I_{\rm H\,cp}}{3}$$
. (9.17)

$$R_{\rm H} \left| \begin{array}{c} I \\ U_{\rm H \, cp} \end{array} \right| = \frac{1}{\left(\frac{T}{6}\right)} \int_{-\frac{T}{6}}^{\frac{T}{6}} U_{\rm MARC} \sin \omega t dt =$$

$$(9.1)$$

$$= \frac{3 \cdot U_{\text{\tiny JMAKC}}}{\pi} \approx 1,35 \cdot U_{\text{\tiny J}} = 2,34 \cdot U_{\text{\tiny ϕ}},$$

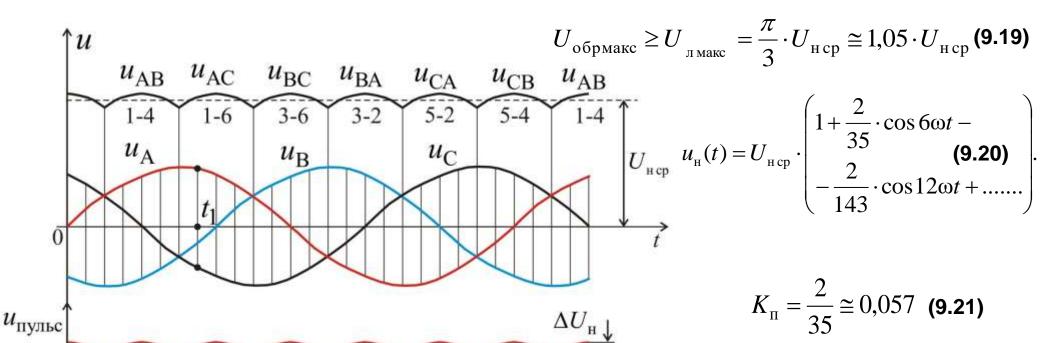


Рис. 9.8. Трехфазная мостовая схема выпрямления.

9.5. Внешние характеристики выпрямителей

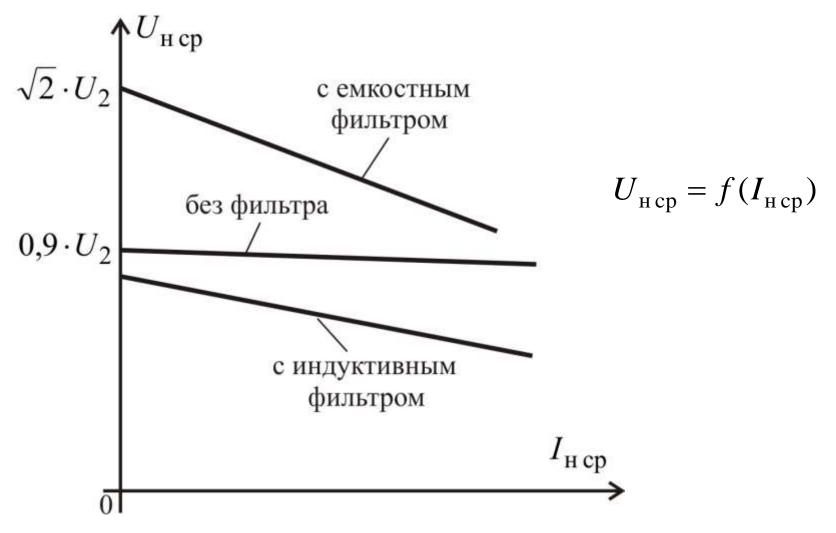


Рис. 9.9. Внешние характеристики однофазного двухполупериодного выпрямителя.

