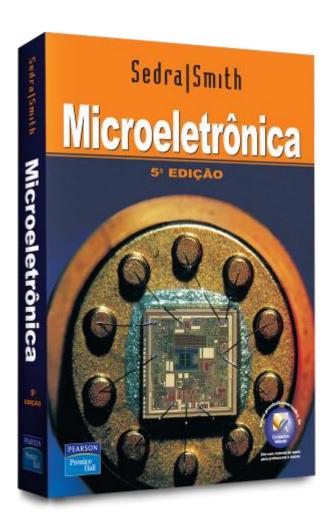
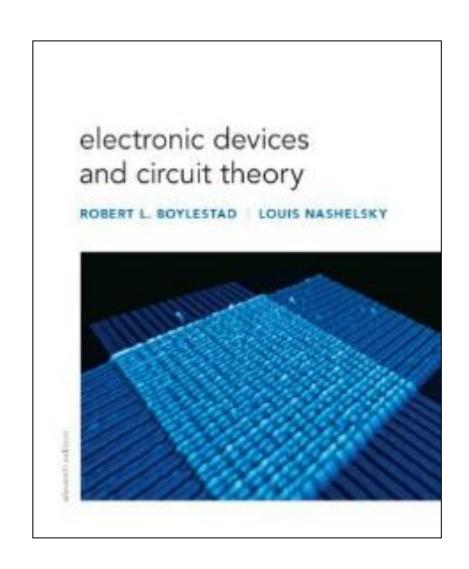
Referências Bibliográficas



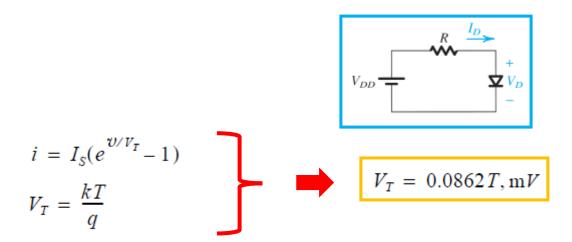
Capítulo 3 Diodos



Chapter 2 Diode Applications

Modelos Matemáticos para a Curva Característica

Modelo Exponencial



k = Boltzmann's constant = 8.62×10^{-5} eV/K = 1.38×10^{-23} joules/kelvin T = the absolute temperature in kelvins = 273 + temperature in $^{\circ}$ C q = the magnitude of electronic charge = 1.60×10^{-19} coulomb

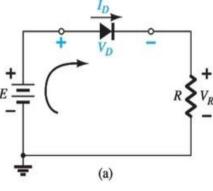
$$i \approx I_{S}e^{v/V_{T}} \longrightarrow v = V_{T} \ln \frac{i}{I_{S}}$$

$$i \approx I_{S}e^{v/V_{T}} \longrightarrow I_{1} = I_{S}e^{V_{1}/V_{T}}$$

$$I_{2} = I_{S}e^{V_{2}/V_{T}} \longrightarrow I_{2} = e^{(V_{2}-V_{1})/V_{T}}$$

$$V_{2}-V_{1} = V_{T} \ln \frac{I_{2}}{I_{1}} \longrightarrow V_{2}-V_{1} = 2.3 V_{T} \log \frac{I_{2}}{I_{1}}$$

Modelo Exponencial (Solução Gráfica)



$$I_D = I_S e^{V_D/V_T}$$

$$+E-V_D-V_R=0$$



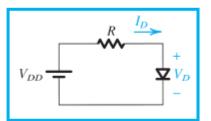
$$E = V_D + I_D R$$

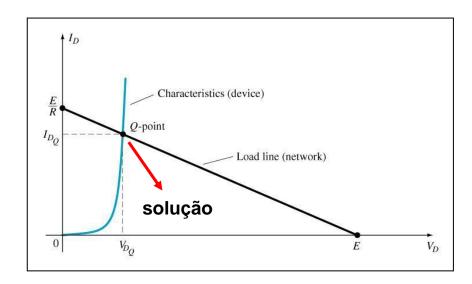




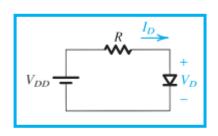
$$I_D = \frac{E}{R} \Big|_{V_D = 0 \text{ V}}$$

$$V_D = E|_{I_D=0 \text{ A}}$$





Modelo Exponencial (Solução Analítica Interativa)



Exemplo: Determine os valores da corrente I_D e da tensão V_D para o circuito acima com V_{DD} =5V e R=1k Ω . Suponha que a corrente do diodo seja de 1mA para uma tensão de 0.7V e que a queda de tensão varia de 0.1V para cada década de variação na corrente.

$$V_2 - V_1 = 2.3 V_T \log \frac{I_2}{I_1}$$

$$V_2 = V_1 + 0.1 \log \frac{I_2}{I_1}$$

$$V_3 = V_1 + 0.1 \log \frac{I_2}{I_1}$$

1ª Interação: cálculo de I_D

$$V_1 = 0.7V e I_1 = 1mA$$

$$I_D = I_2 = \frac{V_{DD} - V_D}{R}$$
 \longrightarrow $I_2 = \frac{5 - 0.7}{1} = 4.3 \text{mA}$

$$V_D = V_2 = V_1 + 0.1 \log \frac{I_2}{I_1}$$
 \longrightarrow $V_D = V_2 = 0.7 + 0.1 \log \frac{4.3}{1} = 0.763 V$

2ª In

2ª Interação: cálculo de I_D e V_D

$$V_2 = 0.763V$$

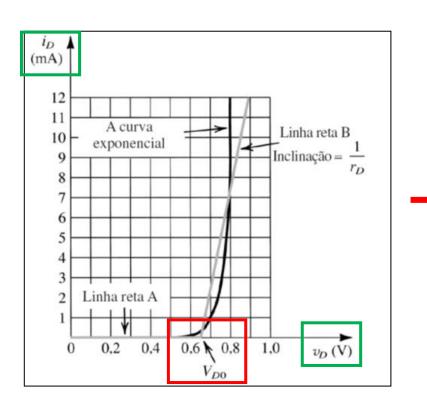
$$I_D = I_3 = \frac{5 - 0.763}{1} = 4.237 \text{mA}$$

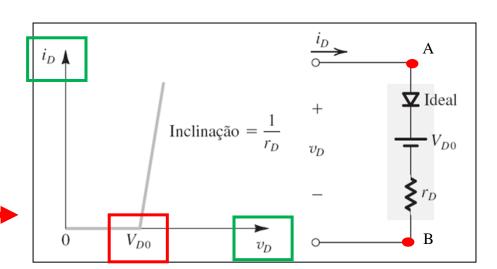
$$V_D = V_3 = V_2 + 0.1 \log \frac{I_3}{I_1} \longrightarrow V_D = V_3 = 0.763 + 0.1 \log \frac{4.237}{4.3} - 0.762V$$

Outras interações irão fazer o valor de VD e ID convergirem para o valor de I_D e V_D.

A 2ª interação produziu um resultado próximo do valor de convergência!

