

Budapesti Műszaki és Gazdaságtudományi Egyetem Elektronikus Eszközök Tanszéke

MIKROELEKTRONIKA BMEVIEEAB01

A pn átmenet működése: Dióda másodlagos jelenségei

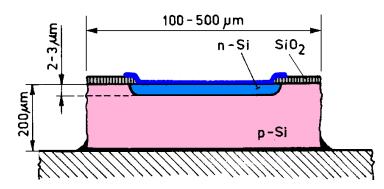
Dr. Bognár György, Dr. Poppe András

Soros ellenállás Generációs áram Rekombinációs áram Letörési jelenségek

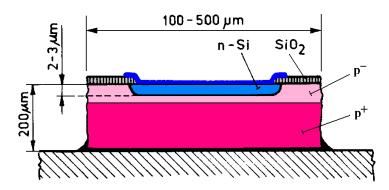


A soros ellenállás

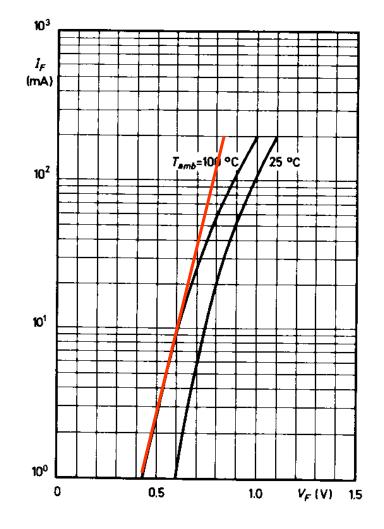
Nagy áramoknál jelentkezik. Oka:



Megoldás: epitaxiális szerkezet, erősebb szubsztrát adalékolás



Forward characteristics $I_F = f(V_F)$



A soros ellenállás

Határozzuk meg a dióda soros ellenállását a 100°C karakterisztika alapján!

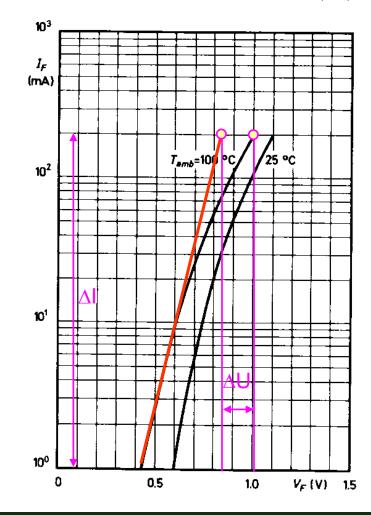
$$\Delta U = 160 \, mV$$

$$\Delta I = 200 \, mA$$

$$r_{\rm s} = 160/200 = 0.8 \, \Omega$$



Forward characteristics $I_F = f(V_F)$



A generációs áram

A záró tartományban elvileg

$$I = I_0 \left(\exp(U/U_T) - 1 \right) = -I_0$$

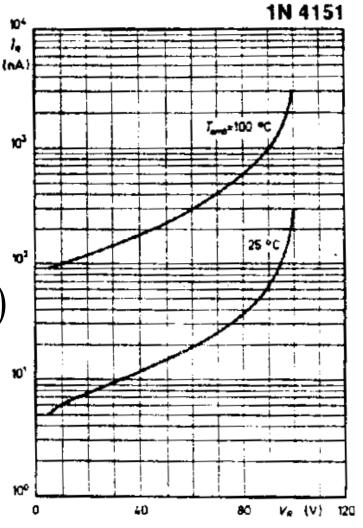
amiből pA nagyságrend adódna.

A tapasztalat azonban:

$$I_G = g \cdot q \cdot A \cdot S(U_R) = \frac{n_i}{2\tau} \cdot q \cdot A \cdot S(U_R)$$

$$I_G = const \cdot n_i \sqrt{-U_R}$$

Reverse characteristics



A rekombinációs áram

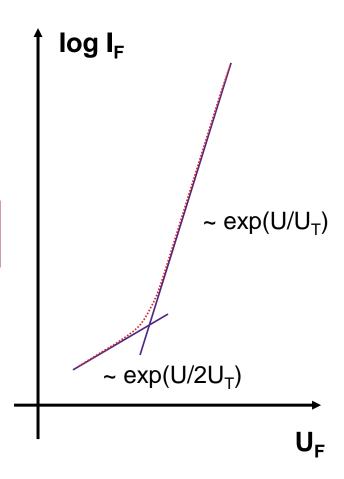
A nyitó tartományban fellépő, kis áramoknál jellemző jelenség

Többlet rekombináció lép fel

$$I_{Rek} \approx const \cdot n_i \cdot \exp(U/2U_T)$$

A jelenség indirekt sávú félvezetőkre az ún. Shockley-Read-Hall modell alapján írható le.