9.6.1. Однофазный однополупериодный управляемый выпрямитель

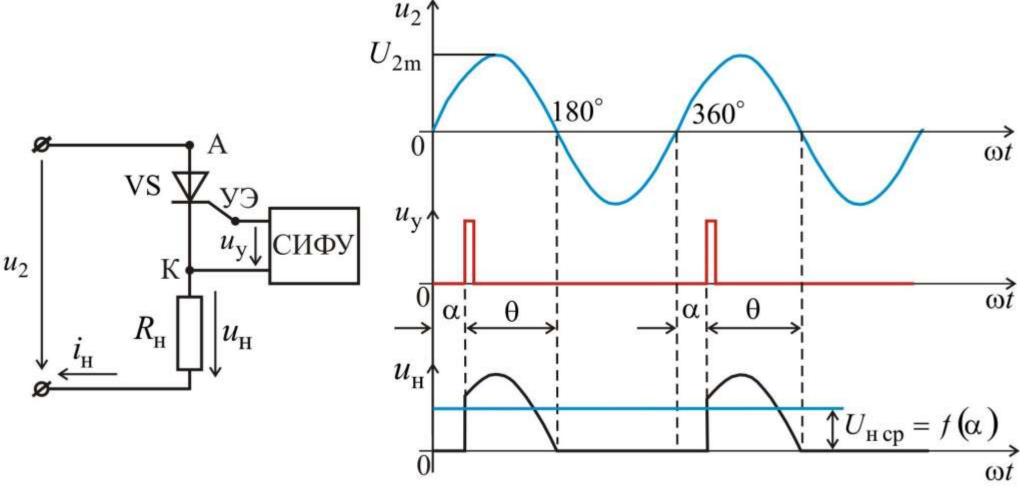


Рис. 9.10. Управляемый однофазный однополупериодный выпрямитель.

$$U_{\text{H cp}} = \frac{1}{2\pi} \int_{\alpha}^{\pi} U_{2m} \cdot \sin \omega t \cdot d\omega t = 0,225 \cdot U_2 \cdot (1 + \cos \alpha). \tag{9.22}$$

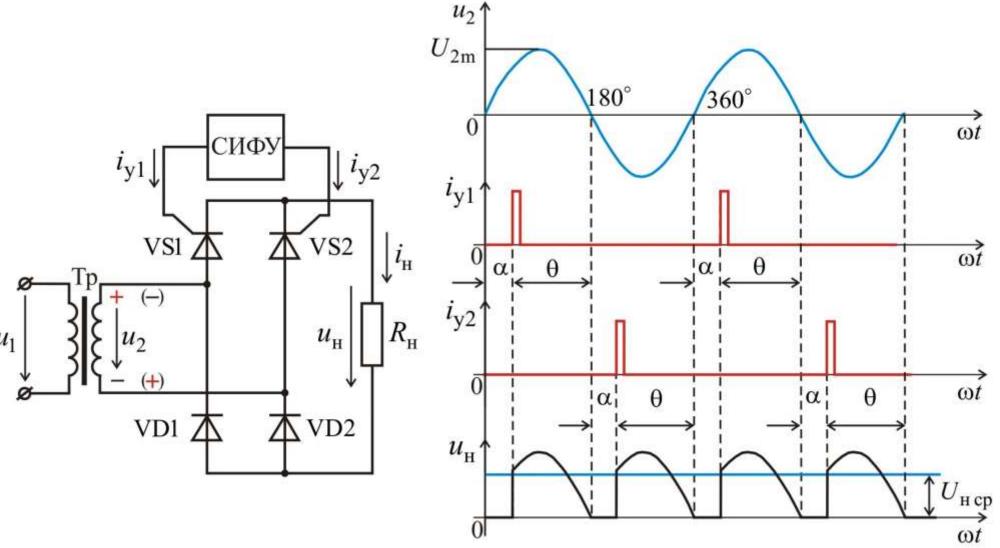


Рис. 9.11. Управляемый однофазный двухполупериодный выпрямитель.

$$U_{\text{H cp}} = \frac{1}{2\pi} \int_{\alpha}^{\pi} U_{2m} \cdot \sin \omega t \cdot d\omega t = 0,45 \cdot U_2 \cdot (1 + \cos \alpha).$$
 (9.23)

