

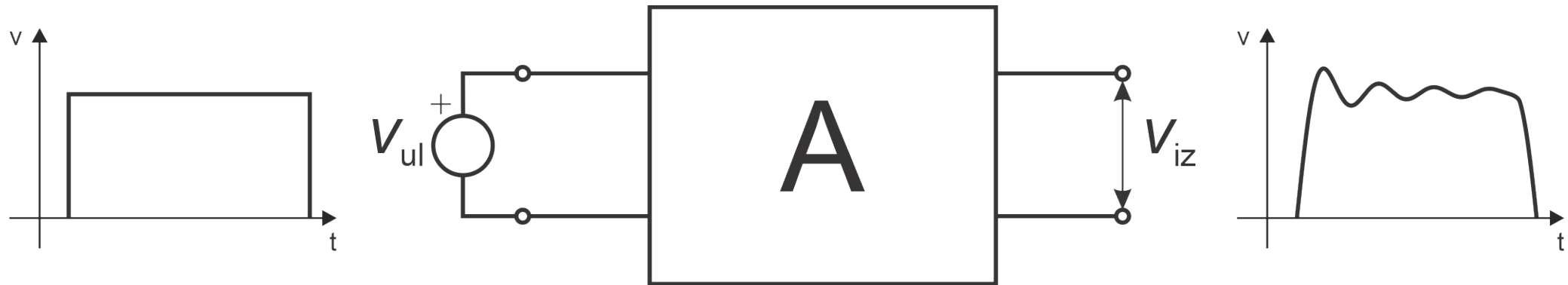
Frekvencijski odziv pojačavača

Uvod

- U dosadašnjem razmatranju, nije uzimana u obzir frekvencija signala koja se pojačava.
- U kolu pojačavača postoje reaktivni elementi koji mogu da budu diskretne komponente ili parazitni parametri tranzistora, čije impedanse zavise od frekvencije, samim tim i parametri kola kao što su pojačanje, ulazne i izlazne impedanse zavise od frekvencije
- Reaktivni elementi utiču na brzinu odziva kola
- Pojačavači imaju različito pojačanje za signale različitih frekvencija

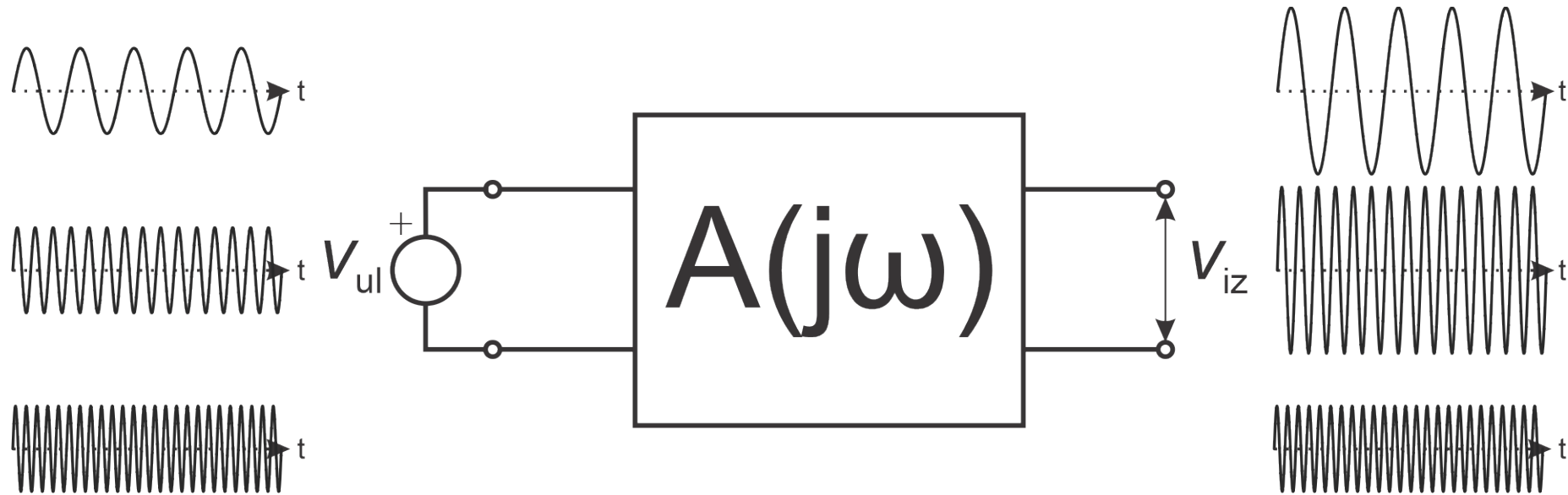
Vremenski domen

- Odziv kola predstavljen u vremenskom domenu



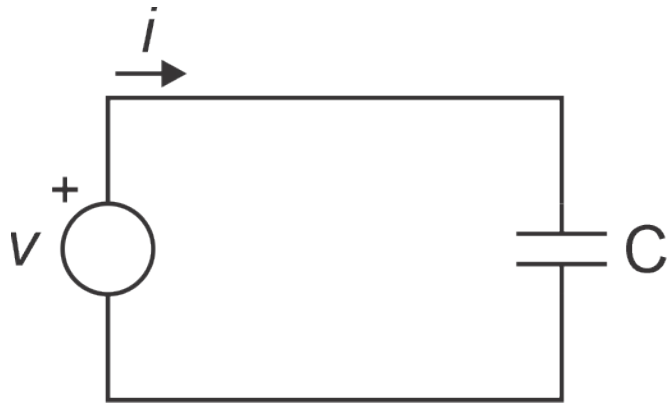
Frekvencijski domen

- Odziv kola predstavljen u frekvencijskom domenu



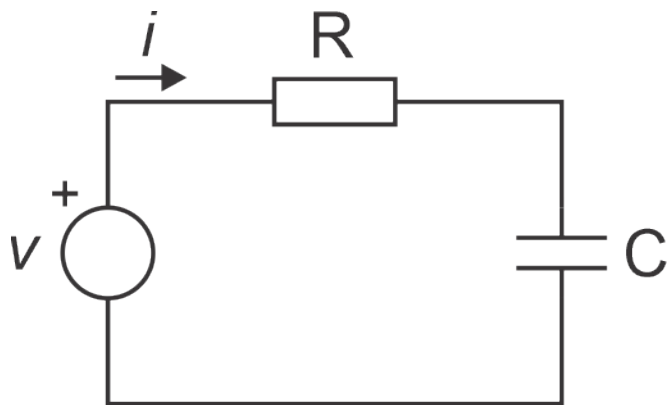
Domeni

- Kola se mogu analizirati u vremenskom i frekvencijskom domenu



vremenski domen	frekvencijski domen
$v = \frac{1}{C} \int i dt$	$V = \frac{I}{j\omega C}$

Domeni



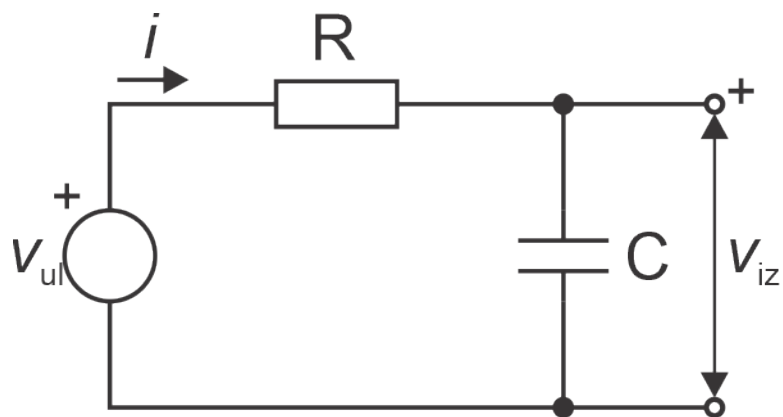
vremenski domen

frekvencijski domen

$$v = iR + \frac{1}{C} \int i dt$$

$$V = IR + \frac{I}{j\omega C}$$

Domeni



vremenski domen

$$RC \frac{dv_{iz}}{dt} + v_{iz} = v_{ul}$$

frekvencijski domen

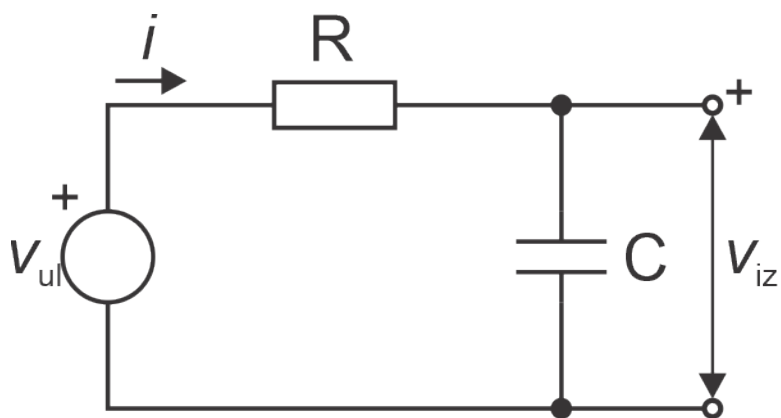
$$V_{iz} = \frac{1}{1+j\omega RC} \cdot V_{ul}$$

Domeni

- Prilikom analize kola u vremenskom domenu, potrebno je rešavati integro-diferencijalne jednačine
- Prilikom analize kola u vremenskom domenu, potrebno je poznavati (zadati) početne vrednosti
- Prilikom analize kola u frekvencijskom domenu, potrebno je rešavati (kompleksne) algebarske jednačine
- Veza između domena je (inverzna) Furijeova (Fourier) transformacija

Prenosna funkcija kola

- Prenosna funkcija kola kvantitativno određuje odnos amplituda (pojačanje ili atenuaciju) i faznu razliku signala na različitim frekvencijama



$$H(j\omega) = \frac{V_{iz}(j\omega)}{V_{ul}(j\omega)} = \frac{1}{1+j\omega RC}$$

- Odziv pojačavača na prostoperiodični pobudni signal frekvencije ω potpuno je definisan ako je poznata prenosna funkcija.

Prenosna funkcija kola

- Prenosna funkcija kola je kompleksna funkcija **kružne frekvencije** ω [rad/s], koja se od **frekvencije** f [Hz] razlikuje za faktor 2π .

$$\omega = 2\pi \cdot f$$

- Često se koristi i **kompleksna frekvencija**, s . Ukoliko je pobuda kola prostoperiodična, s ima samo imaginarni deo

$$s = j\omega$$

Prenosna funkcija kola

- Prenosna funkcija se najčešće predstavlja u polarnom koordinatnom sistemu preko **modula i faze**:

$$H(j\omega) = |H(j\omega)| \cdot e^{j\varphi(\omega)}$$

- Kako ulazne i izlazne veličine četvoropola mogu biti naponi i struje, prenosna funkcija može biti **naponsko pojačanje** (V_{iz}/V_{ul}), **strujno pojačanje** (I_{iz}/I_{ul}), **transkonduktansa** (I_{iz}/V_{ul}) ili **transrezistansa** (V_{iz}/I_{ul}).

Prenosna funkcija kola

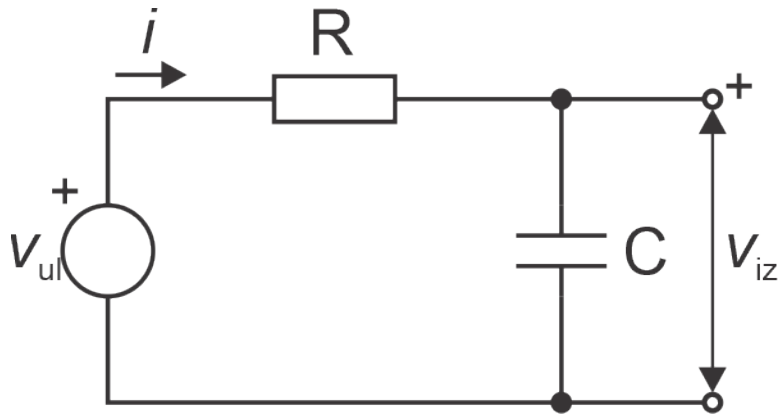
$$H(j\omega) = |H(j\omega)| \cdot e^{j\varphi(\omega)}$$

$$H(j\omega) = \operatorname{Re}(H(j\omega)) + j \cdot \operatorname{Im}(H(j\omega))$$

$$|H(j\omega)| = \sqrt{\operatorname{Re}(H(j\omega))^2 + \operatorname{Im}(H(j\omega))^2}$$

$$\varphi(\omega) = \arg(H(j\omega)) = \arctan \frac{\operatorname{Im}(H(j\omega))}{\operatorname{Re}(H(j\omega))}$$

Prenosna funkcija kola



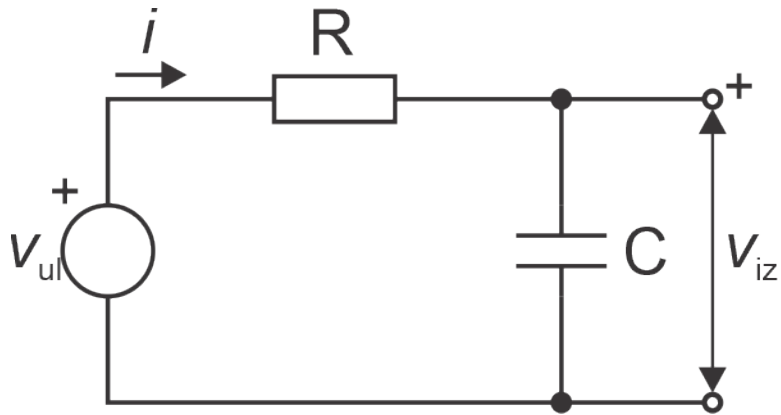
$$H(j\omega) = \frac{V_{iz}(j\omega)}{V_{ul}(j\omega)} = \frac{1}{1+j\omega RC}$$

$$|H(j\omega)| = \left| \frac{1}{1+j\omega RC} \right| = \frac{1}{|1+j\omega RC|} = \frac{1}{\sqrt{1+\omega^2 R^2 C^2}}$$