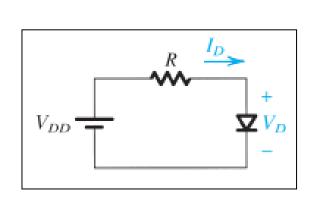
Modelo de Segmentos Lineares

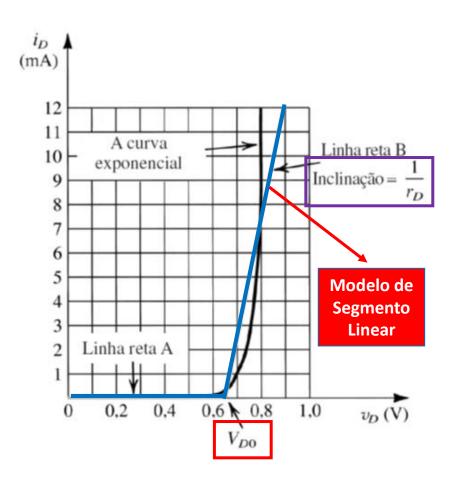


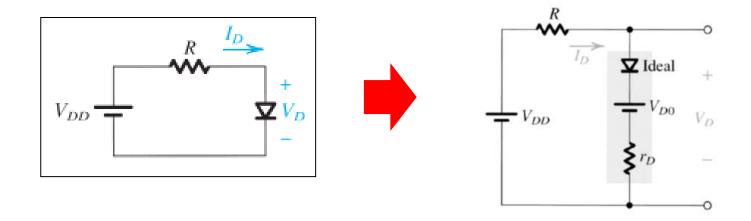


$$\begin{aligned} \mathbf{i_d} &= \mathbf{0} \\ \text{se } \mathbf{v_D} &<= \mathbf{V_{DO}} \\ \mathbf{i_d} &= (\mathbf{v_D} - \mathbf{V_{DO}}) \, / \, \mathbf{Rd} \\ \text{se } \mathbf{v_D} &> \mathbf{V_D} \\ \\ \mathbf{V_{DD}} &= \mathbf{V_{AB}} \end{aligned}$$

Exemplo: Repita o exemplo anterior utilizando o modelo de segmentos lineares cujos parâmetros são dados pela figura abaixo: $V_{DO}=0.65V$ e $r_{D}=20\Omega$. Observar que a corrente do diodo é de 1mA para uma tensão de 0.7V e que a queda de tensão varia de 0.1V para cada década de variação na corrente.



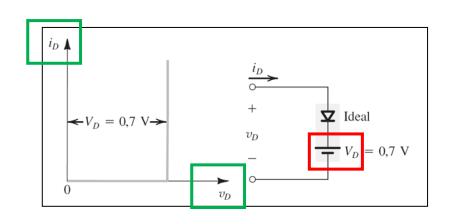


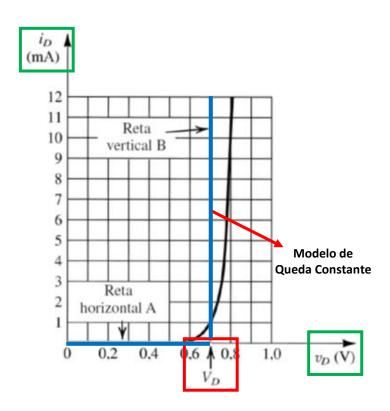


$$I_D = \frac{V_{DD} - V_{DO}}{R + r_D} = \frac{5 - 0.65}{1 + 0.02}$$

$$V_D = V_{DO} + I_D r_D = 0.65 + 4.26 \times 0.02$$
 $V_D = 0.735 V$

Modelo de Queda de Tensão Constante



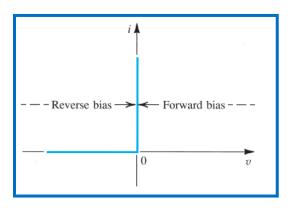


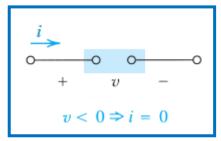
Exemplo: Repita o exemplo anterior utilizando o modelo de tensão constante.

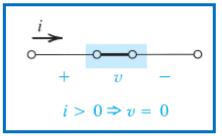
$$I_{D} = \frac{V_{DD} - V_{DO}}{R} = \frac{5 - 0.7}{1}$$
 $V_{D} = 0.7V$

Modelo de Diodo Ideal

Modelo de Diodo Ideal







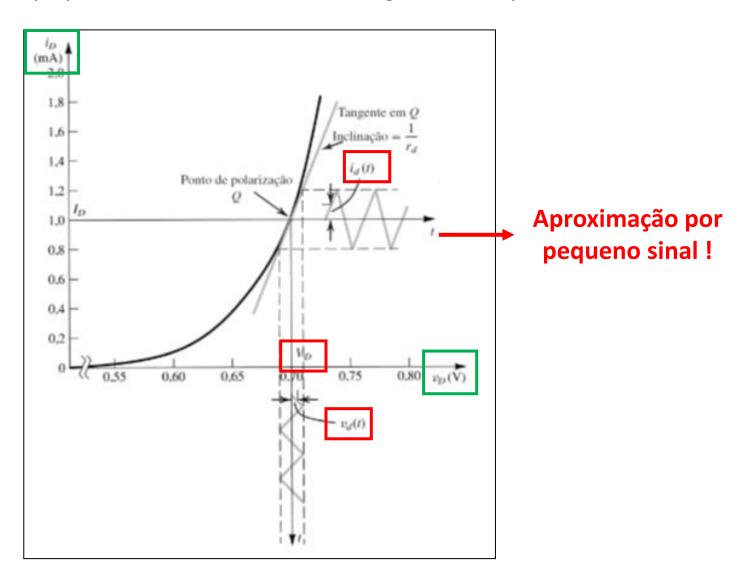
Exemplo: Repita o exemplo anterior utilizando o modelo de tensão constante.

$$I_{D} = \frac{V_{DD} - V_{DO}}{R} = \frac{5 - 0}{1}$$

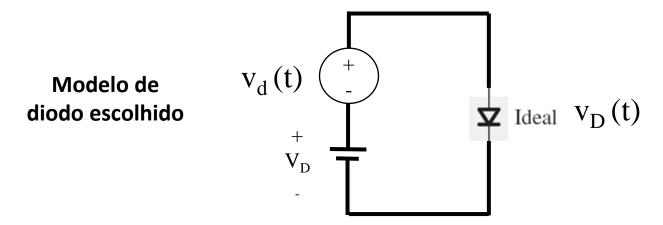
$$v_D = 0$$

Modelo para Pequenos Sinais para Diodos

Há aplicações em que o diodo é polarizado para operar sobre a característica direta i-v e um pequeno sinal, como mostrado na figura, é sobreposto ao valores cc.



Deve-se primeiramente determinar o ponto de operação do diodo (V_D e I_D) empregando algum dos modelos de diodos, como o mostrado abaixo.