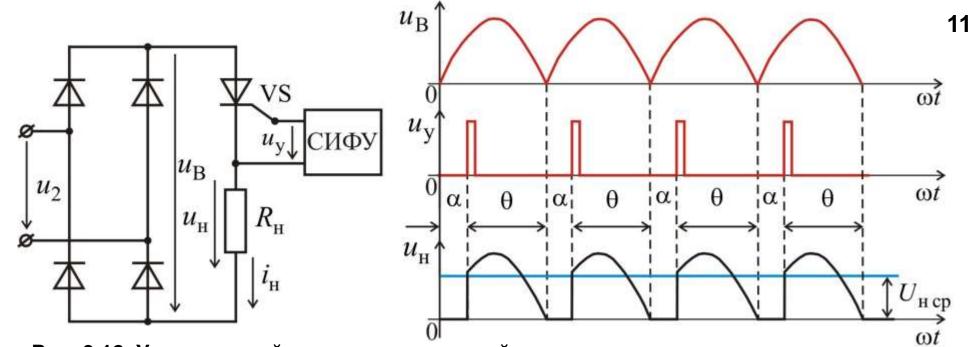
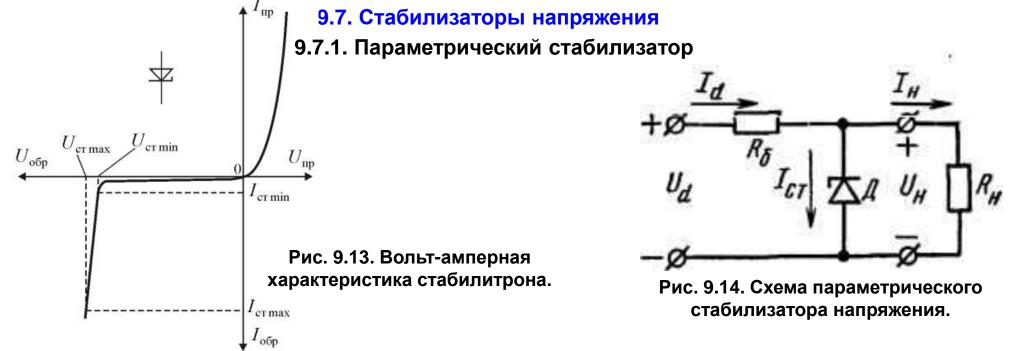
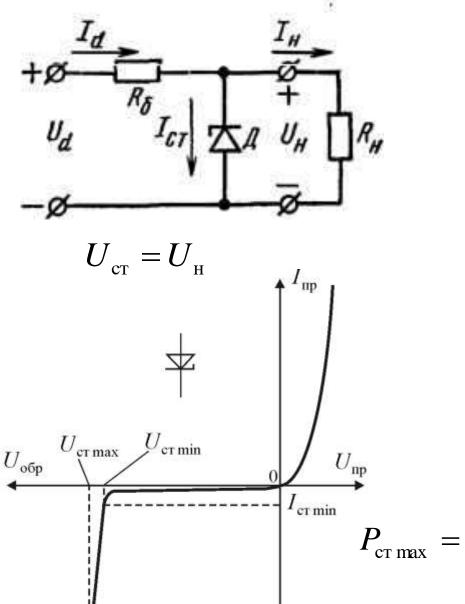


Рис. 9.12. Управляемый двухполупериодный выпрямитель с одним тиристором.





$$I_d = I_{
m H} + I_{
m cT}$$
 , $U_d = U_{R_{
m G}} + U_{
m H}$,
$$U_{R_{
m G}} = (I_{
m H} + I_{
m cT}) \cdot R_{
m G}.$$
 (9.24)
$$I_{
m cT} = \frac{U_d - U_{
m H}}{R_{
m G}} - \frac{U_{
m H}}{R_{
m C}}.$$
 (9.25)

$$R_{\rm G} = rac{U_{d\,{
m min}} - U_{
m H}}{I_{
m cr\,min} + rac{U_{
m H}}{R_{
m H\,min}}}$$
. (9.26)

$$I_{
m cr \, max} = rac{U_{d \,
m max} \, - U_{
m H}}{R_{
m 6}} - rac{U_{
m H}}{R_{
m H \, max}}, \; ext{(9.27)}$$