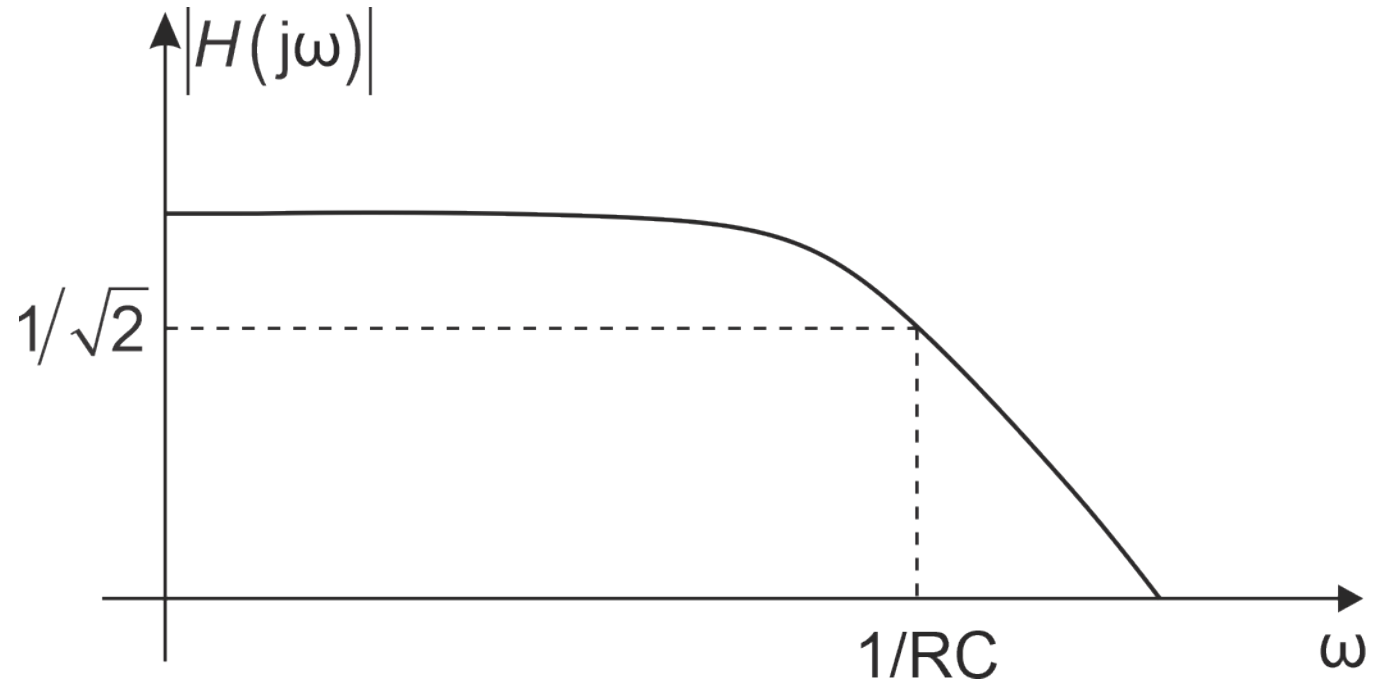
$$\arg(H(j\omega)) = \arg\left(\frac{1}{1+j\omega RC}\right) = -\arctan(\omega RC)$$

Amplitudska karakteristika

- Zavisnost modula prenosne funkcije od frekvencije naziva se **amplitudska karakteristika**.

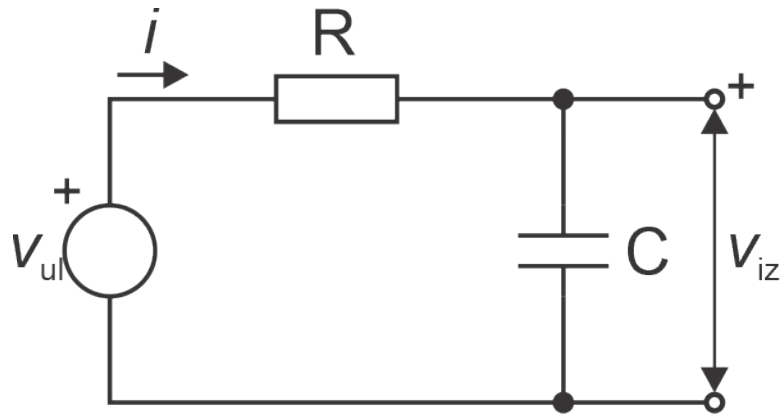


$$|H(j\omega)| = \frac{1}{\sqrt{1 + \omega^2 R^2 C^2}}$$

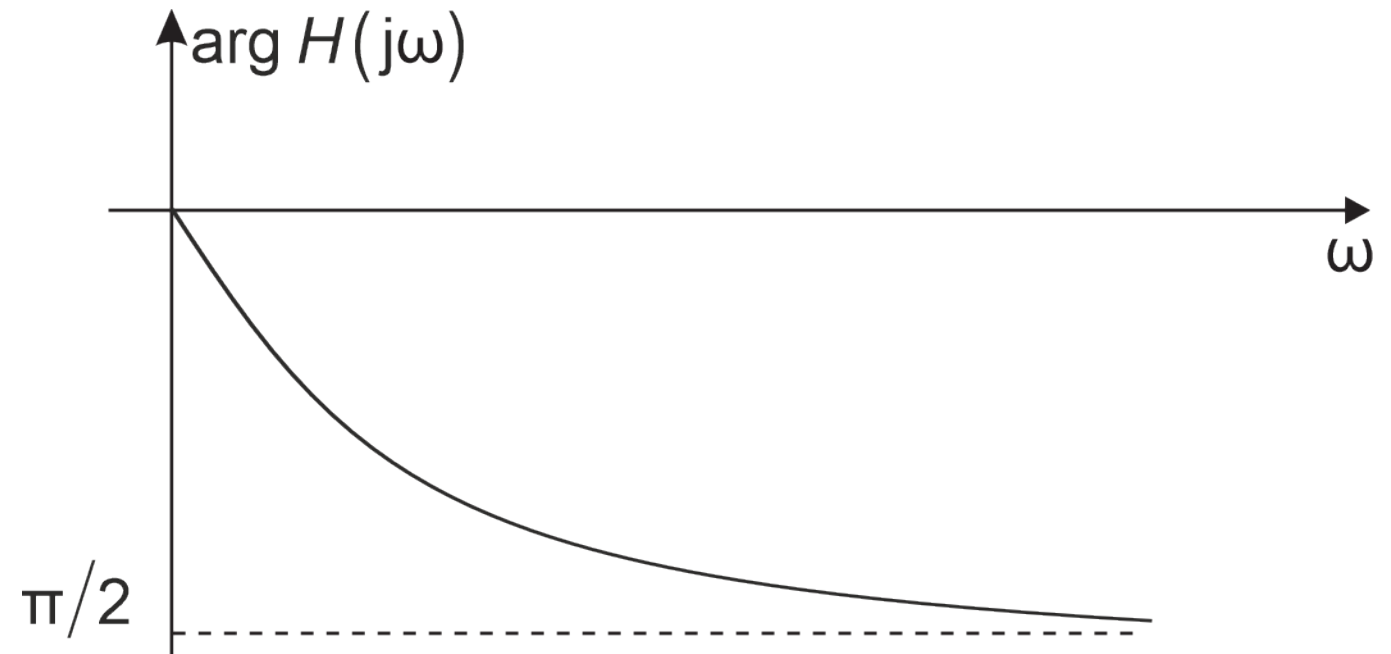


Fazna karakteristika

- Zavisnost argumenta prenosne funkcije od frekvencije naziva se **fazna karakteristika**.



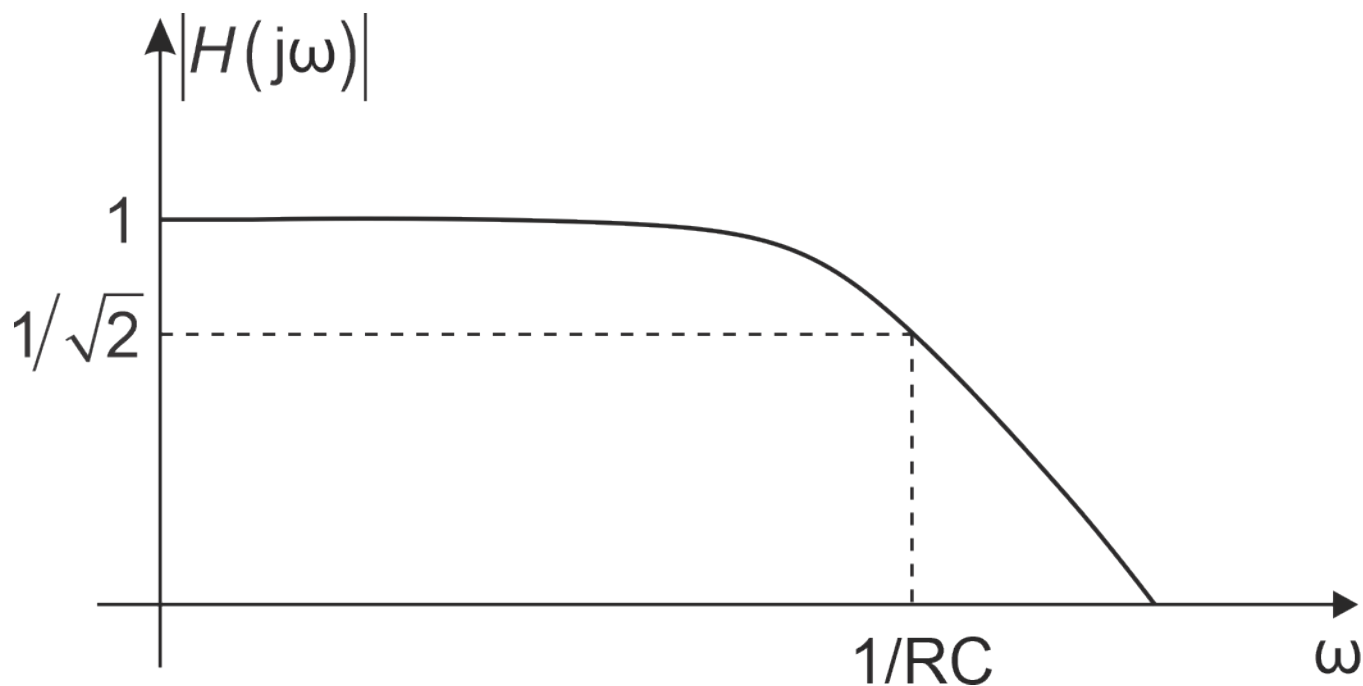
$$\arg(H(j\omega)) = -\arctan(\omega RC)$$



Granične frekvencije i propusni opseg kola

- Frekvencija na kojoj moduo prenosne funkcije opadne za koren iz dva, naziva se **granična frekvencija**.
- Gornja granična frekvencija (ω_g) RC kola jednaka je $1/RC$.

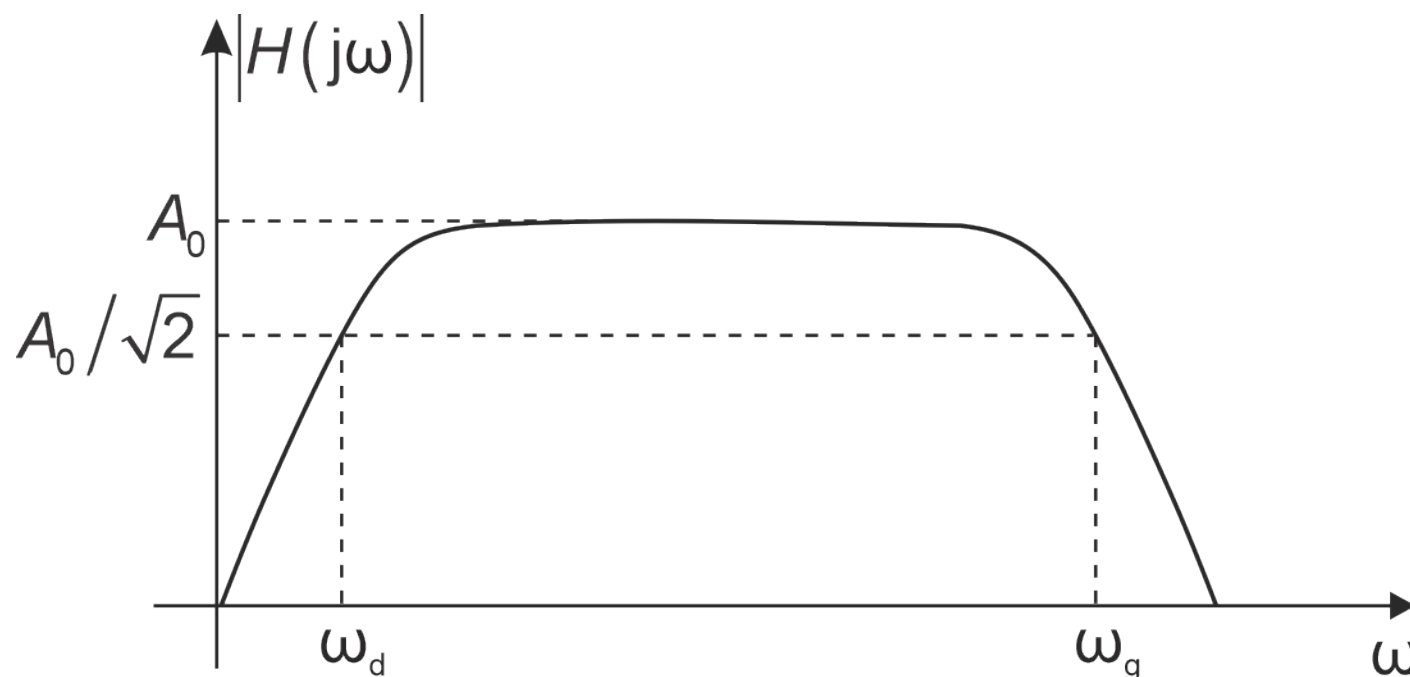
$$|H(j\omega)| = \frac{1}{\sqrt{1+\omega^2 R^2 C^2}} = \frac{1}{\sqrt{2}}, \quad \omega_g = \frac{1}{RC}$$



Granične frekvencije i propusni opseg kola

- U opštem slučaju, pojačavač ima gornju (ω_g) i donju (ω_d) graničnu frekvenciju.
- Razlika gornje i donje granične frekvencije je **propusni opseg (B)** kola.