No modelo acima uma tensão CC (V_D) representada por uma bateria, é aplicada ao diodo. Um sinal variável no tempo $v_d(t)$, como uma forma de onda triangular, é sobreposto à tensão CC. Na ausência do sinal $v_d(t)$ a tensão no diodo é igual à V_D e ele conduzirá uma corrente CC, I_D , dada por:

$$I_{\rm D} = I_{\rm S} e^{\frac{V_D}{nV_T}} \qquad [1]$$

Quando o sinal $v_d(t)$ for aplicado a tensão total instantânea, $V_D(t)$, será dada por:

$$v_D(t) = V_D + v_d(t)$$
 [2]

5 A corrente total instantânea será:

$$i_{D}(t)=I_{S}e^{\frac{v_{D(t)}}{nV_{T}}} \longrightarrow i_{D}(t) = I_{D}e^{(V_{D}+v_{d}(t))/nV_{T}}$$

$$I_{D}=I_{S}e^{\frac{V_{D}}{nV_{T}}} \longrightarrow i_{D}(t)=I_{S}e^{V_{D}/nV_{T}}e^{v_{d}/nV_{T}} \longrightarrow i_{D}(t) = I_{D}e^{v_{d}(t)/nV_{T}}$$
[3]

6 Se a amplitude do sinal v_d (t) for mantida suficientemente pequena tal que

$$\frac{v_d(t)}{nV_T} \ll 1$$

então, a equação [3], expressa por série, pode ser truncada após os dois primeiros termos para se obter uma expressão aproximada:

$$\downarrow i_{D}(t) \cong I_{D}\left(1 + \frac{v_{d}(t)}{nV_{T}}\right)$$
 [4] EQUAÇÕES PARA PEQUENOS SINAIS!

$$i_{D}(t) \cong I_{D} \left(1 + \frac{v_{d}(t)}{nV_{T}} \right)$$
 [4]

- Se n= 2, a equação para pequenos sinais é válida para sinais cujas amplitudes são menores que 10 mV.
- Se n=1, a equação para pequenos sinais é válida para sinais cujas amplitudes são menores que 5 mV.

8

A equação [4] pode ser reescrita:

$$i_D(t) = I_D + \frac{I_D}{nV_T} v_d(t)$$

Portanto, superposta à corrente DC, I_D , tem-se um componente de sinal da corrente diretamente proporcional ao sina de tensão v_d (t), isto é:

$$i_{D}=I_{D}+i_{d}(t)$$
 sendo
$$i_{d}(t)=\frac{I_{D}}{nV_{T}}v_{d}(t)$$

$$r_{d}=\frac{nV_{T}}{I_{D}}$$

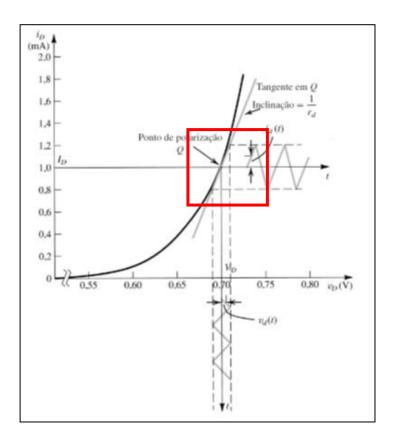
Resistência do diodo para pequenos sinais ou

resistência incremental

$$r_d = \frac{nV_T}{I_D}$$

Observa-se que o valor de r_d é inversamente proporcional à corrente de polarização I_D .

A aproximação por pequeno sinal é equivalente a supor que a amplitude do sinal seja suficientemente pequena de modo que a excursão ao longo da curva i-v é limitada a um pequeno segmento, quase linear.



10

A inclinação desse segmento, que é igual a inclinação da tangente da curva i-v no ponto Q, é igual à condutância para pequenos sinais.

Em $i=I_D$ a inclinação da $i-v \in I_D/nV_D = 1/r_d$, isto \in ,

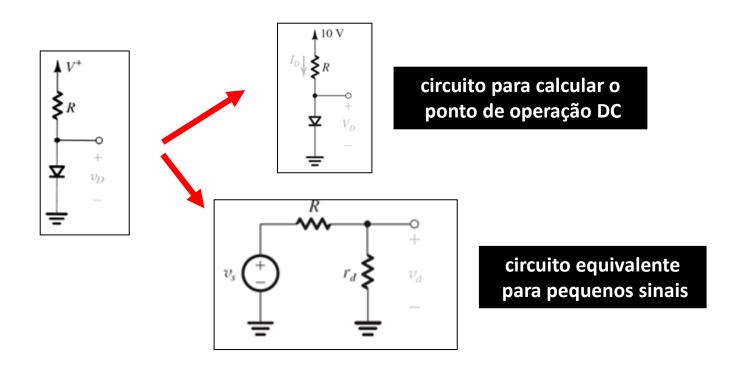
$$r_{d} = \frac{1}{\left[\frac{\partial i_{D}}{\partial v_{D}}\right]}$$

CONCLUSÃO

- Superpostos aos valores das grandezas V_D e I_D que definem o ponto de polarização, tem-se as grandezas $v_d(t)$ e $i_d(t)$ que estão relacionadas com a resistência para pequenos sinais (r_d) determinada pelo ponto Q.
- Depois da realização da análise CC, o circuito para pequenos sinais é obtido eliminando-se todas as fontes CC (isto é, curto-circuitando as fontes de tensão CC e abrindo as fontes de corrente CC) e substituindo-se o diodo por sua resistência equivalente para pequenos sinais.
- Assim, a análise para pequenos sinais pode ser realizada separadamente da análise de polarização CC, uma grande conveniência que resulta da linearização inerente à aproximação para pequenos sinais da curva característica do diodo.

Exemplo 1

No circuito (a) abaixo R=10k Ω . A fonte de alimentação V^+ tem um valor CC de 10V o qual tem superposta uma senóide de 60Hz com amplitude de 1V de pico. Essa componente do sinal da fonte de alimentação é devido a uma imperfeição no projeto da fonte de alimentação (ripple). Calcular os valores da tensão CC e do sinal senoidal sobre o diodo. Supor que o diodo tem 0.7V de queda, 1mA de corrente e n=2.



$$I_D = (10 - 0.7)/1 = 0.93 \text{ mA}$$

Como esse valor é muito próximo de 1mA, a tensão no diodo será muito próxima de 0,7V, que será o valor adotado.

Cálculo de v_d(t)

$$r_d = \frac{nV_T}{I_D} = \frac{2x25}{0.93} = 53.8\Omega$$

A tensão de pico do sinal sobre o diodo pode ser obtido do circuito equivalente para pequenos sinais. Nesta figura v_s é a componente senoidal de V^+ (1V de pico, 60Hz) e v_d (t) é o sinal correspondente sobre o diodo.

$$v_s \stackrel{+}{=} v_{\dot{d}} (t)$$

$$v_d(pico) = v_s \frac{r_d}{R + r_d} = 1 \frac{0,0538}{10 + 0,00538} = 5,35 \text{mV}$$

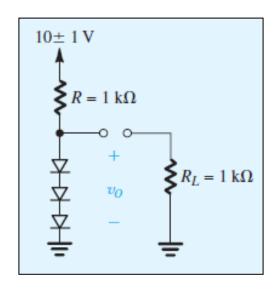
Esse valor é relativamente pequeno, como previsto pelo modelo de pequenos sinais!