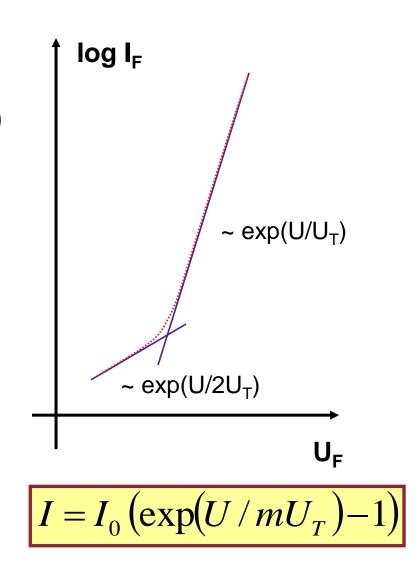
$$I = I_0 \left(\exp(U / m U_T) - 1 \right)$$



m: nem-idealitási faktor 1..2 között

Rekombinációs áram

- A Shockley-Read-Hall rekombináció (más néven trap-assisted recombination) során az "áthaladó" elektron a vegyérék és vezetési sáv között a tiltott sávban található lokalizált állapotokkal kerül kölcsönhatásba (ezek a mély nívók).
- Ezek a lokalizált állapotok az egykristályszerkezet inhomogenitása miatt (adalékolás, szennyezés, kristályhibák, stb.) kerülnek oda.
- Az elektron kinetikus energiája a rács(rezgés)nek adódik át (impulzus!), rekombinációs centrumként működnek.

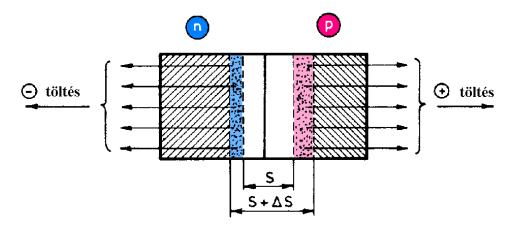


Dióda kapacitásai

- Tértöltés kapacitás
- Diffúziós kapacitás

Tértöltési kapacitás

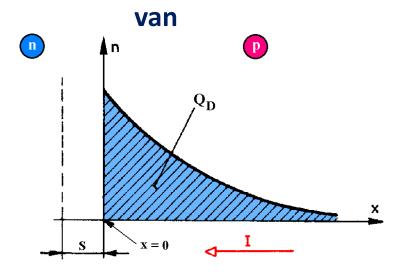
a záró tartományban domináns



Értelmezés: differenciálisan, adott nyitóáram/feszültség mellett

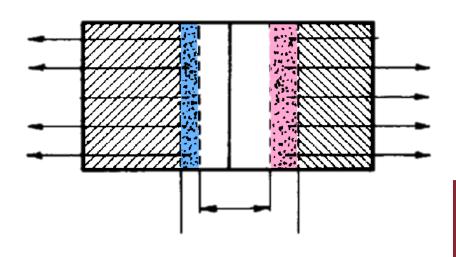
Diffúziós kapacitás

csak a nyitó tartományban



$$C = \frac{dQ}{dU}$$

A tértöltési kapacitás



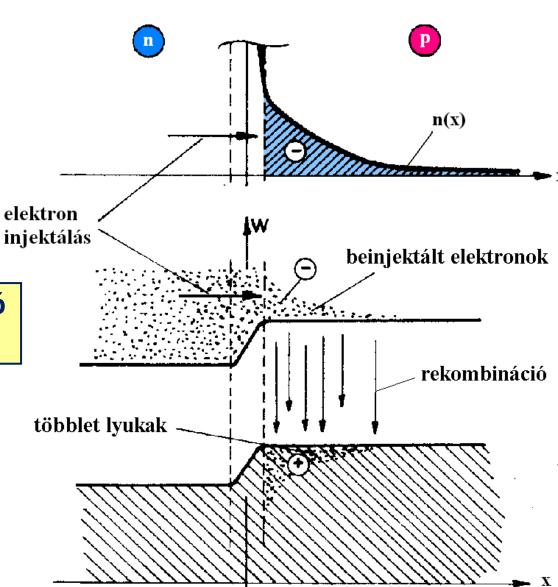
$$S_p = \sqrt{\frac{2\varepsilon}{qN_a}} \sqrt{U_D - U}$$

$$C_T = \frac{const}{\sqrt{U_D - U}}$$

$$C_{T} = \varepsilon \frac{A}{S} = \varepsilon A \sqrt{\frac{qN_{a}}{2\varepsilon}} \frac{1}{\sqrt{U_{D} - U}} = A \sqrt{\frac{q\varepsilon N_{a}}{2}} \frac{1}{\sqrt{U_{D} - U}}$$

A diffúziós kapacitás

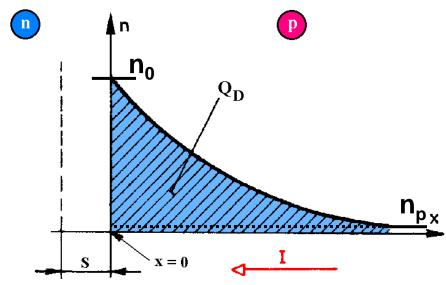
Hol vannak a szemben álló töltések?