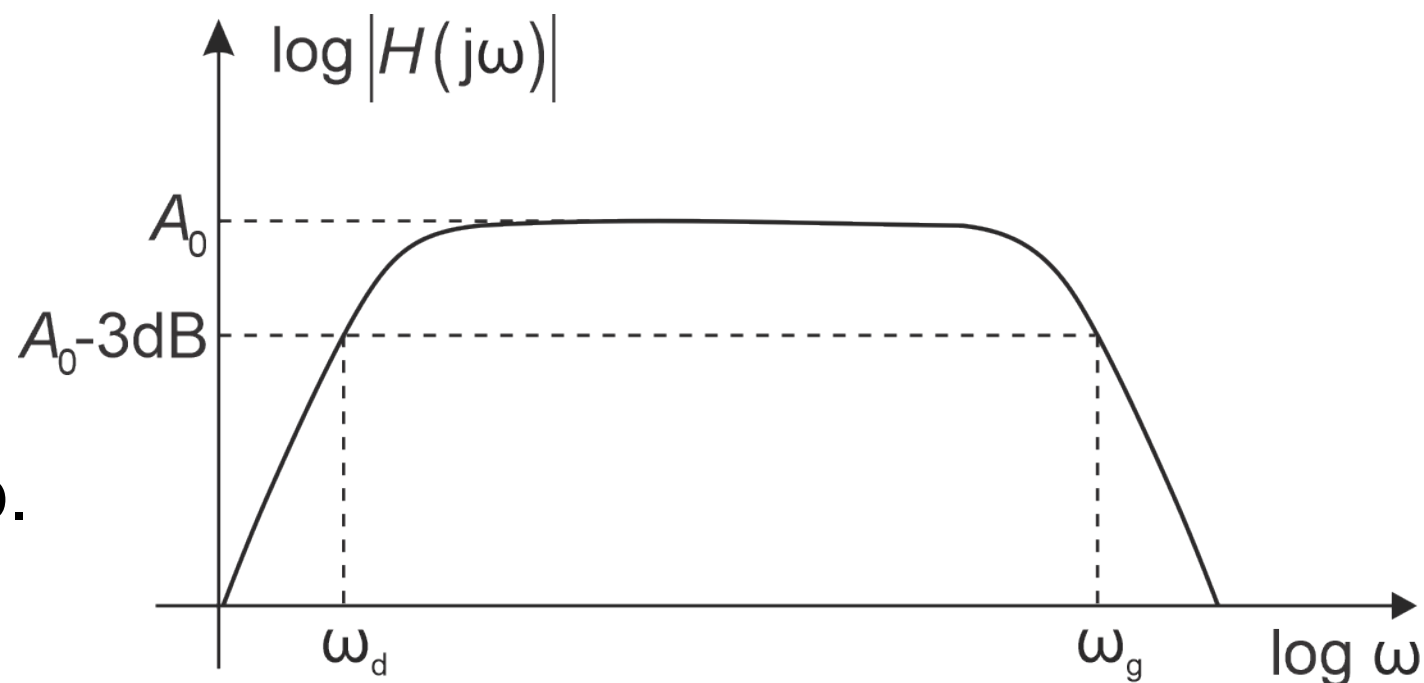
$$B = f_g - f_d$$



Granične frekvencije i propusni opseg kola

- Frekvencijske karakteristike se obično predstavljaju u logaritamskoj (log-log) razmeri
- Na graničnim frekvencijama pojačanje opada za db.

$$A[\text{dB}] = 20 \log A = 20 \log \frac{V_{\text{iz}}}{V_{\text{ul}}}$$



Osobine prenosne funkcije

- Prenosna funkcija linearnog kola je racionalna funkcija **kompleksne frekvencije s** (količnik dva polinoma po s).

$$H(s) = \frac{N(s)}{D(s)}$$

- Ukoliko se brojilac i imenilac prenosne funkcije prikaže u obliku polinoma po s , prenosne funkcije je predstavljena u **razvijenom obliku**.

$$H(s) = \frac{a_0 + a_1s + a_2s^2 + \dots + a_ns^n}{b_0 + b_1s + b_2s^2 + \dots + b_ms^m}$$

Nule i polovi prenosne funkcije

- Kada se brojilac i imenilac prenosne funkcije predstavljaju kao proizvodi binoma, prenosna funkcija je predstavljena u faktorizovanom obliku.

$$H(s) = \frac{a_n (s - z_1)(s - z_2) \dots (s - z_n)}{b_m (s - p_1)(s - p_2) \dots (s - p_m)}$$

- Nule polinoma u brojiocu (z_1, z_2, \dots, z_n) su **nule prenosne funkcije**.
- Nule polinoma u imeniocu (p_1, p_2, \dots, p_m) su **polovi prenosne funkcije**.
- Nule i polovi mogu da budu realni ili parovi konjugovano kompleksnih brojeva.

Nule i polovi prenosne funkcije

- Prenosna funkcija se može predstaviti i u faktorizovanom obliku u kome figurišu frekvencije nula ($\omega_{z1}, \omega_{z2}, \dots, \omega_{zn}$) i frekvencije polova ($\omega_{p1}, \omega_{p2}, \dots, \omega_{pm}$)

$$H(s) = A_0 \frac{\left(1 + \frac{s}{\omega_{z1}}\right) \left(1 + \frac{s}{\omega_{z2}}\right) \dots \left(1 + \frac{s}{\omega_{zn}}\right)}{\left(1 + \frac{s}{\omega_{p1}}\right) \left(1 + \frac{s}{\omega_{p2}}\right) \dots \left(1 + \frac{s}{\omega_{pm}}\right)}$$

Moduo prenosne funkcije

- Moduo prenosne funkcije predstavljene u razvijenom obliku, tj. amplitudska karakteristika se može naći prema izrazu

$$H(s) = \frac{N(s)}{D(s)} = \frac{a_0 + a_1s + a_2s^2 + \dots + a_ns^n}{b_0 + b_1s + b_2s^2 + \dots + b_ms^m}$$

$$|H(s)| = \frac{\sqrt{\operatorname{Re}(N(s))^2 + \operatorname{Im}(N(s))^2}}{\sqrt{\operatorname{Re}(D(s))^2 + \operatorname{Im}(D(s))^2}}$$

Moduo prenosne funkcije

- Moduo prenosne funkcije predstavljene u faktorizovanom obliku, tj. amplitudska karakteristika se može naći prema izrazu

$$H(s) = \frac{a_n (s - z_1)(s - z_2) \dots (s - z_n)}{b_m (s - p_1)(s - p_2) \dots (s - p_m)}$$

$$|H(j\omega)| = \frac{a_n \sqrt{(\omega^2 - z_1^2)(\omega^2 - z_2^2) \dots (\omega^2 - z_n^2)}}{b_m \sqrt{(\omega^2 - p_1^2)(\omega^2 - p_2^2) \dots (\omega^2 - p_m^2)}}$$

Argument prenosne funkcije

- Argument prenosne funkcije predstavljene u razvijenom obliku, tj. fazna karakteristika se može naći prema izrazu

$$H(s) = \frac{N(s)}{D(s)} = \frac{a_0 + a_1s + a_2s^2 + \dots + a_ns^n}{b_0 + b_1s + b_2s^2 + \dots + b_ms^m}$$

$$\arg(H(s)) = \arctan \frac{\operatorname{Im}(N(s))}{\operatorname{Re}(N(s))} - \arctan \frac{\operatorname{Im}(D(s))}{\operatorname{Re}(D(s))}$$

Argument prenosne funkcije

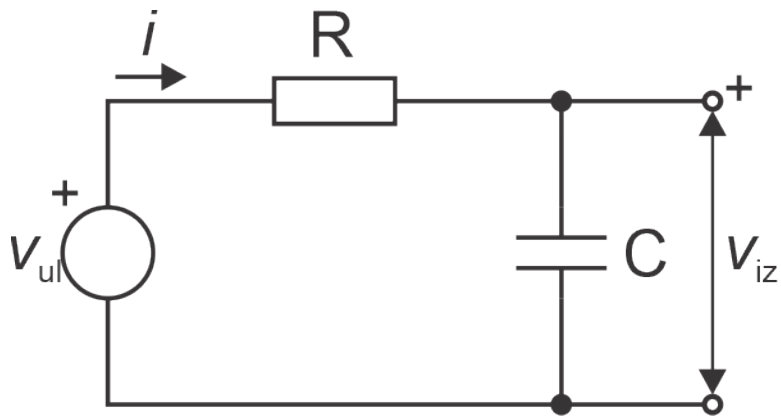
- Moduo prenosne funkcije predstavljene u faktorizovanom obliku, tj. fazna karakteristika se može naći prema izrazu

$$H(s) = \frac{a_n (s - z_1)(s - z_2) \dots (s - z_n)}{b_m (s - p_1)(s - p_2) \dots (s - p_m)}$$

$$\arg(H(s)) = \sum_{i=1}^n \arctan \frac{\operatorname{Im}(s - z_i)}{\operatorname{Re}(s - z_i)} - \sum_{i=1}^m \arctan \frac{\operatorname{Im}(s - p_i)}{\operatorname{Re}(s - p_i)}$$

Prenosna funkcija kola

- Prenosna funkcija kola ima jedan pol:



$$H(s) = \frac{V_{iz}(s)}{V_{ul}(s)} = \frac{1}{1+sRC}$$

$$H(s) = \frac{V_{iz}(s)}{V_{ul}(s)} = \frac{1}{1+\frac{s}{1/RC}}$$

$$\omega_p = -\frac{1}{RC}$$

Bodeovi dijagrami

- Na osnovu prenosne funkcije kola može da se nacрта asimptotska aproksimacija frekvencijske karakteristike kola – Bodeov dijagram
- Potrebno je odrediti frekvencije nula ($\omega_{z1}, \omega_{z2}, \dots, \omega_{zn}$) i frekvencije polova ($\omega_{p1}, \omega_{p2}, \dots, \omega_{pm}$).

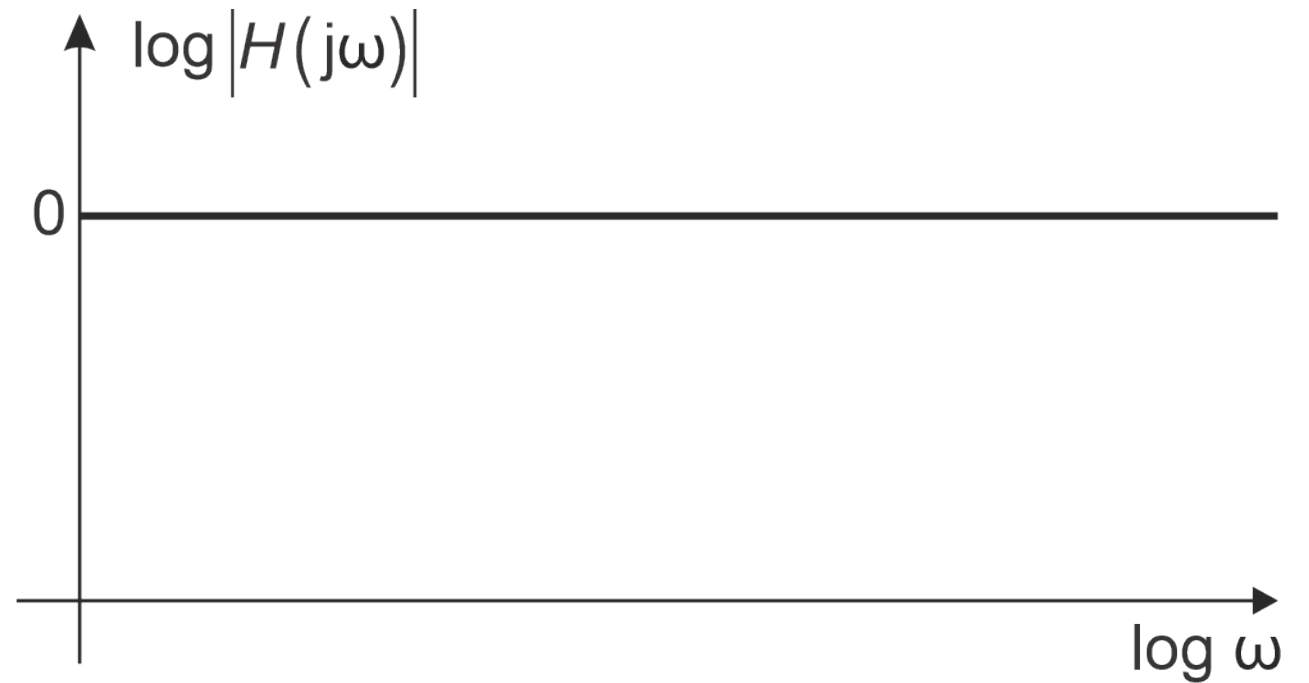
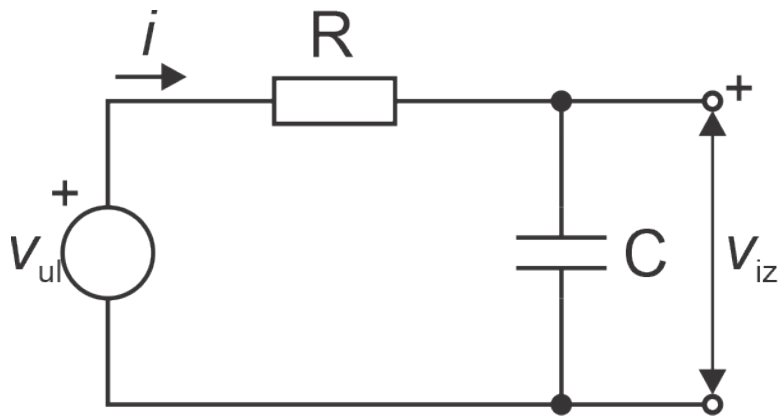
$$H(s) = A_0 \frac{\left(1 + \frac{s}{\omega_{z1}}\right) \left(1 + \frac{s}{\omega_{z2}}\right) \dots \left(1 + \frac{s}{\omega_{zn}}\right)}{\left(1 + \frac{s}{\omega_{p1}}\right) \left(1 + \frac{s}{\omega_{p2}}\right) \dots \left(1 + \frac{s}{\omega_{pm}}\right)}$$

Bodeovi dijagrami – amplitudska karakteristika

- Prenosna funkcija ima konstantan član A_0 , nezavisan od frekvencije, koji amplitudskoj karakteristici doprinosi konstantnom vrednošću (horizontalnom linijom).
- Prilikom prolaska kroz **nulu** prenosne funkcije, nagib amplitudske karakteristike **raste za 20dB po dekadi** (povećanje frekvencije deset puta).
- Prilikom prolaska kroz **pol** prenosne funkcije, nagib amplitudske karakteristike **opada za 20dB po dekadi** (povećanje frekvencije deset puta).