Um diodo diretamente polarizado pode servir como um regulador de tensão simples.

No exemplo anterior observa-se que enquanto a tensão da fonte de alimentação de 10V tem uma ondulação correspondente (≈10% de variação), a ondulação correspondente na tensão do diodo foi de ≈5.4mV (ou ≈0.8% de variação).

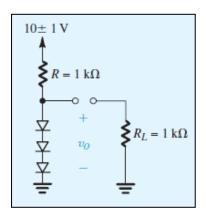
Tensões reguladas acima de 0,7V podem ser obtidas pela conexão de diodos em série.

No circuito abaixo uma série de diodos é usada para proporcionar uma tensão constante de 2.1V. Calcule, usando o modelo de pequenos sinais, a porcentagem de variação pico a pico nesse regulador de tensão se ocorrer uma variação de ≈10% na tensão da fonte de alimentação.



Cálculo de I_D

$$I = \frac{10 - 2.1}{1} = 7.9 \text{ mA}$$



$$r_d = \frac{V_T}{I} \qquad \qquad r_d = \frac{25}{7.9} = 3.2 \ \Omega$$

Os três diodos em série apresentam uma resistência total r=9.6 Ω . Essa resistência com junto com a resistência R forma um divisor de tensão que pode ser utilizado para calcular a variação na tensão de saída (Δv_o) devido a variação de ± 1V da fonte de alimentação:

$$\Delta v_O = 2 \frac{r}{r+R} = 2 \frac{0.0096}{0.0096+1} = 19 \text{ mV peak-to-peak}$$

2V (pico a pico)

Isto é, para \pm 1V (\pm 10%) de variação na tensão da fonte de alimentação haverá uma alimentação de \pm 9,5mV de pico ou 0,5%. Isto implica em uma variação de \pm 9,5mV/3= \pm 3.2mV por diodo, o que justifica o uso do modelo de pequenos sinais.

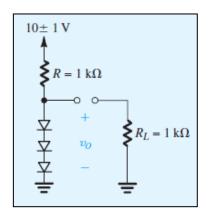


Tabela 3.1 Modelos para o diodo na região de polarização direta

0

Modelo Gráfico Equações Circuito Comentários $i_D = I_S e^{v_D/nV_T}$ Exponencial $I_S = 10^{-12} \text{ a } 10^{-15} \text{ A, dependendo}$ $v_D = 2.3nV_T \log \left(\frac{i_D}{I_S}\right)$ da área da junção. $V_T \cong 25 \text{ mV e } n = 1 \text{ a 2.}$ Baseado em princípios físicos e $v_{D2} - V_{D1} = 2.3nV_T \log \left(\frac{i_{D2}}{I_{D1}}\right)$ extremamente precisos. Útil, quando análises muito $2.3nV_T = 60 \text{ mV para } n = 1$ precisas são necessárias. $2.3nV_T = 120 \text{ mV para } n = 2$ Segmento A escolha de V_{D0} e r_D é determinada Para $v_D \geq V_{D0}$: Inclinação = $1/r_D$ de reta pela faixa de correntes para a qual $i_D = 0$ o modelo está sendo empregado. (bateria mais Para $v_D \geq V_{D0}$: resistência) Em função do trabalho necessário, $i_D = \frac{1}{r_D} (v_D - V_{D0})$ não é tão útil quanto o modelo de tensão constante. o $\dot{V_{D0}}$ Utilizado raramente. Oueda de tensão Fácil de usar e muito popular Para $i_D > 0$: para análises manuais rápidas, o constante (ou $v_D = 0.7 \text{ V}$ modelo de 0,7 V) que é essencial em projetos de **▼** Ideal circuitos. 📥 0,7 V 0 0.7 VDiodo ideal Para $i_D > 0$ Bom para determinar quais diodos estão conduzindo e quais não estão $v_D = 0$ em circuitos com vários diodos. **▼** Ideal Bom para obter valores aproximados de correntes em diodos, especialmente quando as tensões do circuito são muito maiores que V_D . $Inclinação = 1/r_d$ Para pequenos sinais super-Pequenos sinais Útil para determinar a componente postos a V_D e I_D : de sinal na tensão do diodo (por exemplo, em reguladores $i_d = v_d/r_d$ de tensão). $r_d = nV_T/I_D$ Serve como base para a modelagem (Para n = 1, v_d é limitado a para pequenos sinais de transistores

5 mV; para n = 2, 10 mV)

(capítulos 4 e 5).

Other Types of Diodes

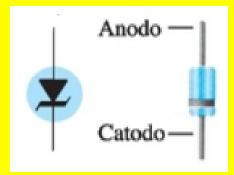
There are several types of diodes besides the standard *p-n* junction diode. Three of the more common are:

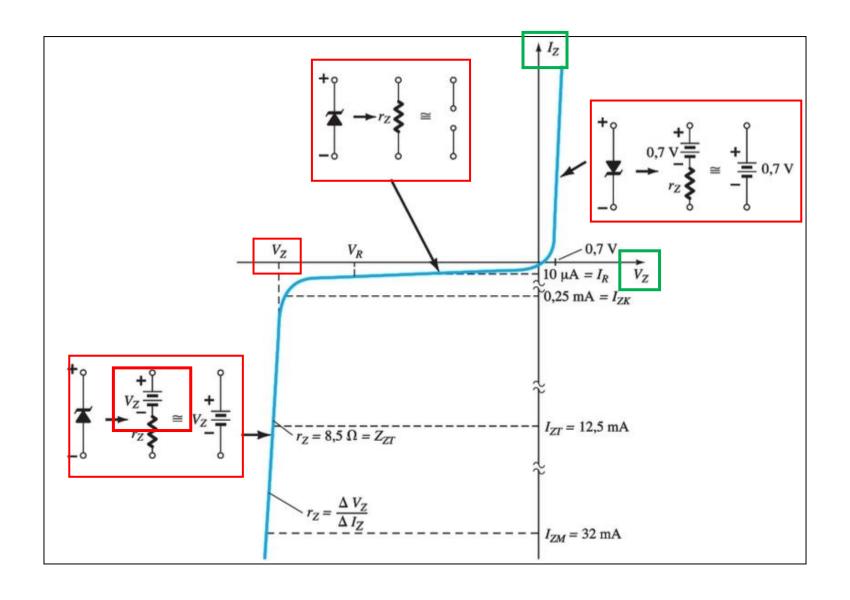
Zener diodes

Light-Emitting diodes

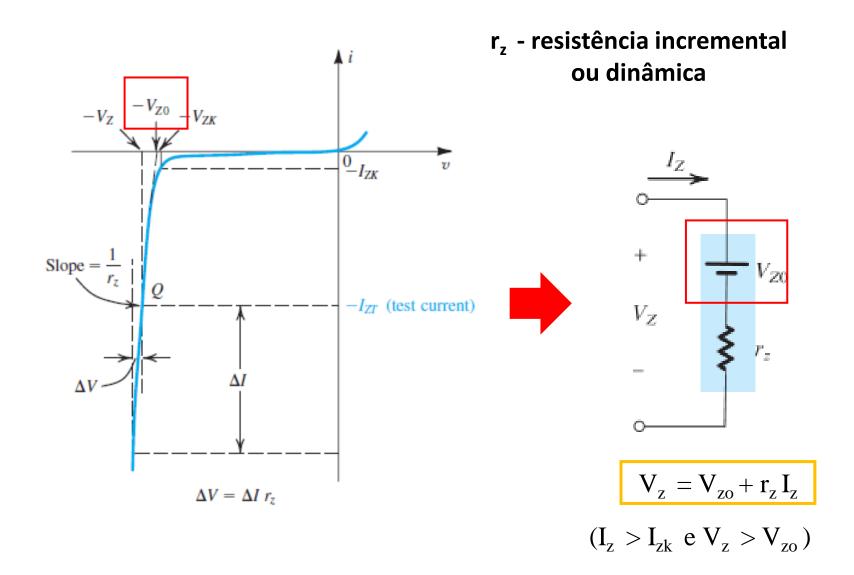
Diode arrays

Zener Diode





Modelo para Zener



Zener diodes are available haven zener potential of 1.8V to 200V with power ratings from 1/4W to 50W. Silicon is the preferred material.

Example:

Electrical characteristics - 10V, 500mW, 20% zener diode

Tensão Zener nominal V_z (V)	Corrente de teste I_{ZT} (mA)	Máxima impedância dinâmica Z_{ZT} no $I_{ZT}(\Omega)$	de j	mpedância oelho o I _{ZK} (mA)	Máxima corrente reversa I _R no V _R (μA)	Tensão de teste V_R (V)	Corrente máxima do regulador I_{ZM} (mA)	Coeficiente de temperatura típico (%/°C)
10	12,5	8,5	700	0,25	10	7,2	32	+0,072

 T_1 é o novo valor da temperatura

 T_0 é a temperatura ambiente em um gabinete fechado

(25 °C)

 T_C é o coeficiente de temperatura

Vz é o potencial Zener nominal a 25 °C

$$T_C = \frac{\Delta V_Z / V_Z}{T_1 - T_0} \times 100\% \text{C}$$
 (%/°C)



Analyze the 10V zener diode described if the temperature is increased to 100°C.

$$\Delta V_Z = \frac{T_C V_Z}{100\%} (T_1 - T_0)$$

$$= \frac{(0.072\%)^{\circ} \text{C}}{100\%} (100^{\circ} \text{C} - 25^{\circ} \text{C})$$

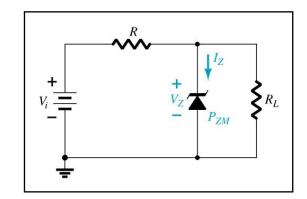
$$\Delta V_Z = 0.54 \text{ V}$$

$$V_{Z'} = V_{Z} + 0.54 \text{ V} = 10.54 \text{ V}$$

Circuitos com Zener

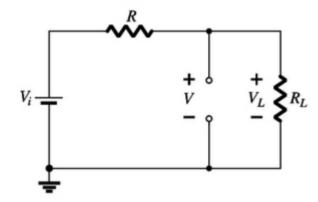
Fixed V_i | Fixed R_L

O circuito mais simples que utiliza diodo Zener aparece na Figura A tensão cc aplicada é fixa, assim como o resistor de carga. A análise pode ser fundamentalmente dividida em duas etapas.

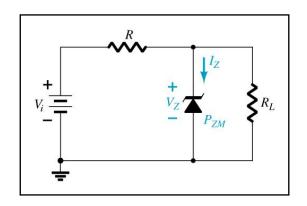


 Determine o estado do diodo Zener, removendo-o do circuito e calculando a tensão através do circuito aberto resultante.

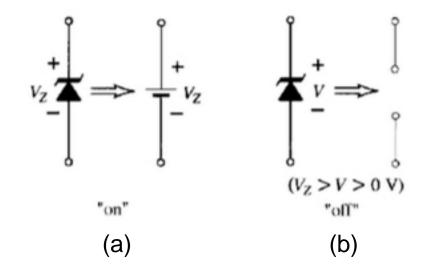
Aplicando-se o passo 1 ao circuito da Figura tem-se o circuito da Figura abaixo onde uma aplicação da regra do divisor de tensão resultará em:



$$V = V_L = \frac{R_L V_i}{R + R_L}$$



Se $V \ge V_Z$, o diodo Zener está 'ligado' e o modelo equivalente da Figura (a) pode ser substituído. Se $V < V_Z$, o diodo está 'desligado' e o circuito aberto equivalente da Figura 2. (b) substituído.



2. Substitua o circuito equivalente apropriado e determine as variáveis desejadas.

$$V_L = V_Z$$

A corrente no diodo Zener deve ser determinada aplicando-se a lei de Kirchhoff para correntes. Ou seja:

$$I_R = I_Z + I_L$$

$$I_Z = I_R - I_L$$

$$I_L = \frac{V_L}{R_L}$$

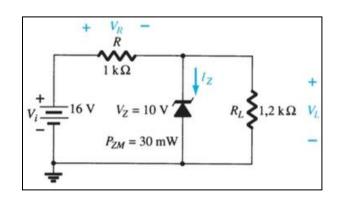
$$I_R = \frac{V_R}{R} = \frac{V_i - V_L}{R}$$

$$P_Z = V_Z I_Z$$

que deve ser menor do que a P_{ZM} especificada para o dispositivo.

Exemplo

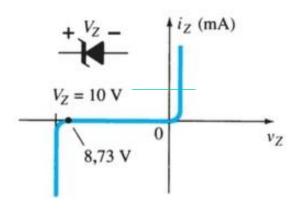
a) In the showed circuit determine V_L , V_R , I_Z , P_{Zi} if R_L = 1.2 $K\Omega$.