Diffúziós töltésmennyiség számítása

Vastag bázisú dióda esetén

$$n(x) = n_p + (n_0 - n_p) \exp(-x/L_n)$$



$$Q_D = A \cdot q \cdot \int_0^\infty \left(n(x) - n_p \right) dx = A \cdot q \cdot \int_0^\infty \left(n_0 - n_p \right) \cdot \exp(-x/L_n) dx$$

Diffúziós töltésmennyiség számítása

Vastag bázisú dióda esetén

$$n(x) = n_p + (n_0 - n_p) \exp(-x/L_n)$$

$$Q_D = A \cdot q \cdot \int_0^\infty \left(n(x) - n_p \right) dx = A \cdot q \cdot \int_0^\infty \left(n_0 - n_p \right) \cdot \exp(-x/L_n) dx$$

$$Q_D = A \cdot q \cdot \left(n_0 - n_p \right) \cdot L_n$$

$$Q_D = A \cdot J_n \cdot L_n^2 / D_n = I_n \cdot \tau_n$$

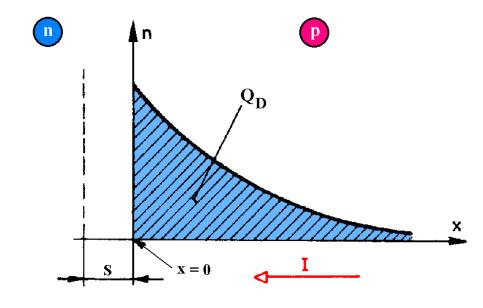
$$Q_D = I_n \cdot \tau_n$$

A diffúziós kapacitás

$$Q_D = I\tau_{n(p)}$$

$$C_D = \frac{dQ_D}{dU} = \frac{dQ_D}{dI} \frac{dI}{dU}$$

$$C_D = \tau_{n(p)} \frac{1}{r_d} = \tau_{n(p)} \frac{I}{U_T} = const \cdot I$$



$$C_D = const \cdot I$$

Káros! Lassítja a működést.

Csökkenthető: τ csökkentés, keskenybázisú dióda



Számítsuk ki a Si dióda tértöltési kapacitását, ha a kiürített réteg szélessége 0,33 μm és a dióda felülete 0.02 mm².

$$C_T = \varepsilon \frac{A}{S} = 11.8 \cdot 8.86 \cdot 10^{-12} \frac{2 \cdot 10^{-8}}{0.33 \cdot 10^{-6}} = 6.34 \cdot 10^{-12} F = 6.34 pF$$

Számítsuk ki a diffúziós kapacitást ha a dióda árama I=1 mA és ha τ =100 ns.

$$C_D = \tau \frac{I}{U_T} = 10^{-7} \frac{10^{-3}}{0,026} = 3,85 \cdot 10^{-9} F = 3,85 nF$$

Nagyságrendek:

C_T **1-10 pF**

C_D nF-ok

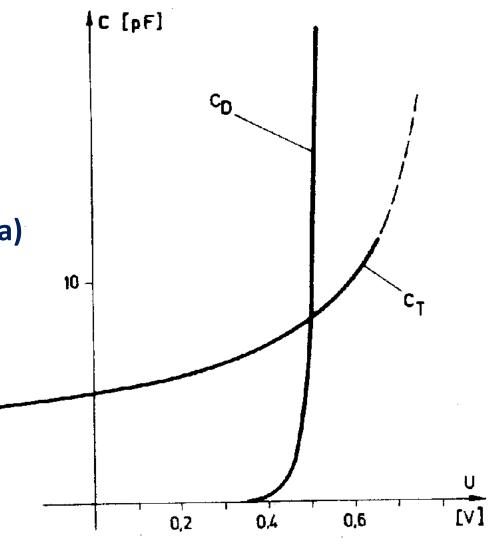
(egy kisteljesítményű diódára)

Hasznosítás:

C_T rezgőkör hangolás,

erősítés mikrohullámon

C_D --

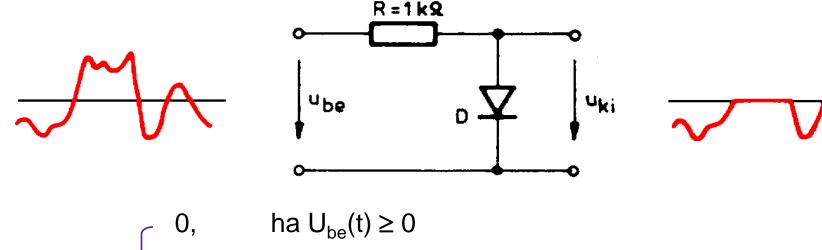


A dióda kapcsoló üzemű működése

PN átmenet záró irányú működése



Diódás vágó áramkörök

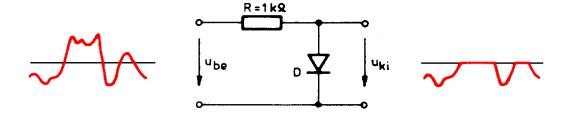


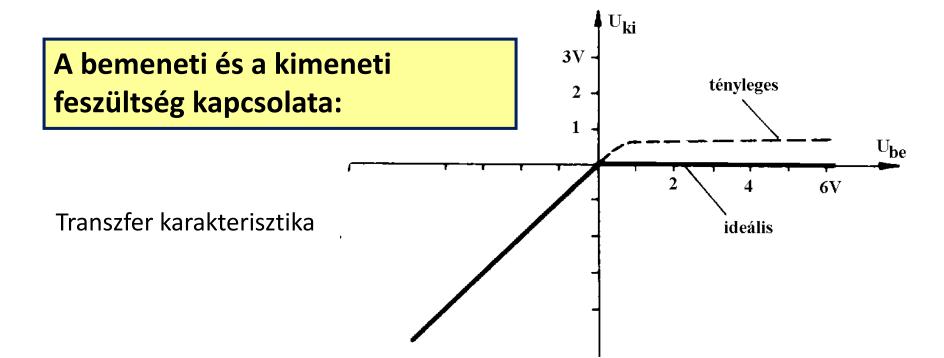
$$U_{ki}(t) = \left\{ \begin{array}{ll} 0, & \text{ha } U_{be}(t) \geq 0 \\ \\ U_{be}(t), & \text{ha } U_{be}(t) \leq 0 \end{array} \right. \label{eq:uki}$$

De itt a diódát ideálisnak tekintettük!

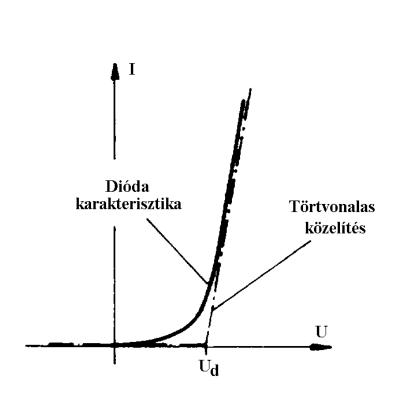
Mi változik, ha nem az?

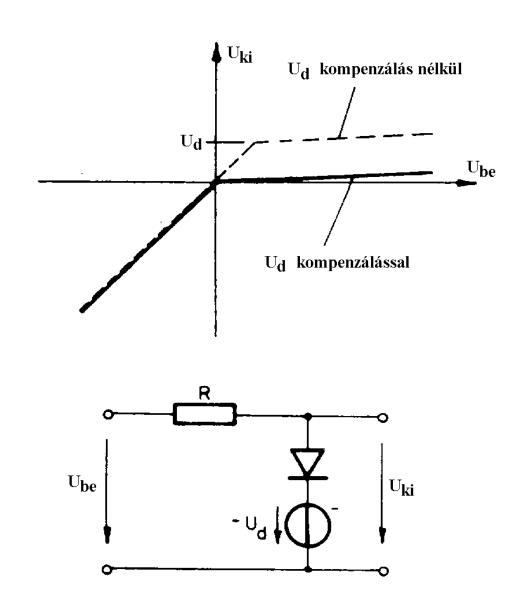
Diódás vágó áramkörök





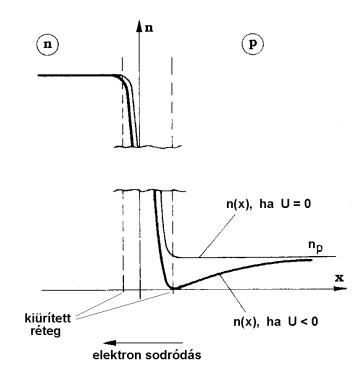
Diódás vágó áramkörök





Dióda záróirányú működése

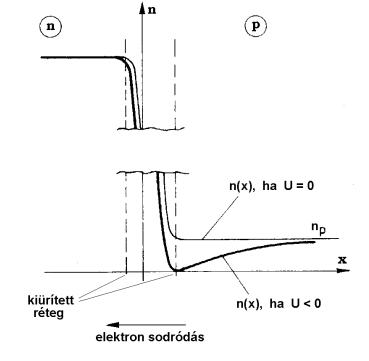
- negatív (záróirányú) külső U hatására
 - növekszik a potenciállépcső, így növekszik a térerősség a tértöltésrétegben
 - emiatt felborul az áramegyensúly: sodródási áram túlsúlyba kerül, e⁻ sodródása n oldal felé!
- Mindkét oldal kisebbségi töltéshordozóinak sodródása a másik oldal felé!



- e⁻ koncentrációja lecsökken a p oldalon (átmenet közelében)
- PN átmenet nyelőként viselkedik kisebbségi töltéshordozókra!