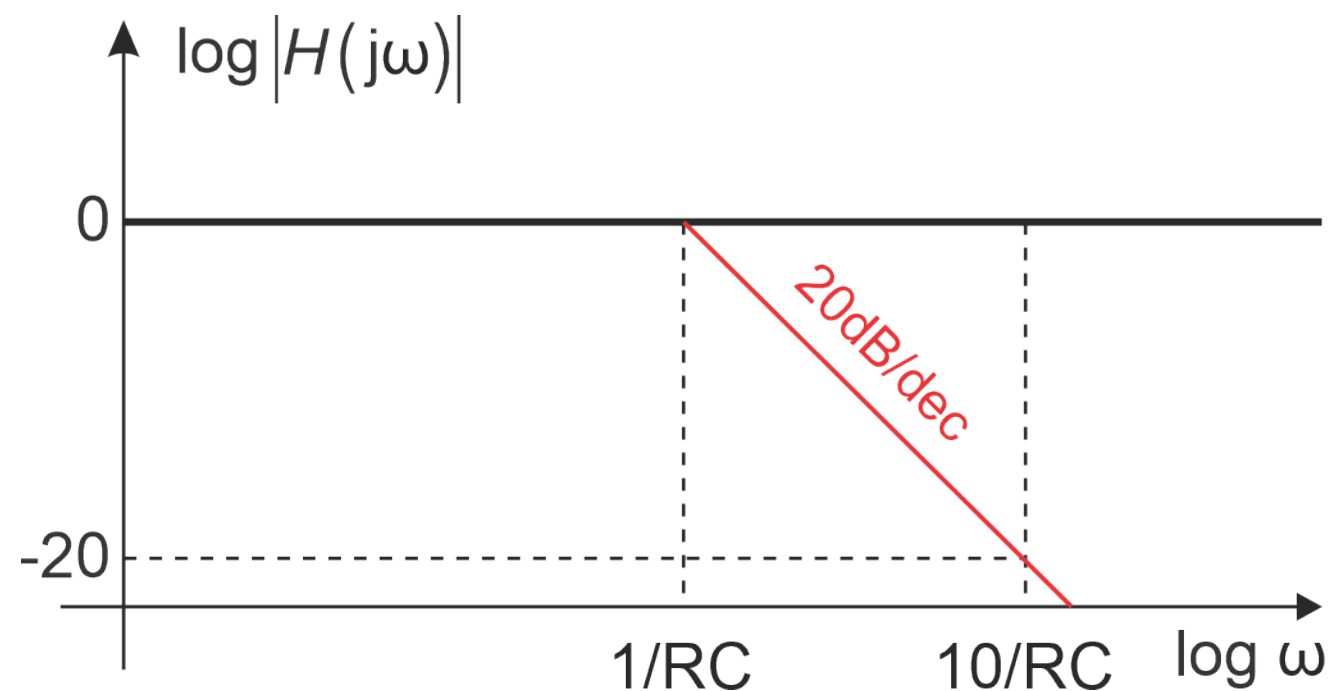
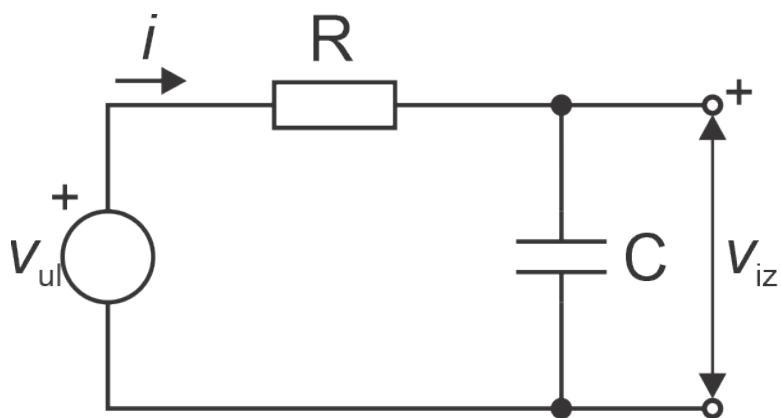
Bodeovi dijagrami – amplitudska karakteristika

$$H(s) = \frac{1}{1+sRC}, \quad A_0 = 1, \quad A_0 = 0\text{dB}$$



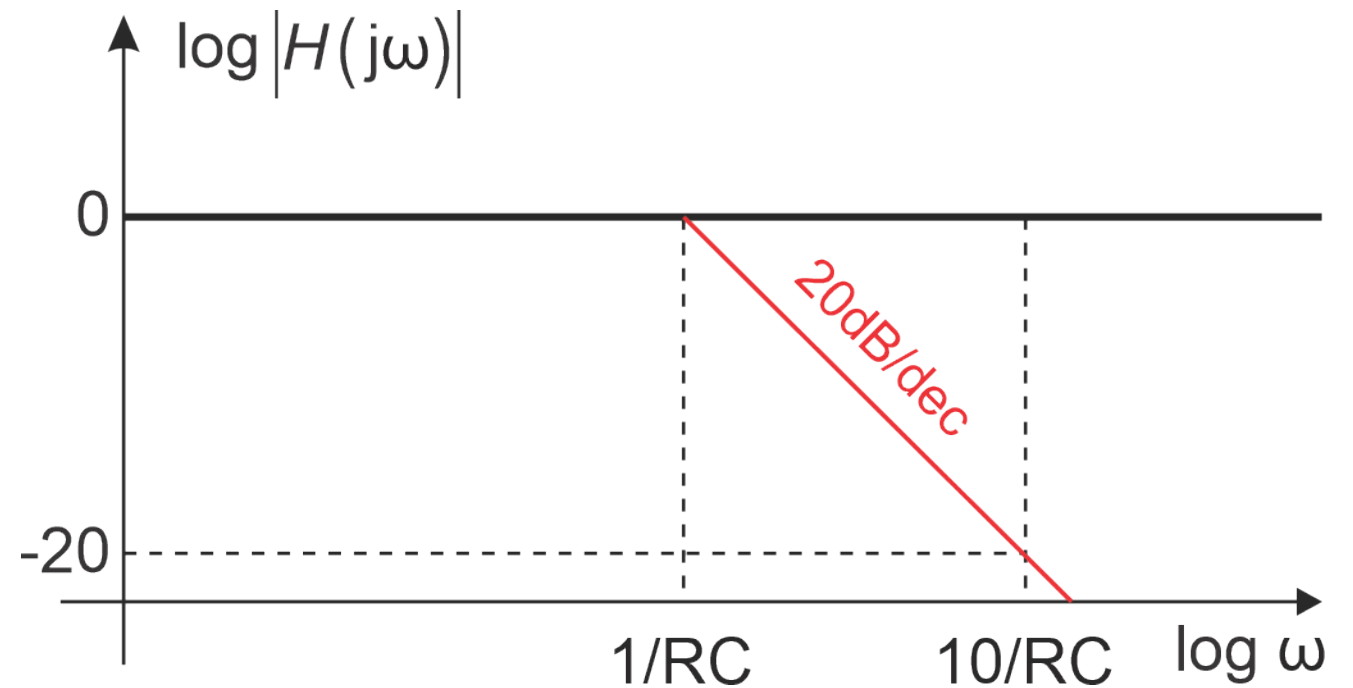
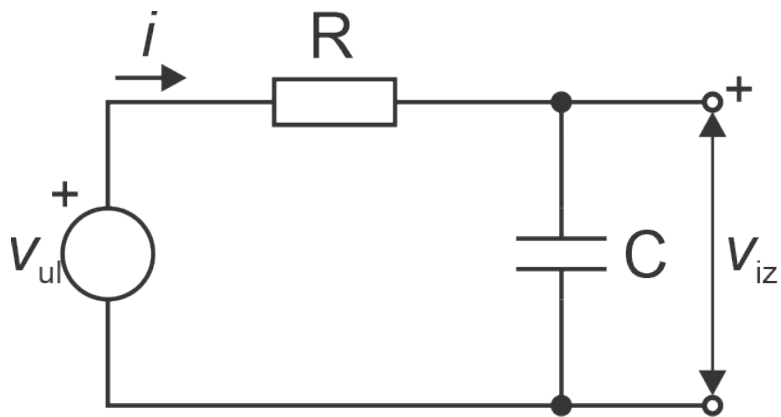
Bodeovi dijagrami – amplitudska karakteristika

$$H(s) = \frac{1}{1+sRC}, \quad A_0 = 1, \quad A_0 = 0\text{dB}$$

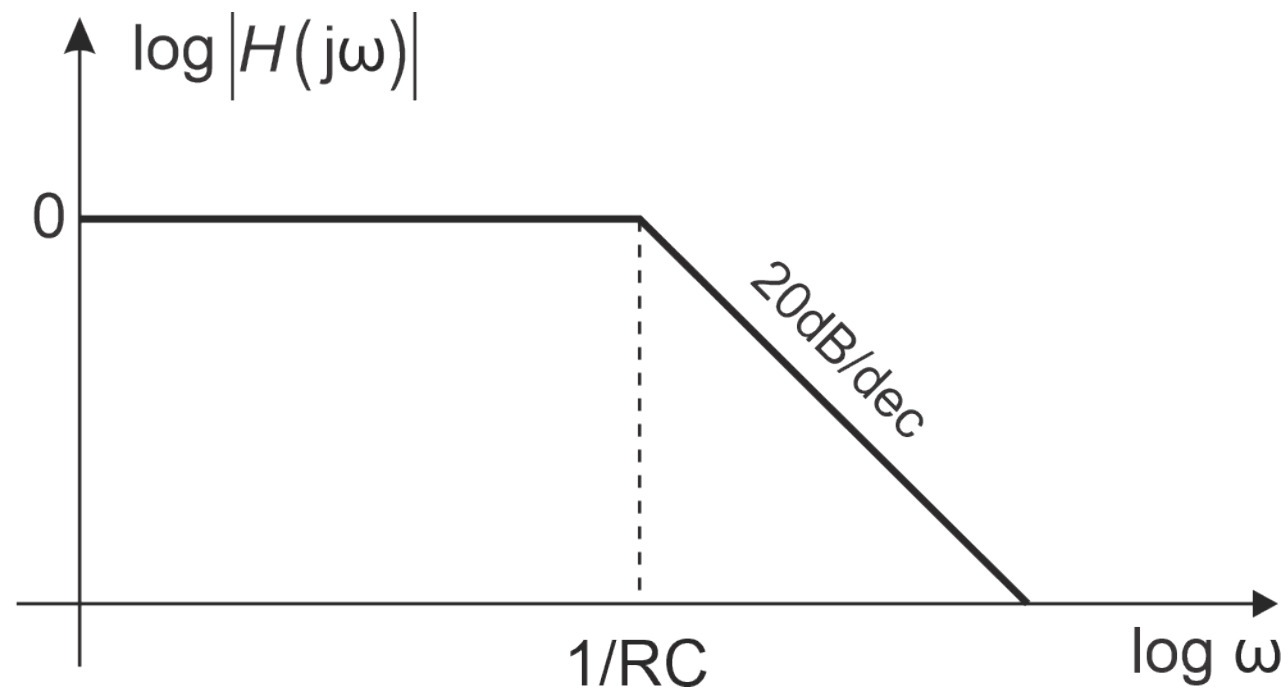
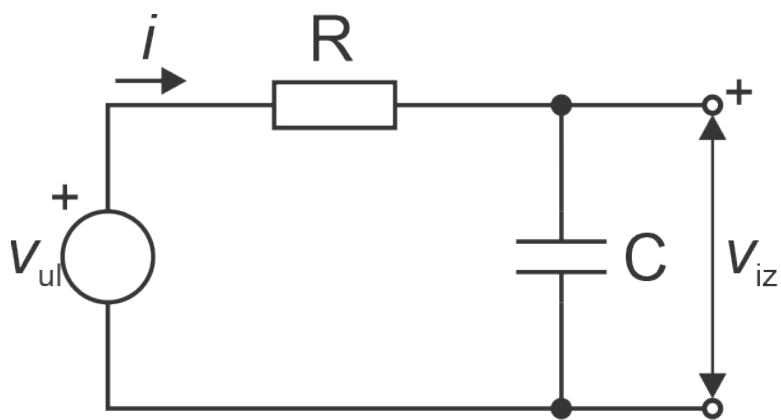