 $\bigvee_{L} = V$

$$V = \frac{R_L V_i}{R + R_L} = \frac{1.2 \,\mathrm{k}\Omega (16 \,\mathrm{V})}{1 \,\mathrm{k}\Omega + 1.2 \,\mathrm{k}\Omega} = 8,73 \,\mathrm{V}$$

Since V= 8.73V is less than 10V, the diode is off.



$$V_R = V_i - V_L = 16 \text{ V} - 8,73 \text{ V} = 7,27 \text{ V}$$

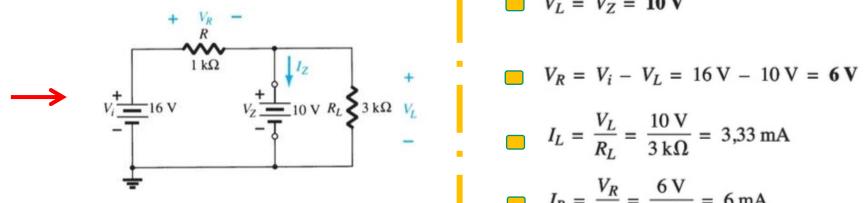
$$I_Z = 0 A$$

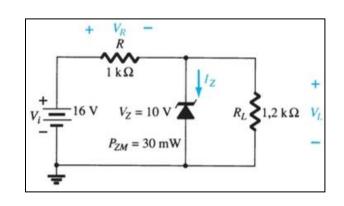
$$P_Z = V_Z I_Z = V_Z(0 \text{ A}) = \mathbf{0} \text{ W}$$

b) Determine V_L , V_R , I_Z , P_{Z_i} if $R_L = 3K\Omega$.

$$V = \frac{R_L V_i}{R + R_L} = \frac{3 \,\mathrm{k}\Omega (16 \,\mathrm{V})}{1 \,\mathrm{k}\Omega + 3 \,\mathrm{k}\Omega} = 12 \,\mathrm{V}$$

Since 12V is greater than 10V, the diode is on.





$$V_R = V_i - V_L = 16 \text{ V} - 10 \text{ V} = 6 \text{ V}$$

$$I_L = \frac{V_L}{R_L} = \frac{10 \text{ V}}{3 \text{ k}\Omega} = 3,33 \text{ mA}$$

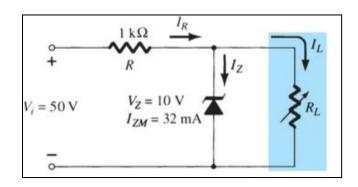
$$I_R = \frac{V_R}{R} = \frac{6 \text{ V}}{1 \text{ k}\Omega} = 6 \text{ mA}$$

$$I_Z = I_R - I_L = 2,67 \text{ mA}$$

$$P_Z = V_Z I_Z = (10 \text{ V})(2,67 \text{ mA}) = 26,7 \text{ mW}$$

Fixed V_i | Variable R_L

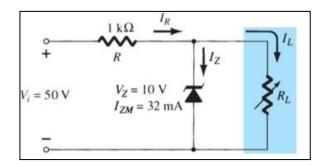
Devido à tensão V_Z , há uma faixa específica de valores de resistor (e, portanto, corrente de carga) que garantirá que o Zener esteja no estado 'ligado'. Uma resistência de carga R_L muito pequena resultará em uma tensão V_L através da resistência de carga que será menor do que V_Z , fazendo com que o diodo Zener esteja no estado 'desligado'.



R_{Lmin}

Para se determinar R_L mínima que ligará o diodo, calcula-se o valor de R_L que resulta em uma tensão $V_L = V_Z$

$$V_L = V_Z = \frac{R_L V_i}{R_I + R} \qquad \longrightarrow \qquad \boxed{R_{L_{\text{min}}} = \frac{R V_Z}{V_i - V_Z}} \quad [1]$$



$R_{\text{Lm\'ax}}$

Qualquer valor de $R_L > R_{Lmin}$ garantirá que o diodo esteja "ligado" e possa ser substituído por sua fonte V_z equivalente. Calcula-se então I_{Lmin} :

$$V_R = V_I - V_Z \qquad \qquad I_R = \frac{V_R}{R} \qquad \qquad I_{Lmin} = I_R - I_{ZM}$$

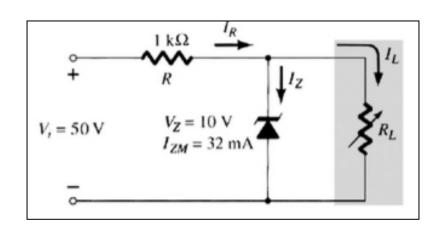
$$R_{L_{max}} = \frac{V_Z}{I_{L_{min}}} \qquad [2]$$

P_{máx}

$$P_{\text{max}} = V_Z I_{ZM}$$
 [3]

Exemplo

Determine V_R and I_L that will result in V_{RL} being measured at 10V. Plot $V_1 \times R_1$ and $V_1 \times I_1$.



$$R_{L_{\text{min}}} = \frac{RV_Z}{V_i - V_Z}$$

$$= \frac{(1 \text{ k}\Omega)(10 \text{ V})}{50 \text{ V} - 10 \text{ V}}$$

$$= \frac{10 \text{ k}\Omega}{40} = 250 \Omega$$

$$V_R = V_i - V_Z = 50 \text{ V} - 10 \text{ V} = 40 \text{ V}$$

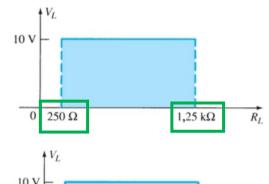
$$I_R = \frac{V_R}{R} = \frac{40 \text{ V}}{1 \text{ k}\Omega} = 40 \text{ mA}$$

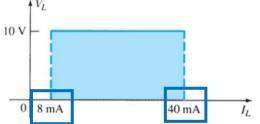
$$I_{L_{\min}} = I_R - I_{ZM}$$

= 40 mA - 32 mA = 8 mA

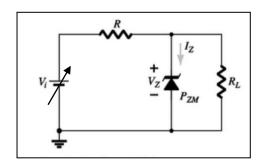
$$R_{L_{\text{máx}}} = \frac{V_Z}{I_{L_{\text{mfg}}}} = \frac{10 \text{ V}}{8 \text{ mA}} = 1,25 \text{ k}\Omega$$

$$P_{max} = V_z I_{zM} = (10 \text{ V})(32 \text{ mA}) = 320 \text{ mW}$$





Variable V_i | Fixed R_L



V_{imin}

Para valores fixos de R_L a tensão V_i deve ser grande o suficiente para ligar o diodo Zener. A tensão mínima $V_i = V_{i_{\min}}$ que liga o diodo é determinada por:

$$V_L = V_Z = \frac{R_L V_i}{R_L + R} \qquad \qquad V_{i_{\min}} = \frac{(R_L + R) V_Z}{R_L}$$

V_{imax}

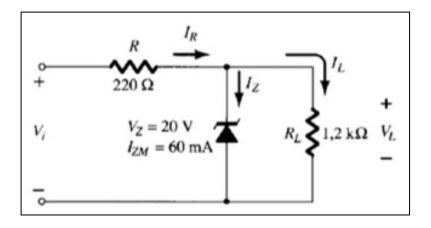
O valor máximo de V_i é limitado pela corrente Zener máxima I_{ZM} . Como $I_{ZM} = I_R - I_L$:

$$I_{R_{\text{máx}}} = I_{ZM} + I_{L}$$

$$V_{i_{\text{máx}}} = I_{R_{\text{máx}}} R + V_{Z}$$

Exemplo

Determine the range of values of V_i that will maintain the zener diode in the "on" state. Plot $V_i \times V_i$.