Dióda záróirányú működése

- Záró irányú áram nagyságát a töltéshordozó generáció sebessége határozza meg
 - p oldalon az e- "utánpótlást" a generáció sebessége hat. meg.
 - Si-ben ~10¹⁰...10¹² töltéshordozó (másodpercenként, 1 cm³) LASSÚ
 - Záróirányú áram nA nagyságrend!



- U_R elviekben! nem befolyásolja I_R-t!
- Egyensúlyi generáció (p és n oldalon) nem függ az átmeneten uralkodó E-től!
- DE + másodlagos effektusként többlet generáció a kiürített rétegben!

$$I_G = const \cdot n_i \sqrt{-U_R}$$

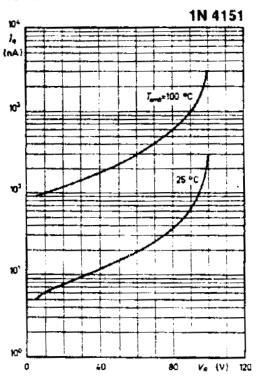
Dióda záróirányú működése

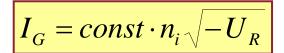
- Záró irányú áram nagyságát a töltéshordozó generáció sebessége határozza meg
 - p oldalon az e- "utánpótlást" a generáció sebessége hat. meg.
 - Si-ben ~10¹⁰...10¹² töltéshordozó (másodpercenként, 1 cm³) LASSÚ
 - Záróirányú áram nA nagyságrend!



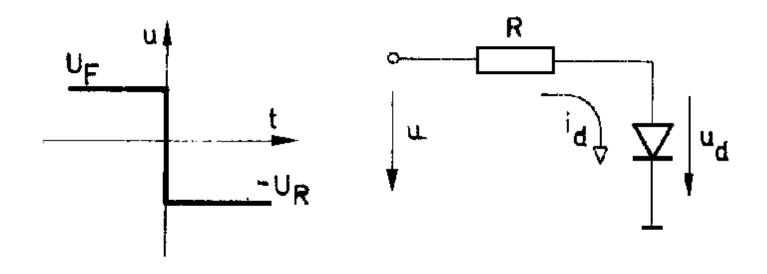
- Egyensúlyi generáció (p és n oldalon) nem függ az átmeneten uralkodó E-től!
- DE + másodlagos effektusként többlet generáció a kiürített rétegben!

Reverse characteristics





Tranziens jelenségek

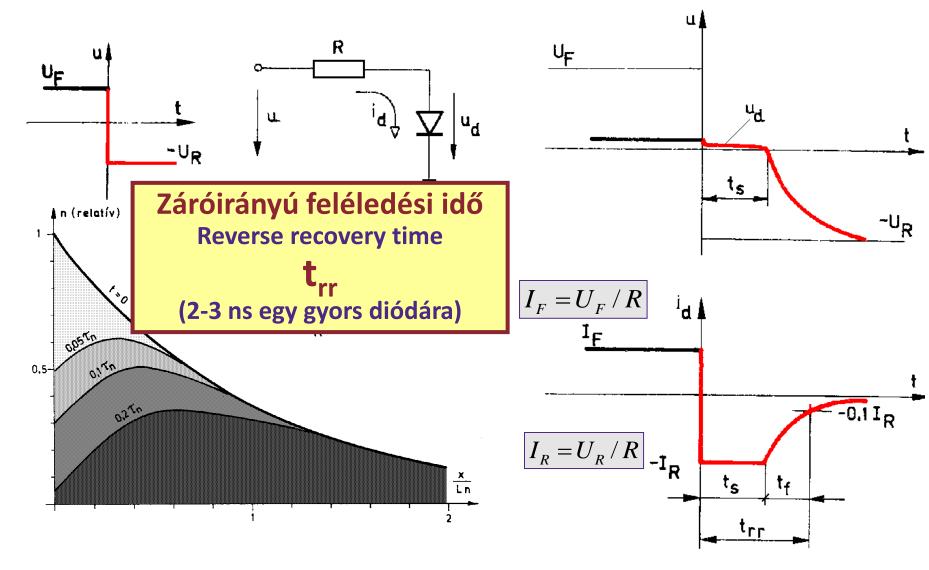


Gyors átkapcsolás a nyitó tartományból a záróba:

a kapacitások miatt a dióda még véges ideig vezet.

Ez a záróirányú feléledési jelenség.