Bodeovi dijagrami – amplitudska karakteristika

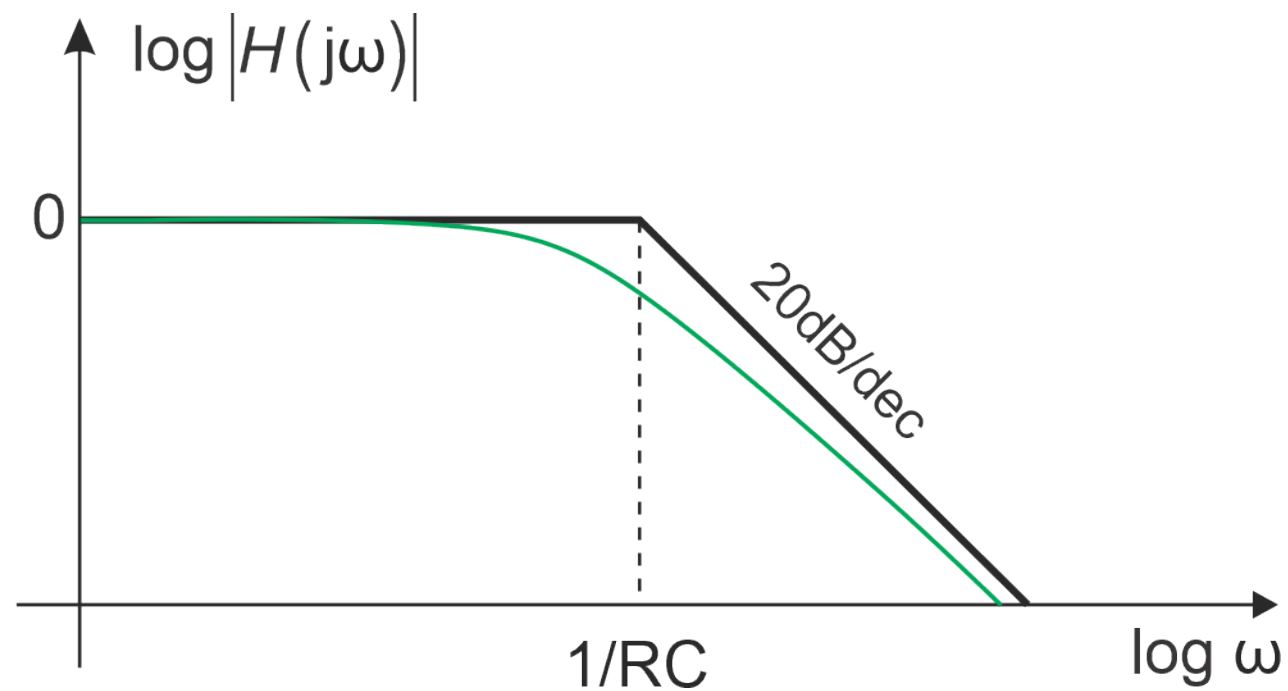
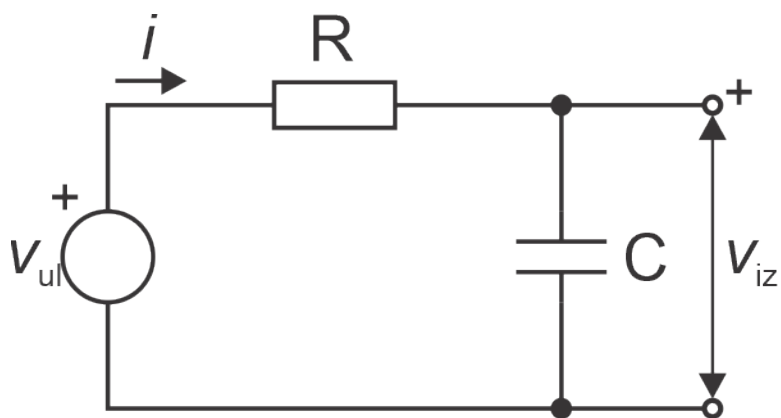
$$\omega_p = \frac{1}{RC}$$



Bodeovi dijagrami – amplitudska karakteristika



Bodeovi dijagrami – amplitudska karakteristika



Bodeovi dijagrami – primer

$$H(s) = \frac{10s}{(1 + s/10^2)(1 + s/10^5)}$$

$$|H(s)| = \frac{10 \cdot |s|}{|1 + s/10^2| \cdot |1 + s/10^5|}$$

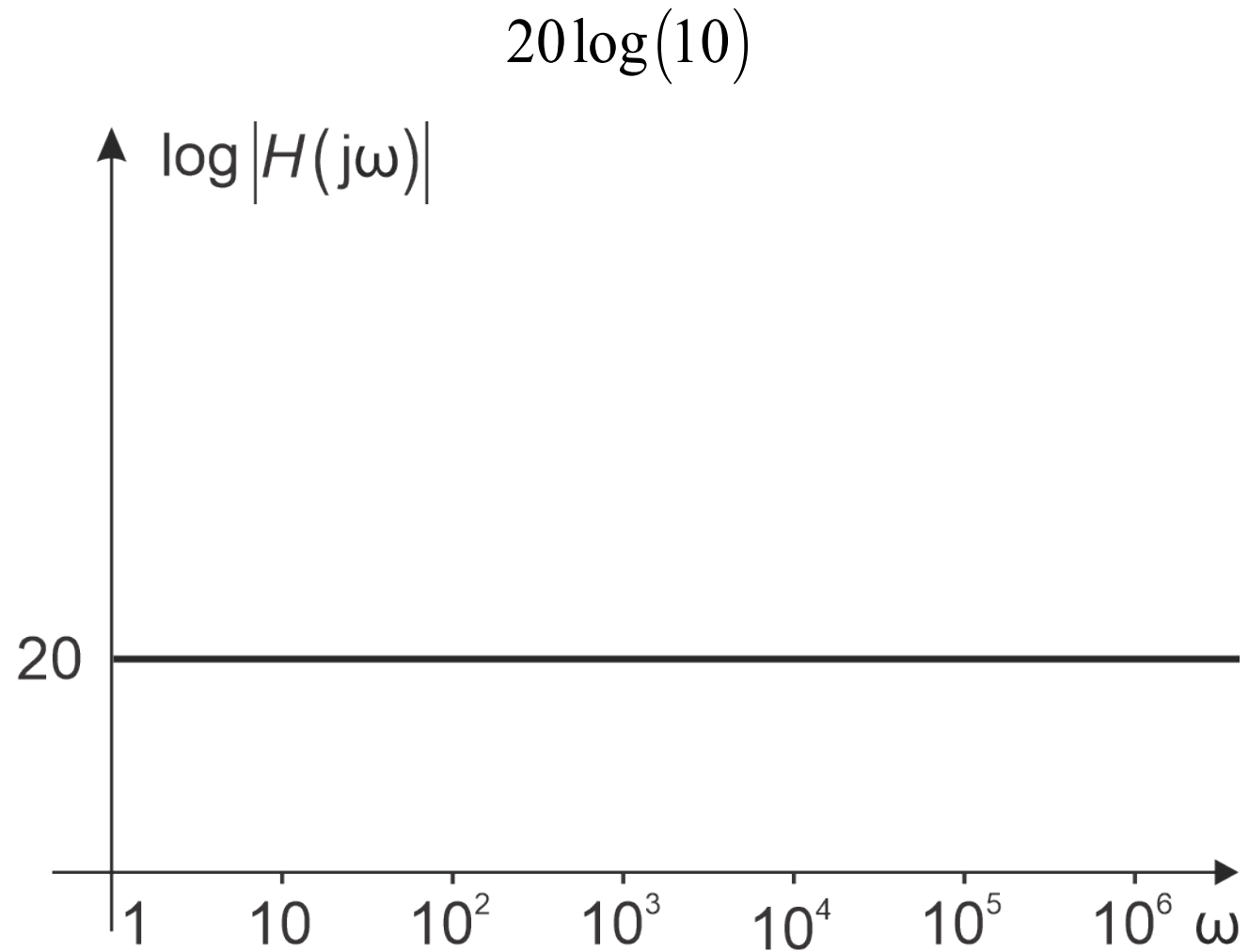
$$20 \log |H(s)| = 20 \log(10) + 20 \log(\omega) - 20 \log \sqrt{1 + \left(\frac{\omega}{10^2}\right)^2} - 20 \log \sqrt{1 + \left(\frac{\omega}{10^5}\right)^2}$$

Bodeovi dijagrami – primer

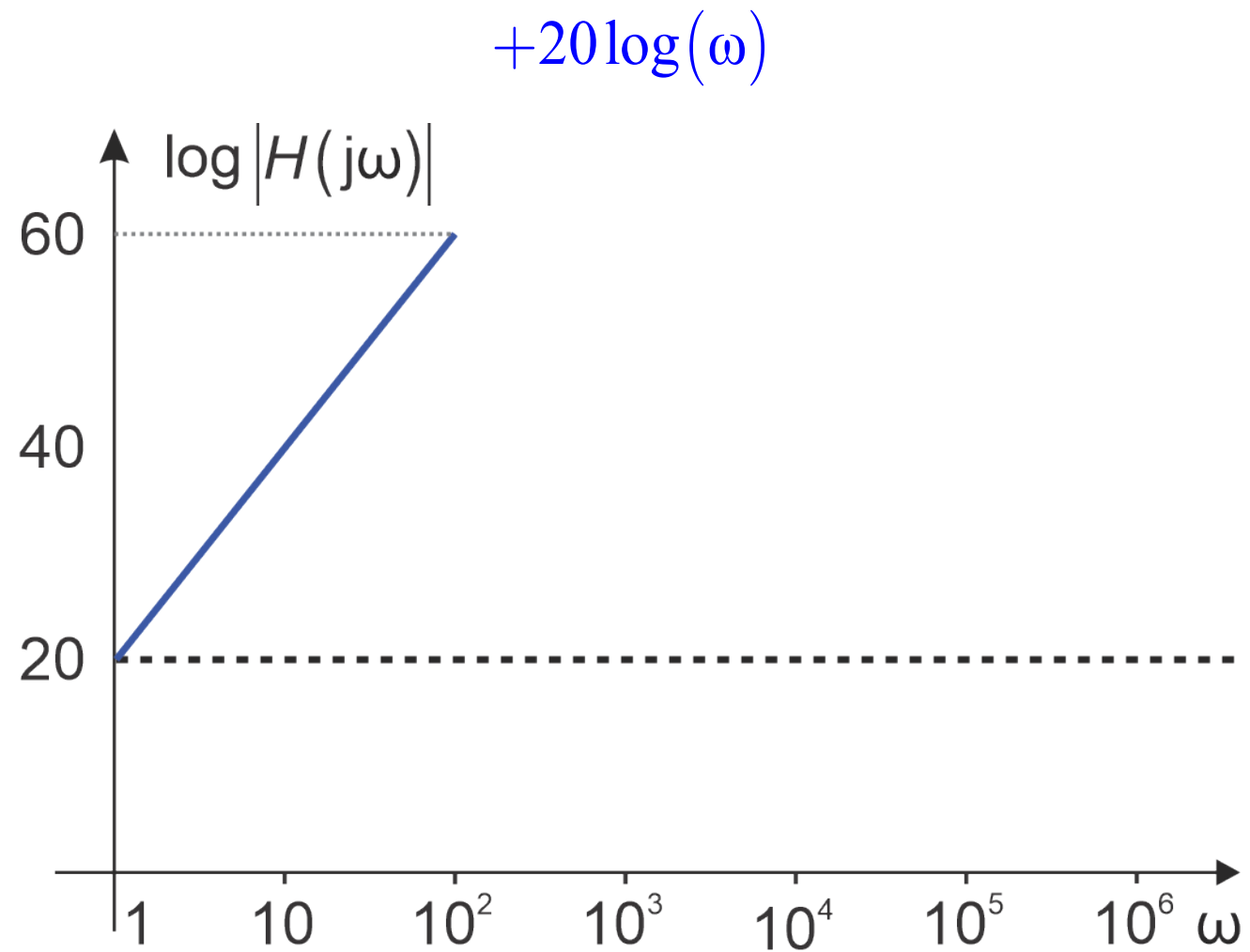
$$20\log|H(s)| = 20\log(10) + 20\log(\omega) - 20\log\sqrt{1 + \left(\frac{\omega}{10^2}\right)^2} - 20\log\sqrt{1 + \left(\frac{\omega}{10^5}\right)^2}$$

$$20\log|H(s)| = 20\log(10) + 20\log(\omega) - 10\log\left(1 + \left(\frac{\omega}{10^2}\right)^2\right) - 10\log\left(1 + \left(\frac{\omega}{10^5}\right)^2\right)$$