$$V_{i_{\min}} = \frac{(R_L + R)V_Z}{R_L}$$

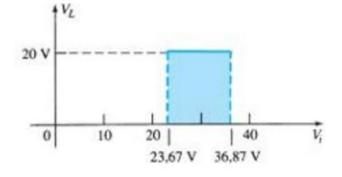
$$= \frac{(1200 \Omega + 220 \Omega)(20 \text{ V})}{1200 \Omega} = 23,67 \text{ V}$$

$$I_L = \frac{V_L}{R_L} = \frac{V_Z}{R_L} = \frac{20 \text{ V}}{1,2 \text{ k}\Omega} = 16,67 \text{ mA}$$

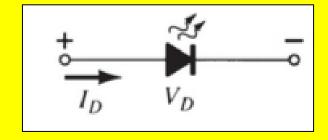
$$I_{R_{\text{máx}}} = I_{ZM} + I_L = 60 \text{ mA} + 16,67 \text{ mA}$$

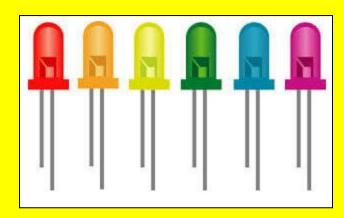
= 76,67 mA

$$V_{i_{\text{máx}}} = I_{R_{\text{máx}}}R + V_Z$$
= (76,67 mA)(0,22 k\Omega) + 20 V
= 16,87 V + 20 V
= 36,87 V



Light-Emiting Diode





O processo de emissão de luz pela aplicação de uma fonte elétrica de energia é chamado de eletroluminescência.

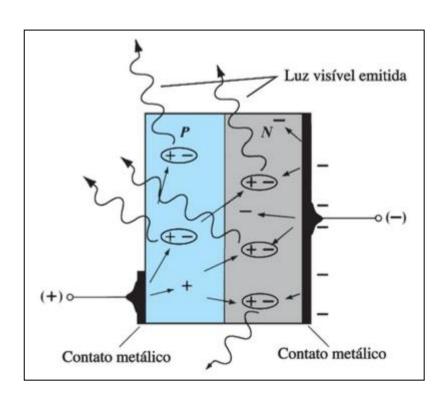
Como o nome indica, o diodo emissor de luz (LED) é um diodo que emite luz visível quando energizado. Em qualquer junção p-n polarizada diretamente, existe, dentro da estrutura e principalmente próximo da junção, uma recombinação de lacunas e elétrons. Essa recombinação exige que a energia do elétron livre não-ligado seja transferida para outro estado. Em todas as junções p-n do semicondutor, uma parte dessa energia será emitida na forma de calor e outra parte, na forma de fótons. No silício e no germânio, a maior parte é emitida na forma de calor e a luz emitida é insignificante. Em outros materiais, como o fosfeto de arsenieto de gálio (GaAsP) ou o fosfeto de gálio (GaP), o número de fótons da energia luminosa é suficiente para criar uma fonte de luz bastante visível.

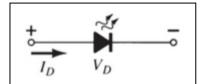
- The two type structures that emit light when properly biased are the LED and LCD.
- In Si and Ge diodes the greater percentage of the energy during recombination at the junction is dissipated in the form of heat within the structured and the light is insignificant. For this reason, silicon and germanium are not used in the construction of LED devices.

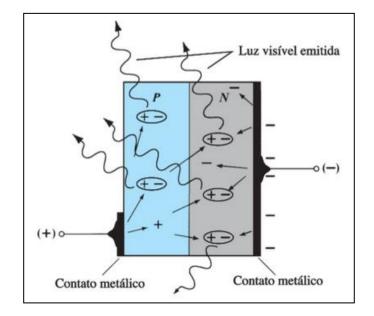
Ligh-emiting diodes

Cor	Construção	Tensão direta comum (V)
Âmbar	AlInGaP	2,1
Azul	GaN	5,0
Verde	GaP	2,2
Laranja	GaAsP	2,0
Vermelho	GaAsP	1,8
Branco	GaN	4,1
Amarelo	AlInGaP	2,1

Infrared LEDs have numerous applications where visible light is not a desirable effect: home entertainment centers (remote control), optical coupling, garage door openers,







- The external metallic conducting surface connected to the p-type material is smaller to permit the emergence of the maximum number of photons of light energy when the device is forward-biased.
- The recombination of the injected carriers due to the forward-biased junction results in emitted light as the site of recombination.

$$\lambda = \frac{c}{f}$$
 (m) $c = 3 \times 10^8$ m/s (a velocidade da luz no vácuo)
 $f = \text{frequência em Hertz}$
 $\lambda = \text{comprimento de onda em metros}$

Example 1

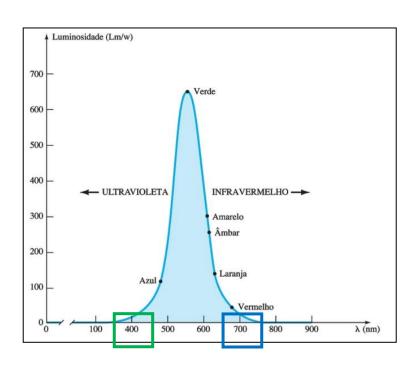
The frequency spectrum for infrared light extends for about 100THz to 400 THz.

The visible light spectrum extends from 400THz to 750THz. Find the range of wavelength for the frequency range of the visible light.

$$c = 3 \times 10^{8} \frac{\text{m}}{\text{s}} \left[\frac{10^{9} \text{ nm}}{\text{m}} \right] = 3 \times 10^{17} \text{ nm/s}$$

$$\lambda = \frac{c}{f} = \frac{3 \times 10^{17} \text{ nm/s}}{400 \text{ THz}} = \frac{3 \times 10^{17} \text{ nm/s}}{400 \times 10^{12} \text{ Hz}} = 750 \text{ nm}$$

$$\lambda = \frac{c}{f} = \frac{3 \times 10^{17} \text{ nm/s}}{750 \text{ THz}} = \frac{3 \times 10^{17} \text{ nm/s}}{750 \times 10^{12} \text{ Hz}} = 400 \text{ nm}$$



GaAs with its higher energy gap of 1.43eV made it suitable for electromagnetic radiation of visible light.

Si at 1.1 eV result primarily in heat dissipation on recombination.