Záró irányú feléledés

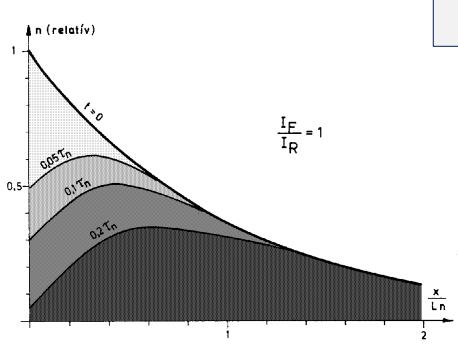


A dióda tranziens működése

A diffúziós egyenlet:

$$\frac{\partial n}{\partial t} = D_n \frac{\partial^2 n}{\partial x^2} - \frac{n}{\tau_n} + \frac{n_p}{\tau_n}$$

Ebből számoltuk n(x)-t, stacioner esetre:



$$n(x) = n_p + (n_0 - n_p) \cdot e^{-x/\sqrt{D_n \tau_n}}$$

Egyszerűsítsünk:

n(x,t) helyett

a $Q_D(t)$

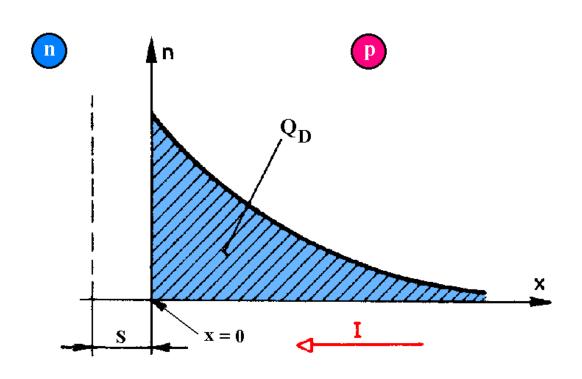
diffúziós össztöltéssel számoljunk!

A dióda tranziens működése

A töltésegyenlet

$$Q_D = f(t)$$

$$I = \frac{Q_D}{\tau_{n(p)}} + \frac{dQ_D}{dt}$$



Az áram két dologra fordítódik:

rekombináció pótlása

töltés növekmény/fogyás

Hőmérsékletfüggés



- A karakterisztika erős hőmérsékletfüggést mutat.
- Ennek oka: a kisebbségi töltéshordozók koncentrációjának hőmérsékletfüggése.
 - Nyitó feszültség: U_F adott I_F esetében kb. 2 mV-tal csökken 1 °C hőmérsékletemelkedés hatására
 - lineáris hőmérsékletfüggés nagy tartományban: hőmérsékletmérésre alkalmas
 - Záró feszültség: I_R adott U_R esetében kb. 7-10%-kal változik 1 °C hőmérsékletváltozás hatására
 - I₀ n_i²-től függ, de pA nagyságrendű
 - Generációs áramösszetevő jelentősebb, nA nagyságrendű, és n_i-től függ.
 - Szobahőmérsékleten kb. 10 °C-onként duplázódik

Emlékeztető:

Adalékolatlan félvezetők hőmérsékletfüggése

$$n_i^2 = n \cdot p = const \cdot T^3 \exp(-W_g / kT)$$

$$\frac{d}{dT}n_i^2 = n_i^2 \left(\frac{3}{T} + \frac{W_g}{kT^2}\right) \qquad \frac{dn_i^2}{n_i^2} = \left(3 + \frac{W_g}{kT}\right) \frac{dT}{T}$$

Ez mekkora Si-ra?

$$\frac{d n_i^2}{n_i^2} = \left(3 + \frac{1,12}{0,026}\right) \frac{d T}{300} \approx 0.15 d T \approx 15\% \text{ / °C}$$

Emlékeztető:

$$n_p = \frac{n_i^2}{p_p}, p_n = \frac{n_i^2}{n_n}$$

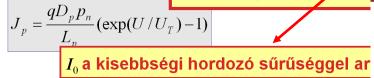
"Záróirányú áram a generációtól függ, generációs áram ni-től függ"

Az ideális dióda karakterisztika

$$J_n\big|_{x=0} = \frac{qD_n n_p}{L_n} (\exp(U/U_T) - 1)$$

7.5% / °C

15% / °C



$$I = A(J_n + J_p)$$

 $I = Aq \left(\frac{D_n n_p}{I} + \frac{D_p p_n}{I} \right) (\exp(U/I)$

Mikroelektronika - A pn átmenet működése: Karakterisztikák © Poppe András & Székely Vladimír, BME-EE

 $n_i = const \cdot T^{3/2} \exp(-W_a/2kT)$

Másodlagos jelenségek Reverse characteristics

A generációs áram A záró tartományban elvileg

 $I = I_0 \left(\exp(U/U_T) - 1 \right) = -I_0$

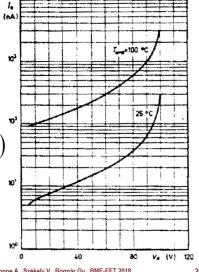
amiből pA nagyságrer d adódna.

A tapasztalat:

$$I_G = g \cdot q \cdot A \cdot S(U_R) = \frac{n_i}{2\tau} \cdot q \cdot A \cdot S(U_R)$$

$$I_G = const(n_i) - U_R$$

Mikroelektronika - A pn átmenet működése: Karakterisztikák © Poppe A., Székely V., Bognár Gy., BME-EET 2018



1N 4151

2018.10.20.