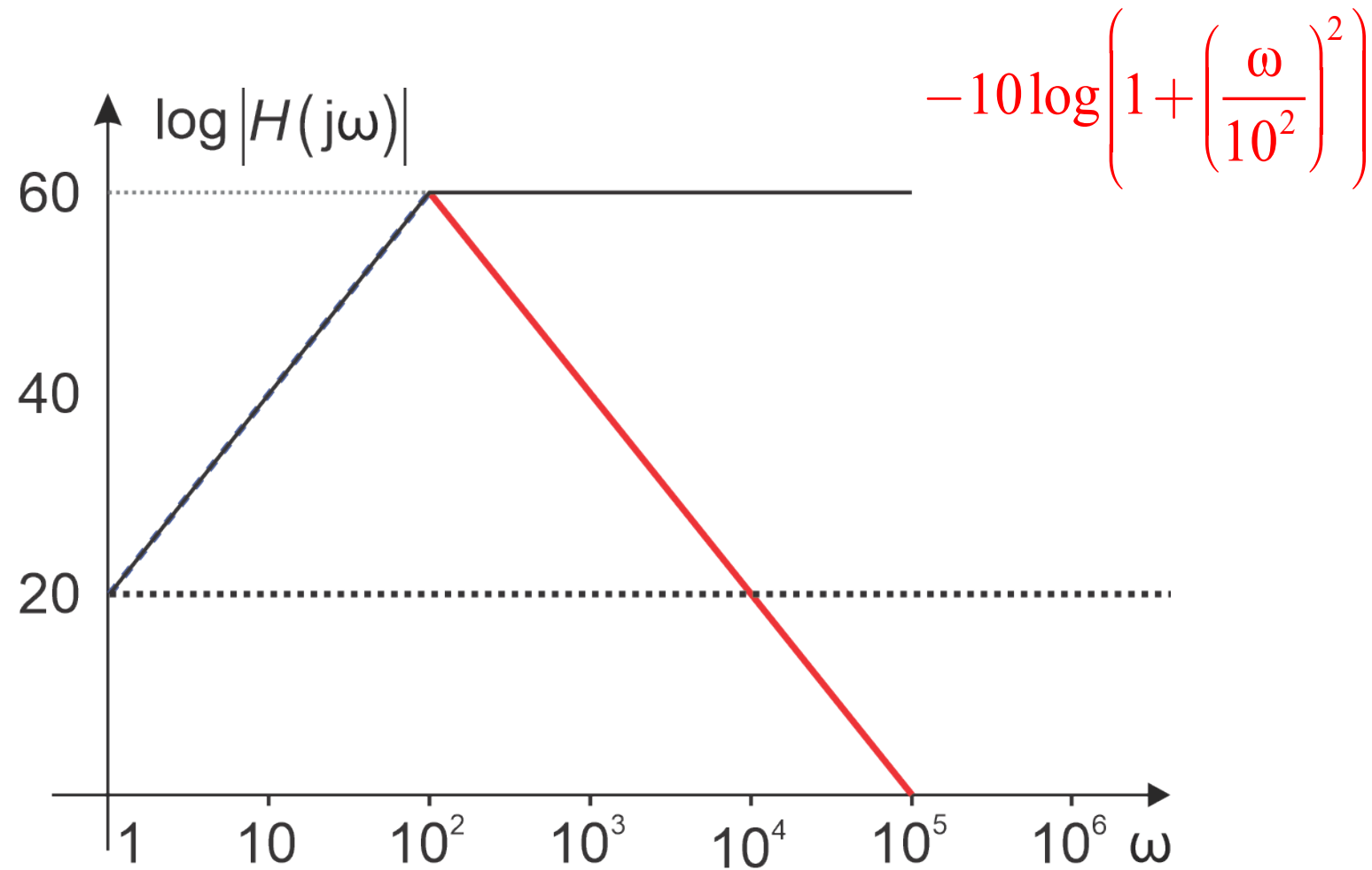
Bodeovi dijagrami – primer



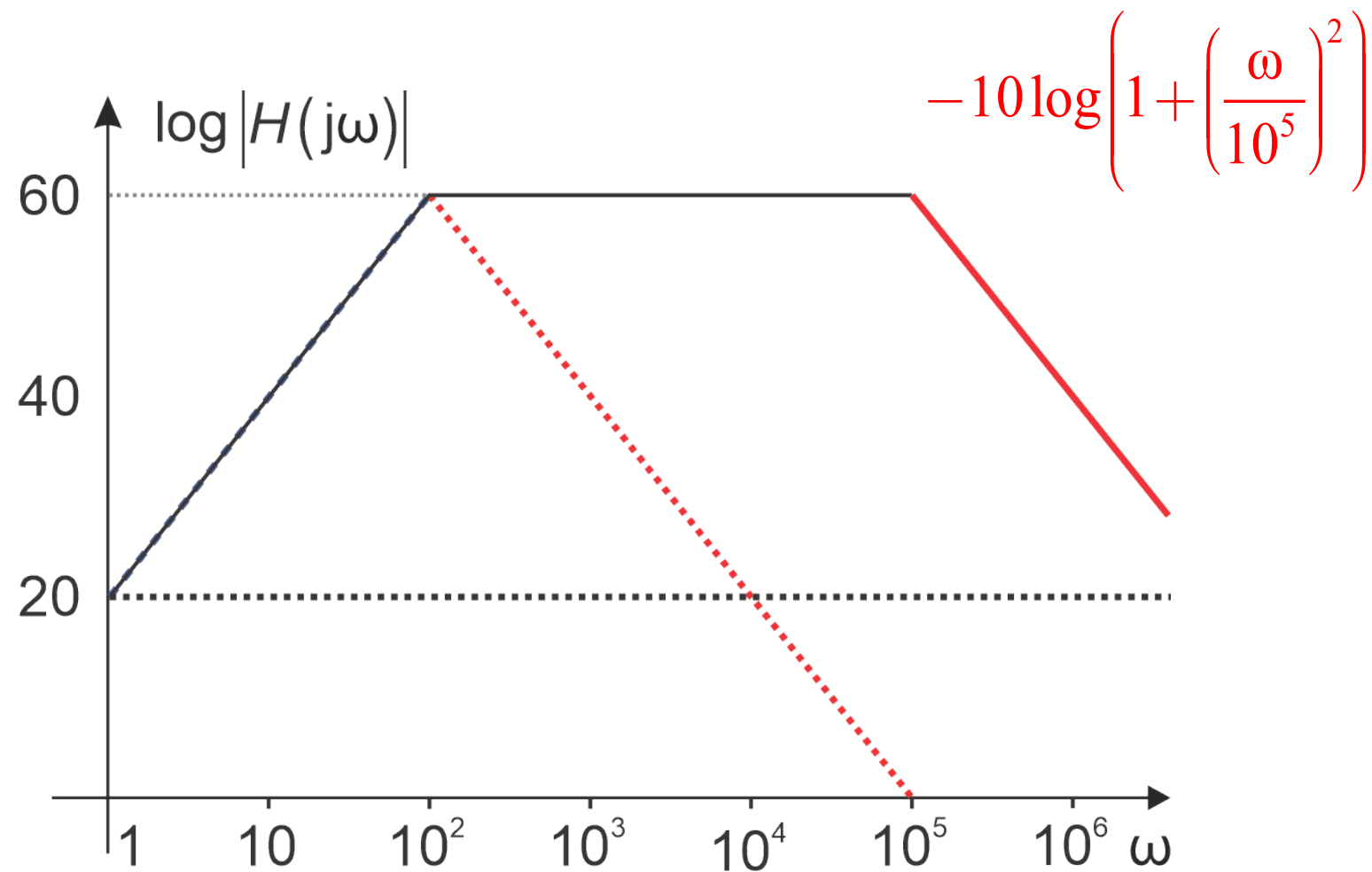
Bodeovi dijagrami – primer



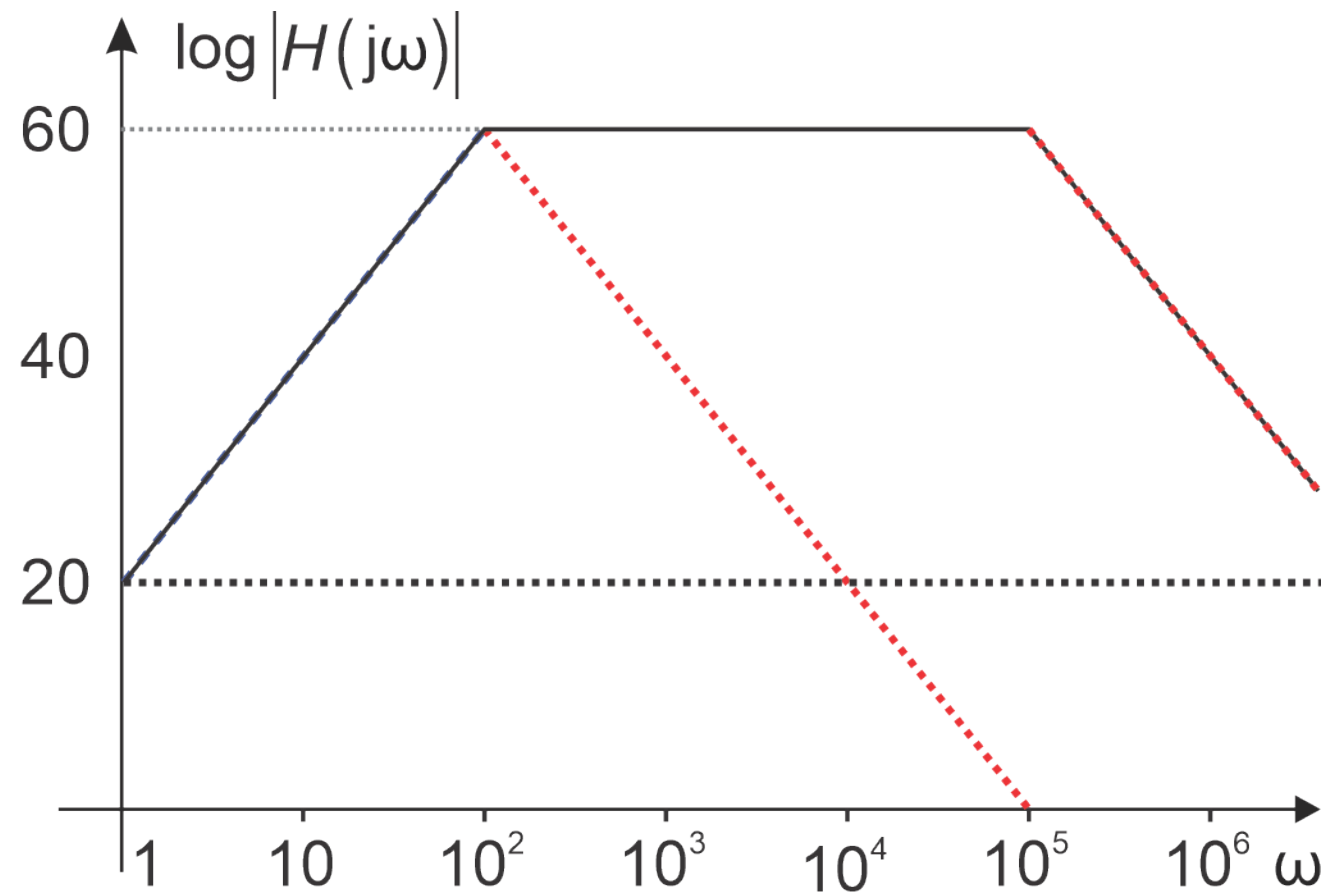
Bodeovi dijagrami – primer



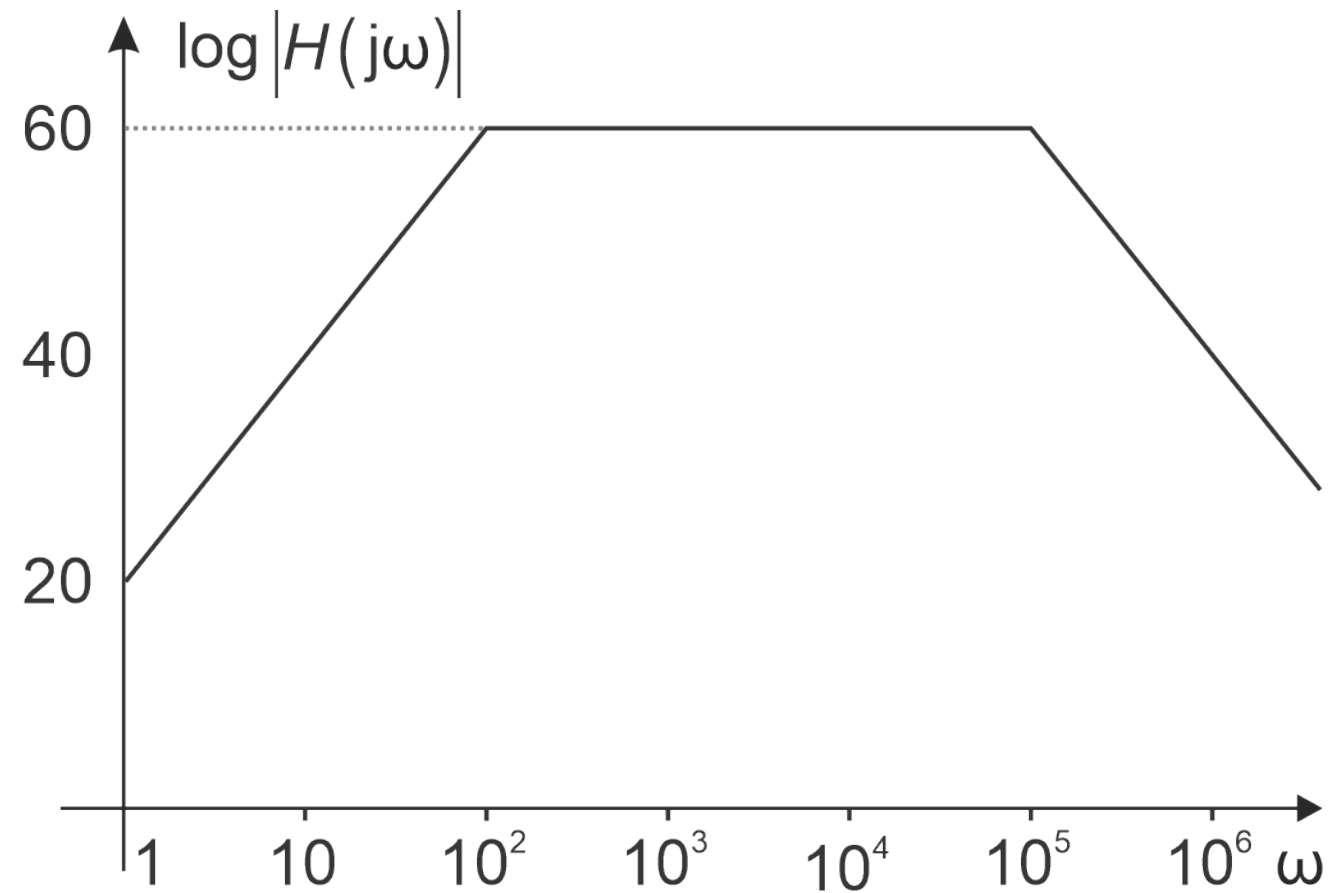
Bodeovi dijagrami – primer



Bodeovi dijagrami – primer

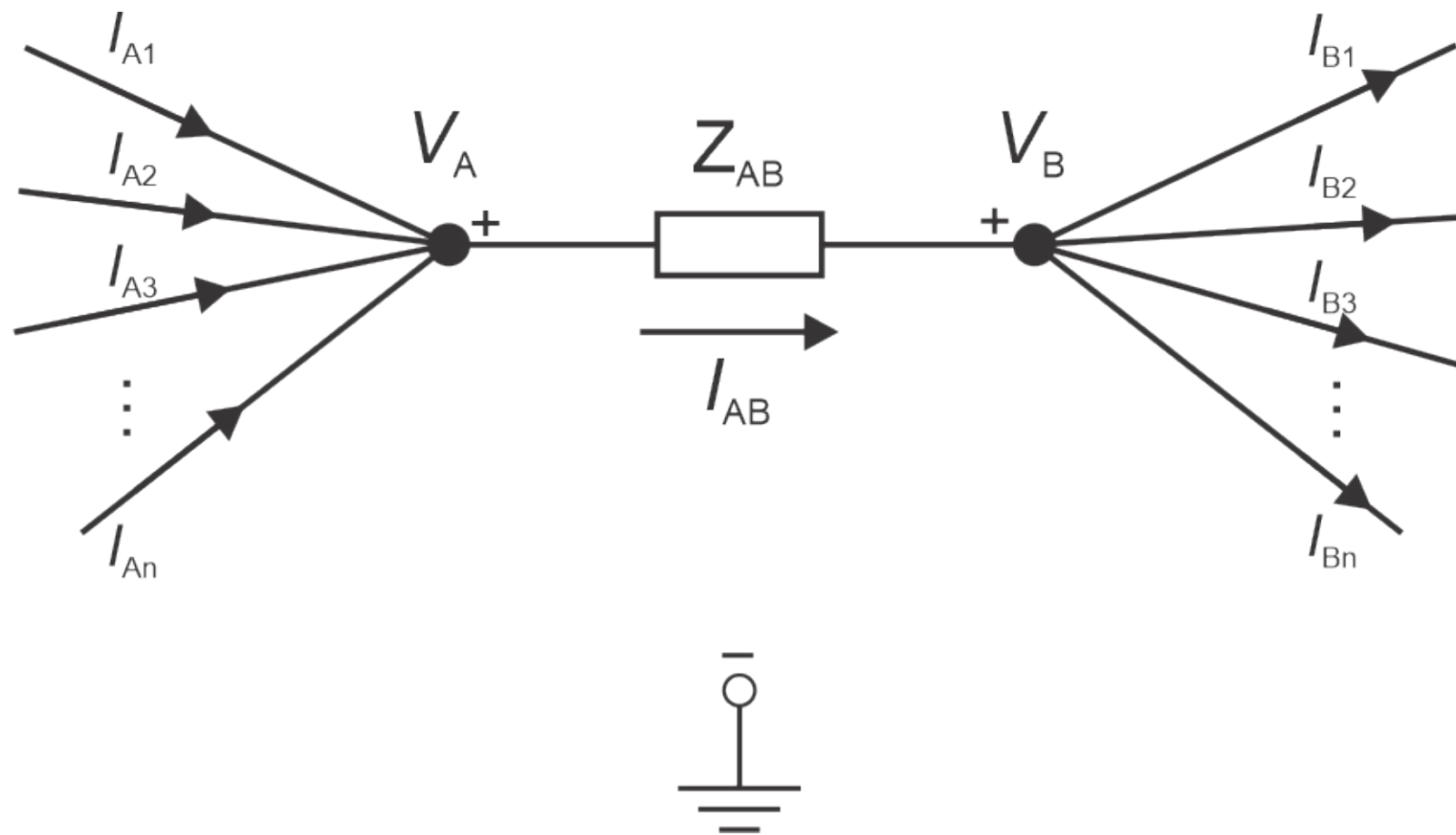


Bodeovi dijagrami – primer



Milnerova teorema

$$I_{AB} = \frac{V_A - V_B}{Z_{AB}}$$



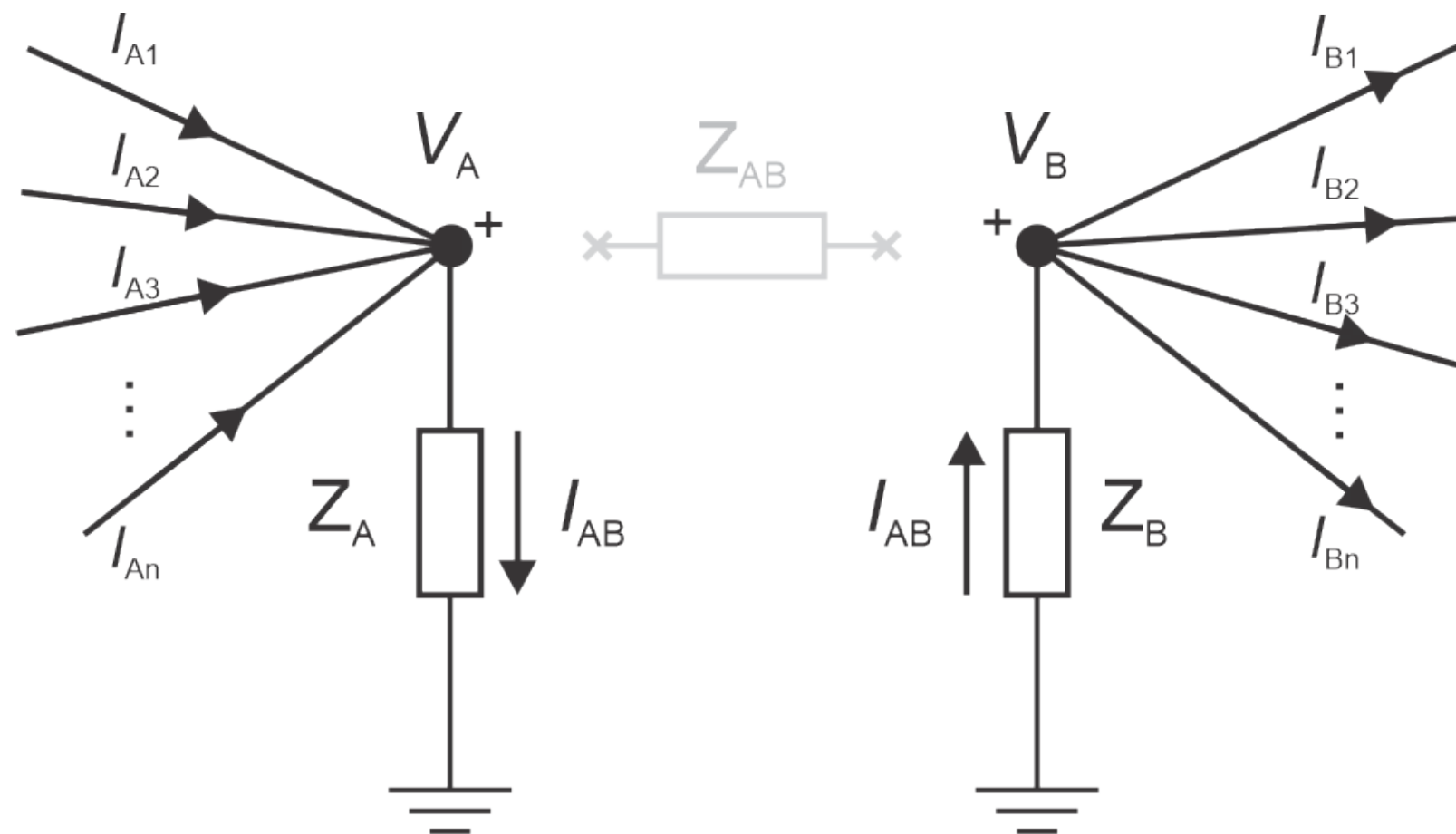
Milnerova teorema

$$I_{AB} = \frac{V_A}{Z_A}$$

$$I_{AB} = -\frac{V_B}{Z_B}$$