The effect of this difference energy gaps can be explained by realizing that to move an electron from one discrete energy level to another requires a specific amount of energy:

$$E_g = \frac{hc}{\lambda}$$

$$E_g$$
 = joules (J)[1 eV = 1,6 × 10⁻¹⁹ J]
 h = constante de Planck = 6,626 × 10⁻³⁴ J·s.
 c = 3 × 10⁸ m/s
 λ = comprimento de onda em metros

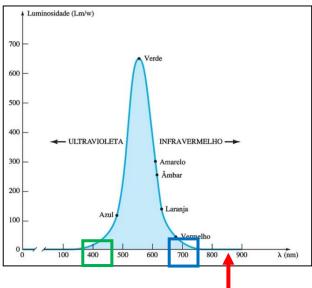
Example 2:

If we substitute the energy gap level of 1.43eV for GaAs into the equation, we obtains:

$$1,43 \text{ eV} \left[\frac{1,6 \times 10^{-19} \text{ J}}{1 \text{ eV}} \right] = 2,288 \times 10^{-19} \text{ J}$$

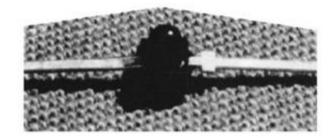
$$\lambda = \frac{hc}{E_g} = \frac{(6,626 \times 10^{-34} \,\mathrm{J \cdot s})(3 \times 10^8 \,\mathrm{m/s})}{2,288 \times 10^{-19} \,\mathrm{J}}$$
$$= 869 \,\mathrm{nm}$$

The GaAs is typically used in infrared devices.



- For Si with $E_g=1.1eV$ the $\lambda=1130$ nm is beyond the visible light.
- GaAsP with a band gap pf 1.9eV (654nm) is in the center of red zone and is an excellent compound semiconductor for LED production.

As características do led miniature da HP abaixo de alta eficiência são mostrados nas figuras a seguir.



Na fig. 1 observa-se que a corrente direta máxima é de 60 mA e 20mA é o valor típico de operação.

Parâmetro	Vermelho de alta eficiência 4160	Unidades
Dissipação de energia	120	mW
Corrente média direta	20 ⁽¹⁾	mA
Corrente de pico direta	60	mA
Faixa de temperatura de operação e armazenamento	−55°C a 100°C	
Temperatura de solda dos terminais [1,6 mm (0,063 polegadas) do corpo	230°C por 3 segundos	

Fig. 1

Nas condições de teste indicadas na Fig. 2 a corrente direta é de 10 mA. O valor V_D sob condições de polarização direta aparece como V_F e se estende de 2,2 V à 3V.

Vermelho de alta eficiência 4160								
Símbolo	Descrição	Mín.	Típico	Máx.	Unidades	Condições de teste		
I_V	Intensidade luminosa axial	1,0	3,0		mcd	$I_F = 10 \text{ mA}$		
$2\theta_{1/2}$	Ângulo incluído entre pontos de meia intensidade luminosa		80		deg.	Nota 1		
$\lambda_{ m pico}$	Comprimento de onda de pico		635		nm	Medida durante o pico		
λ_d	Comprimento de onda dominante		628		nm	Nota 2		
τ,	Velocidade de resposta		90		ns			
τ_s C	Capacitância		11		pF	$V_F = 0$; $f = 1$ Mhz		
θ_{JC}	Resistência térmica		120		°Ć/W	Junção ao catodo a 0,79 mm (0,31 pol.) do corpo		
V_F	Tensão direta		2,2	3,0	v	$I_F = 10 \text{ mA}$		
BV_R	Tensão reversa de ruptura	5,0			v	$I_R = 100 \mu A$		
η_{ν}	Eficiência luminosa		147		1 m/W	Nota 3		

Notas

- 1. $\theta_{1/2}$ é o ângulo no qual a intensidade luminosa é a metade da intensidade luminosa axial.
- 2. O comprimento de onda dominante λ_d deriva do diagrama de cromaticidade CIE e representa o comprimento de onda único que define a cor da luz emitida pelo dispositivo.
- 3. A intensidade radiante I_e em watts/esterradiano pode ser encontrada por meio da equação $I_e = I_{\nu}/\eta_{\nu}$, onde I_{ν} é a intensidade luminosa em candelas e η_{ν} é a eficácia luminosa em lúmens/watt.

Duas quantidades são mostradas nas características elétrica/óptica em $T_A = 25^{\circ}C$: a **intensidade luminosa** (I_v) e a **eficiência luminosa** (η_v). A intensidade de luz é medida em candela e o fluxo de luz em lúmens.

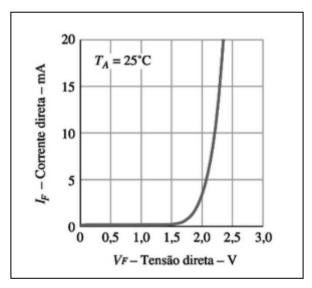
		Vermelho de alta eficiência 4160			a	
Símbolo	Descrição	Mín.	Típico	Máx.	Unidades	Condições de teste
I_V	Intensidade luminosa axial	1,0	3,0		mcd	$I_F = 10 \text{ mA}$
$2\theta_{1/2}$	Ângulo incluído entre pontos de meia intensidade luminosa		80		deg.	Nota 1
$\lambda_{ m pico}$	Comprimento de onda de pico		635		nm	Medida durante o pico
λ_d	Comprimento de onda dominante		628		nm	Nota 2
τ,	Velocidade de resposta		90		ns	
Ċ	Capacitância		11		pF	$V_F = 0; f = 1 \text{Mhz}$
$oldsymbol{ au_s}{C}$	Resistência térmica		120		°Ĉ/W	Junção ao catodo a 0,79 mn (0,31 pol.) do corpo
V_F	Tensão direta		2,2	3,0	v	$I_F = 10 \text{ mA}$
BV_R	Tensão reversa de ruptura	5,0			v	$I_R = 100 \mu\text{A}$
η_{ν}	Eficiência luminosa		147		1 m/W	Nota 3

A eficiência de um LED é a razão de lúmens gerados por watt aplicado de energia elétrica!

Notas:

- 1. $\theta_{1/2}$ é o ângulo no qual a intensidade luminosa é a metade da intensidade luminosa axial.
- 2. O comprimento de onda dominante λ_d deriva do diagrama de cromaticidade CIE e representa o comprimento de onda único que define a cor da luz emitida pelo dispositivo.
- 3. A intensidade radiante I_e em watts/esterradiano pode ser encontrada por meio da equação $I_e = I_{\nu}/\eta_{\nu}$, onde I_{ν} é a intensidade luminosa em candelas e η_{ν} é a eficácia luminosa em lúmens/watt.

Por ser um dispositivo de junção p-n o LED apresenta uma curva característica para polarização direta semelhante às curvas de resposta de diodo



A introdução do LED branco permitiu a substituição de lâmpadas incandescente e fluorescentes com tempo de vida que excedem 25.000 horas.

Recentemente LEDs são uma escolha comum para luzes de flashes e faróis de automóveis. Lâmpadas com as da figura abaixo resultam em uma economia de 90% de energia quando comparada com incandescentes.

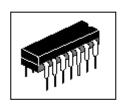
Há lâmpadas de LED com formato de vela com vida de 50.000 horas com consumo de 3W.



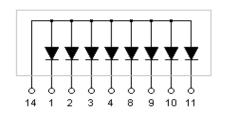
LED branco

Diode Arrays

Multiple diodes can be packaged together in an integrated circuit (IC).



Common Anode



A variety of diode configurations is available.

Common Cathode