Záró tartomány:

Si diódánál
$$I_R \sim n_i \rightarrow \sqrt{1,15} \cong 1,075 \rightarrow 7,5 \%/^{\circ}C$$

Nyitó tartomány (ID konstans értéken tartva):

$$U = U_T \ln \frac{I}{I_0} = \frac{kT}{q} \ln \frac{I}{I_0(T)}$$

$$\frac{dU}{dT} = \frac{U}{T} + U_T \frac{I_0}{I} \left(\frac{-I}{I_0^2} \right) \frac{dI_0}{dT} = \frac{U}{T} - U_T \frac{1}{I_0} \frac{dI_0}{dT}$$

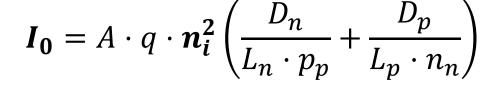
Nyitó tartomány (ID konstans értéken tartva):

$$U = U_T \ln \frac{I}{I_0} = \frac{kT}{q} \ln \frac{I}{I_0(T)}$$

$$\frac{dU}{dT} = \frac{U}{T} - U_T \frac{1}{I_0} \frac{dI_0}{dT}$$

$$I_0 = Aq \left(\frac{D_n n_p}{L_n} + \frac{D_p p_n}{L_p} \right)$$

$$I_0 = Aq \left(\frac{D_n n_i^2 / p_p}{L_n} + \frac{D_p n_i^2 / n_n}{L_p} \right)$$





Nyitó tartomány (ID konstans értéken tartva):

$$U = U_T \ln \frac{I}{I_0} = \frac{kT}{q} \ln \frac{I}{I_0(T)}$$

$$\frac{dU}{dT} = \frac{U}{T} - U_T \frac{1}{I_0} \frac{dI_0}{dT}$$

$$I_0 = A \cdot q \cdot n_i^2 \left(\frac{D_n}{L_n \cdot p_p} + \frac{D_p}{L_p \cdot n_n} \right)$$

$$\frac{dn_i^2}{dT} = n_i^2 \left(\frac{3}{T} + \frac{W_g}{kT^2} \right) \rightarrow$$

$$\frac{dI_0}{dT} = I_0 \left(\frac{3}{T} + \frac{W_g}{kT^2} \right)$$

$$\frac{dU}{dT} = \frac{U}{T} - U_T \left(3 + \frac{W_g}{kT}\right) \frac{1}{T} = \frac{U - 3U_T - W_g/q}{T}$$

Nyitó tartomány:

$$\frac{dU}{dT} = \frac{U - 3U_T - W_g / q}{T}$$

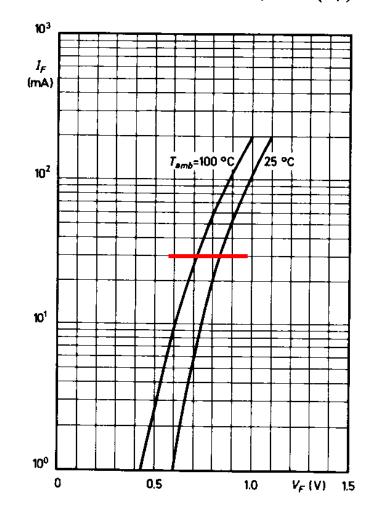


U=700 mV, Si, dU/dT=?

$$\frac{dU}{dT} = \frac{700 - 3 \cdot 26 - 1120}{300} = -1,66 \, mV \, /^{\circ} \, C$$

Vessük össze a karakterisztikával!

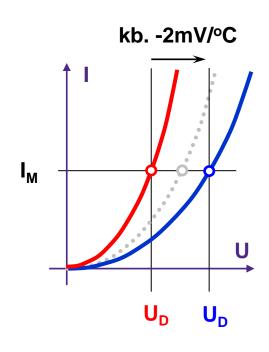
Forward characteristics $I_F = f(V_F)$



A munkapont hőmérsékletfüggése



$$\frac{dU}{dT} = \frac{U - 3U_T - W_g / q}{T}$$



Kényszerített áram mellett a pn átmenet nyitófeszültsége nagyon jó hőmérséklet-érzékelő...

Az érzékenység enyhén függ az I_M munkaponti áramtól.