$$\frac{V_A - V_B}{Z_{AB}} = \frac{V_A}{Z_A}$$

$$\frac{V_A - V_B}{Z_{AB}} = -\frac{V_B}{Z_B}$$



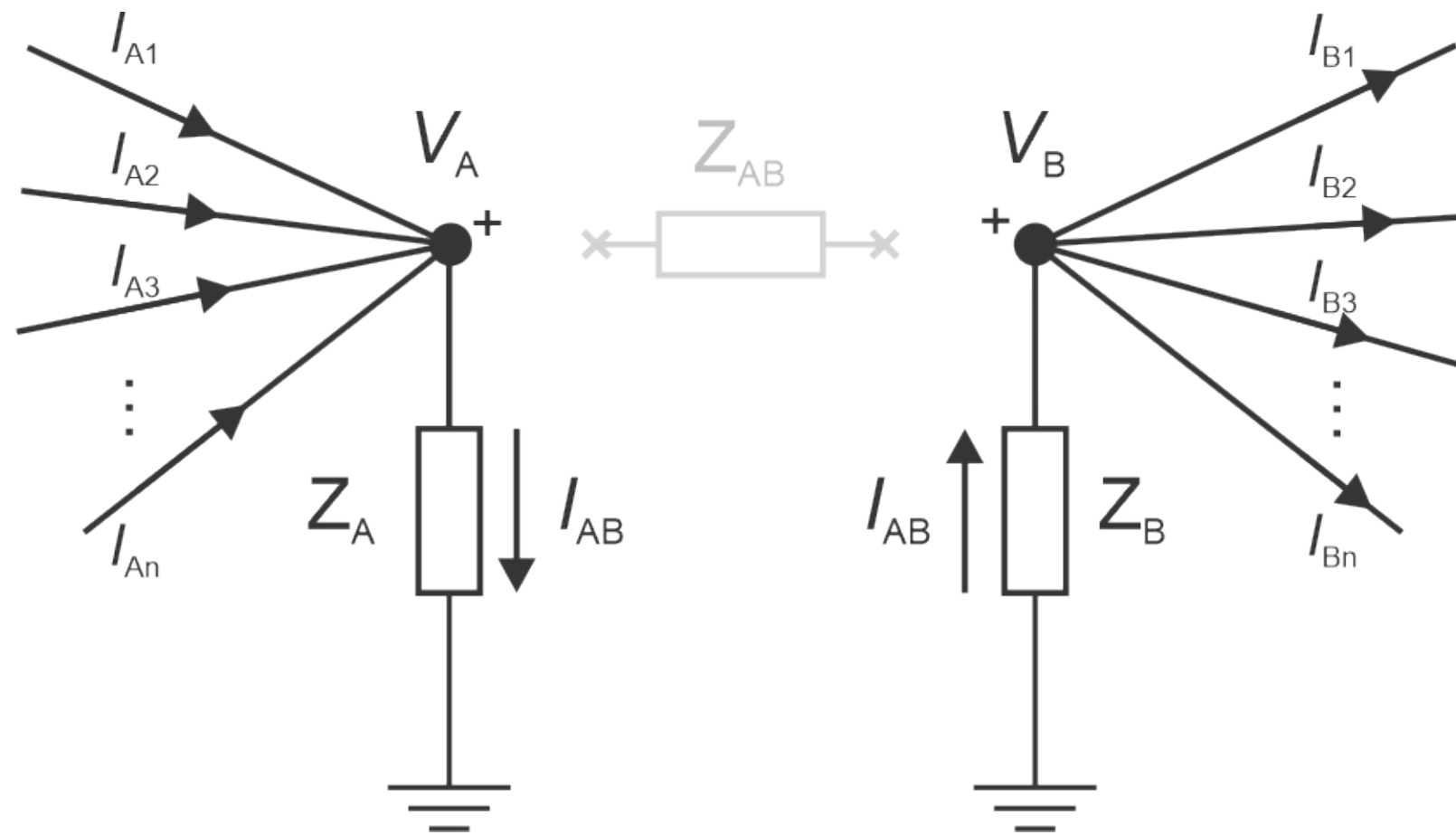
Milnerova teorema

$$Z_A = \frac{V_A}{V_A - V_B} Z_{AB}$$

$$Z_B = -\frac{V_B}{V_A - V_B} Z_{AB}$$

$$Z_A = \frac{1}{1 - \frac{V_B}{V_A}} Z_{AB}$$

$$Z_B = \frac{1}{1 - \frac{V_A}{V_B}} Z_{AB}$$

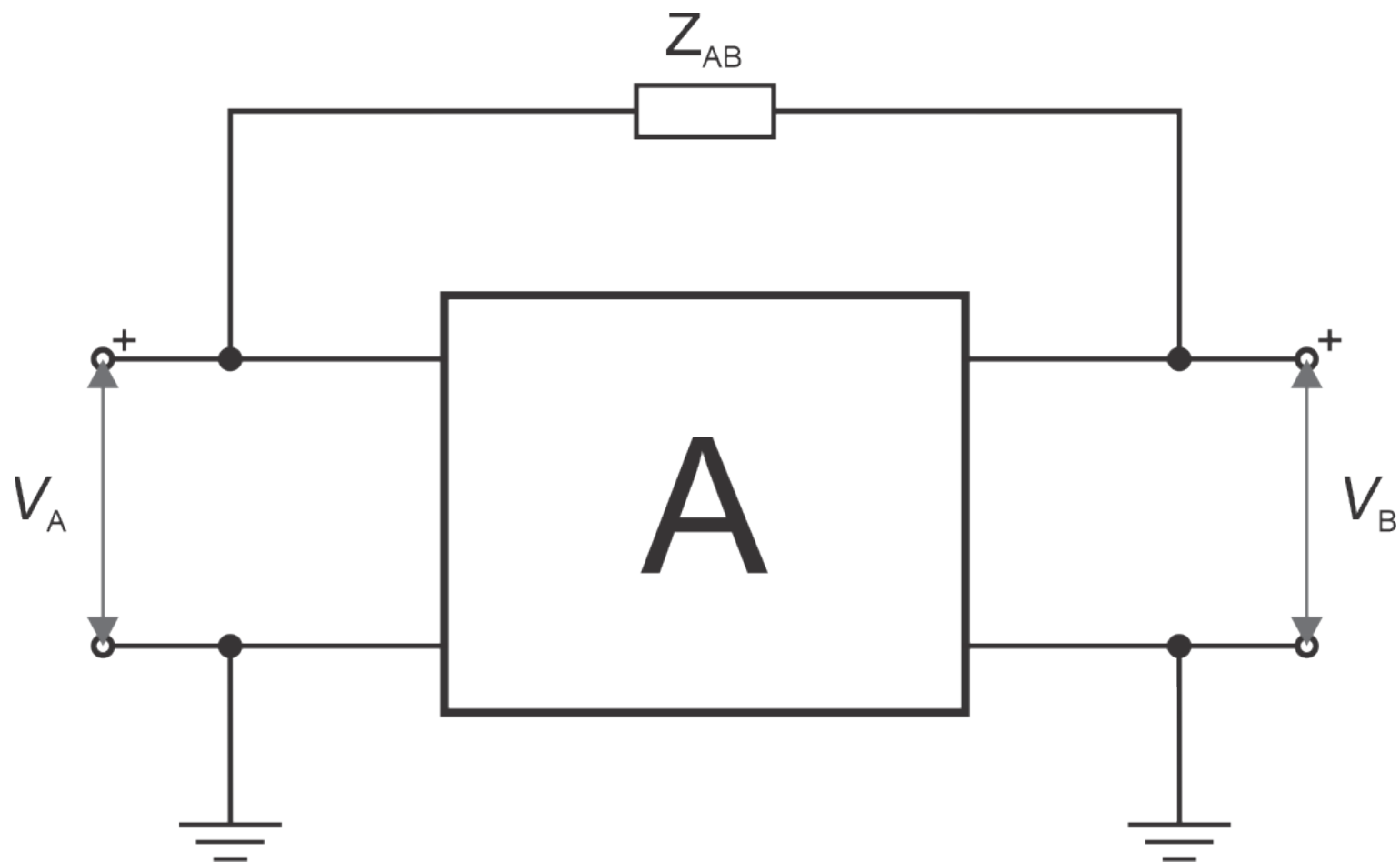


Milnerova teorema

$$Z_A = \frac{1}{1 - \frac{V_B}{V_A}} Z_{AB}$$

$$Z_B = \frac{1}{1 - \frac{V_A}{V_B}} Z_{AB}$$

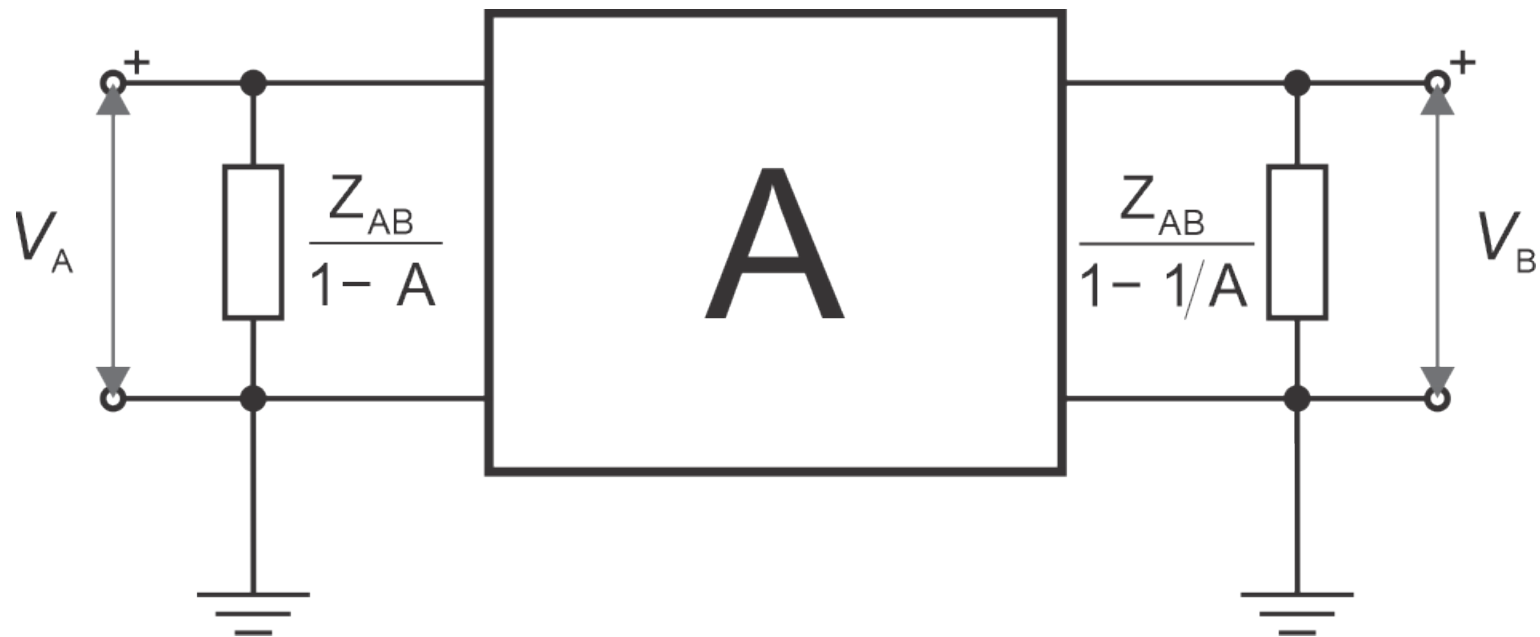
$$A = \frac{V_B}{V_A}$$



Milnerova teorema