$$P_{\text{cr max}} = U_{\text{cr}} \cdot I_{\text{cr max}}, P_{R_{6} \text{ max}} = \frac{(U_{d \text{ max}} - U_{\text{cr}})^{2}}{R_{6}}$$
. (9.28)

$$K_{\rm ct} = \frac{\Delta U_d}{U_d} : \frac{\Delta U_{\rm H}}{U_{\rm H}} = \frac{U_{\rm H}}{U_d} \cdot \frac{R_{\rm G}}{r_{\rm g}}$$
. (9.29)

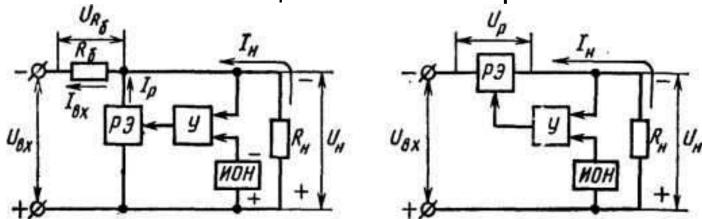


Рис. 9.15. Структурные схемы параллельного (а) и последовательного (б) компенсационных стабилизаторов напряжения.

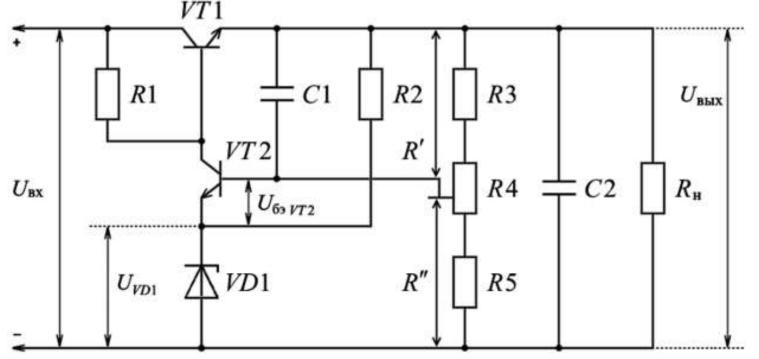


Рис. 9.16. Принципиальная электрическая схема компенсационного стабилизатора напряжения с последовательным включением регулирующего элемента и нагрузки.

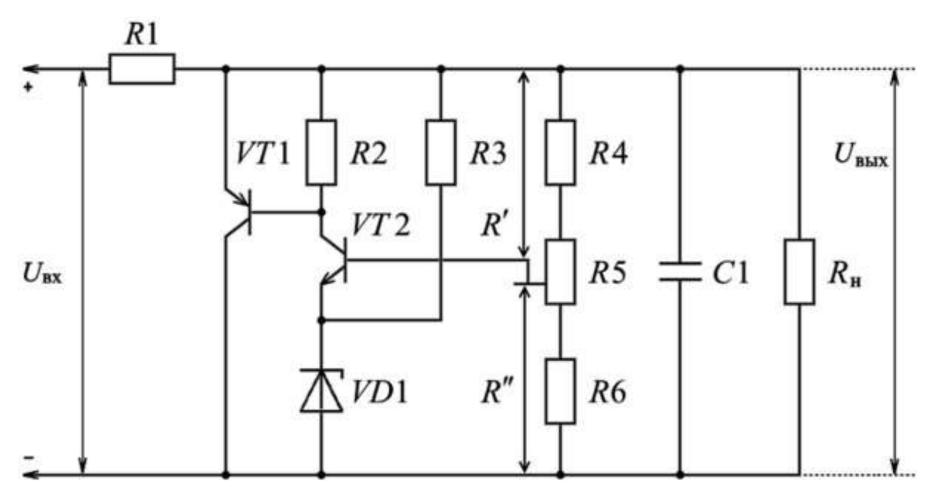


Рис. 9.17. Принципиальная электрическая схема компенсационного стабилизатора напряжения с параллельным включением регулирующего элемента и нагрузки.