Lavina letörés

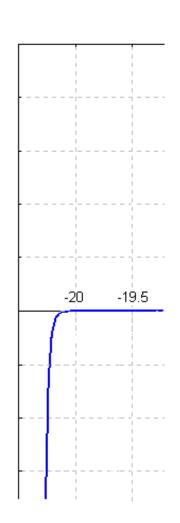
Zener átütés

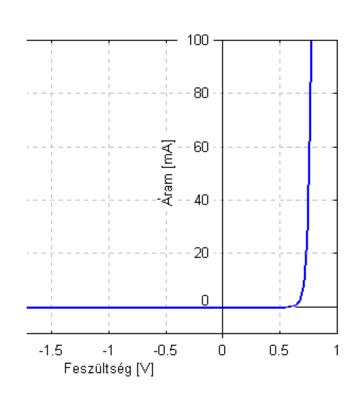


Oka két fizikai jelenség egyike:

Lavina letörés

Zener átütés





A lavina letörés

$$I_R = M(U_R) \cdot I_{R0}$$

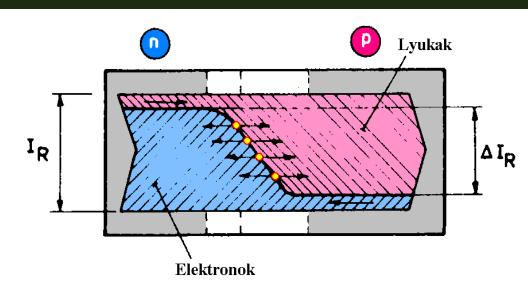
M a sokszorozási tényező

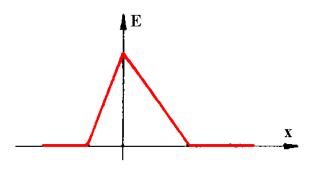
$$M = \frac{1}{1 - \left(\frac{-U}{U_L}\right)^m} \qquad (m \sim 3)$$

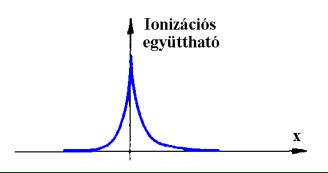
U_L a gyengébben adalékolt oldaltól függ:

$$U_L \sim N^{-0.7}$$

E_{max} növekszik gyengébben adalékolt oldal nagyobb adalékolásával!





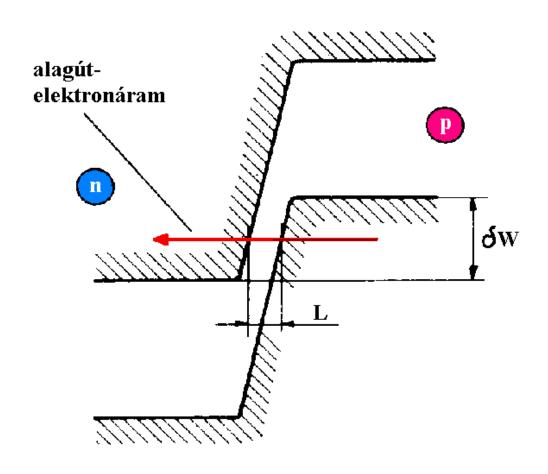


A Zener letörés

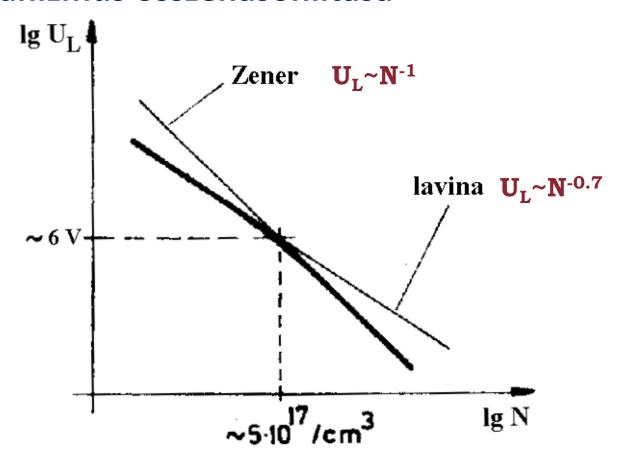
Fizikai ok:

az alagúthatás

$$U_L \sim N^{-1}$$



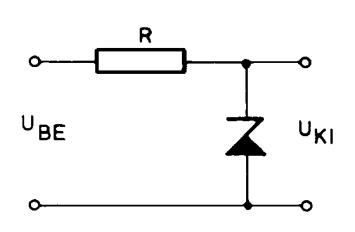
A két mechanizmus összehasonlítása

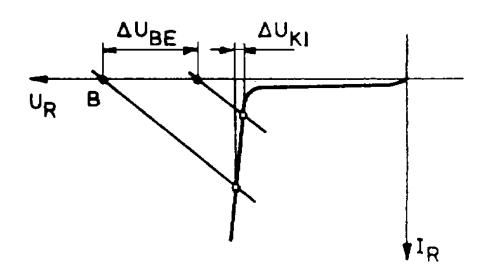


Szilíciumnál 6V alatt Zener, fölötte lavina.



Felhasználás: a Zener-dióda





Feszültség referencia

Feszültség stabilizálás (kis fogyasztásnál)

A Zener diódák hőmérséklet függése

A legjobb: az 5V körüli dióda

(Si diódáról van szó)

Operating voltage variation versus junction temperature

$$\Delta V_Z = f(T_i); I_Z = 5 \text{ mA}$$