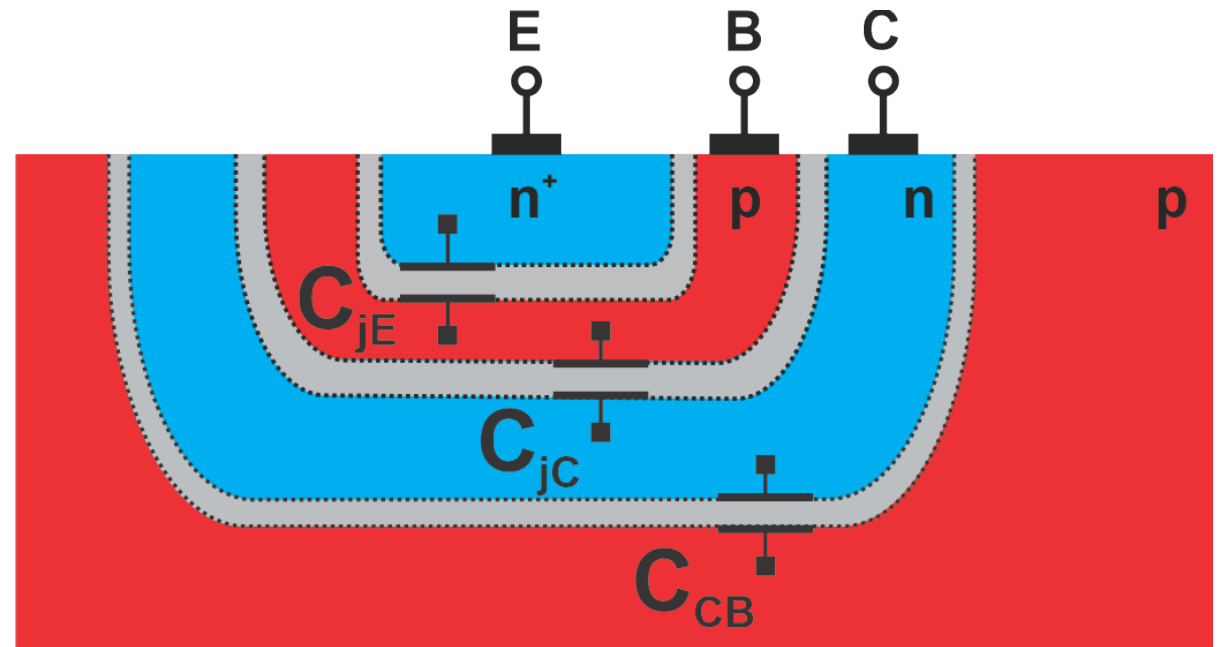
$$Z_A = \frac{1}{1-A} Z_{AB}$$

$$Z_B = \frac{1}{1-\frac{1}{A}} Z_{AB}$$



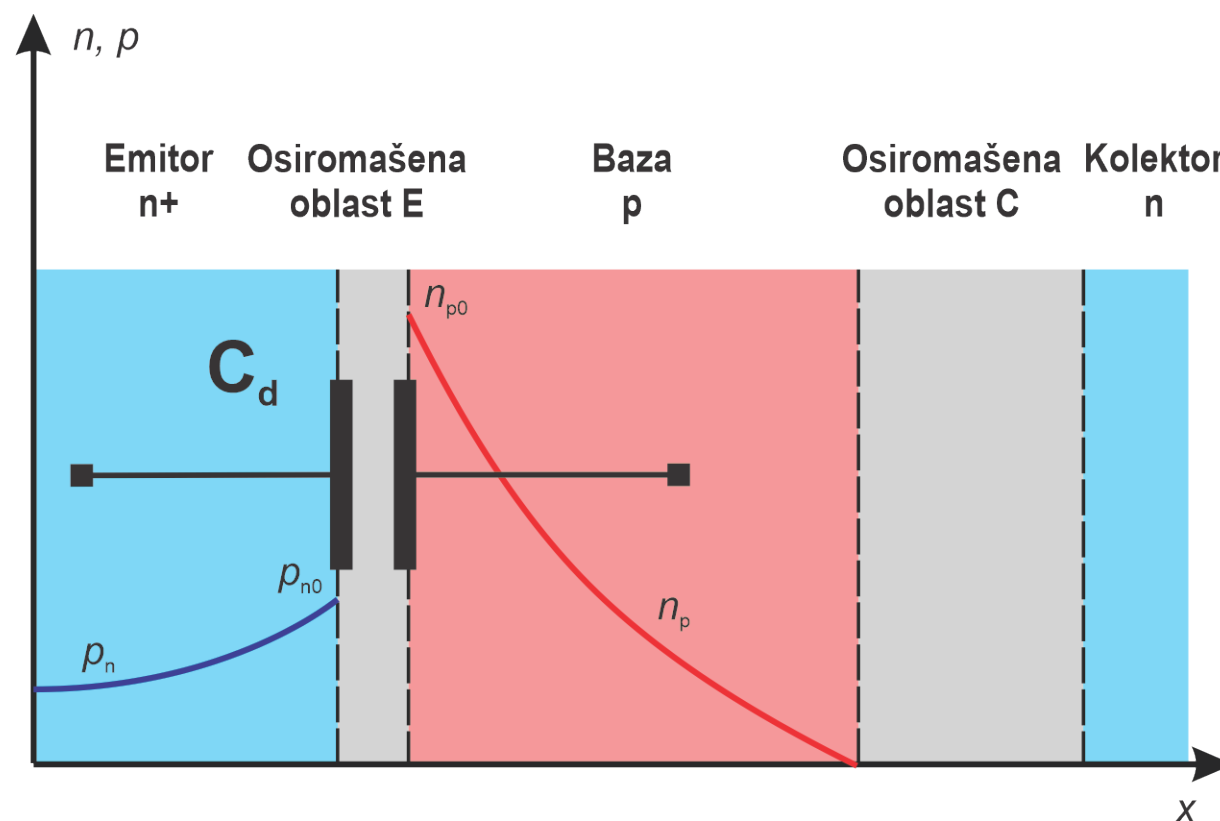
Model bipolarnog tranzistora za visoke frekvencije

- Kapacitivnosti spojeva:
 - C_{jE} – emitorskog
 - C_{jC} – kolektorskog
 - C_{CB} – kapacitivnost između kolektora i supstrata (bulk)



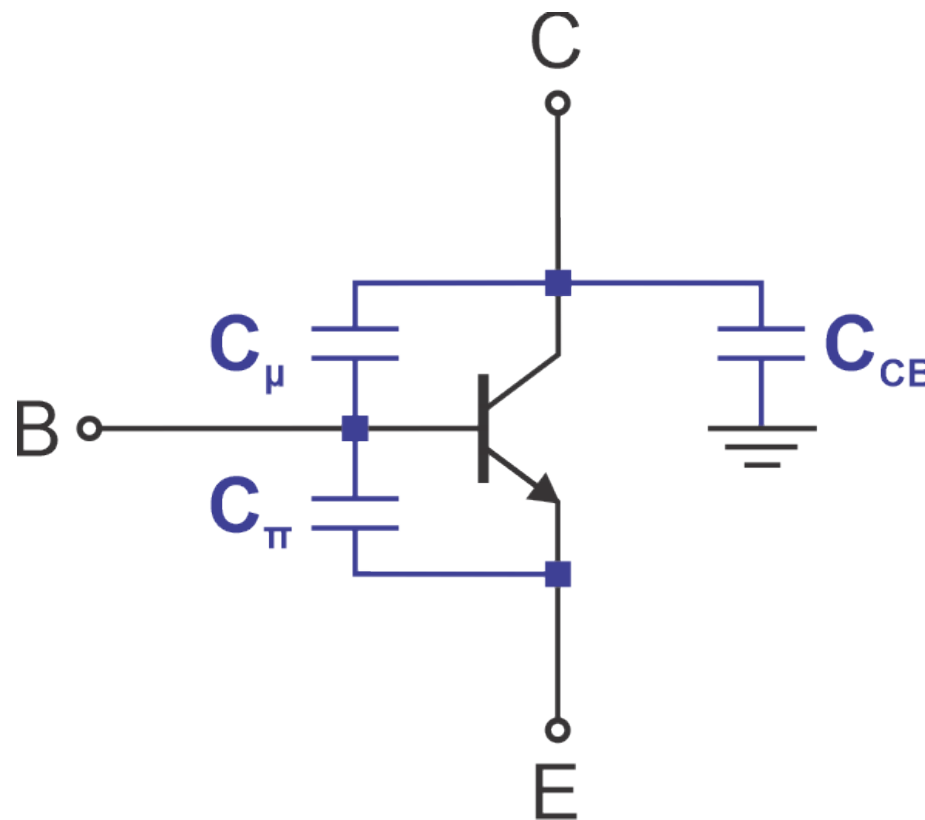
Model bipolarnog tranzistora za visoke frekvencije

- Difuziona kapacitivnost (C_d) je posledica difuzije većinskih nosilaca iz oblasti emitora u oblast baze.
- Difuziona kapacitivnost je između baze i emitora

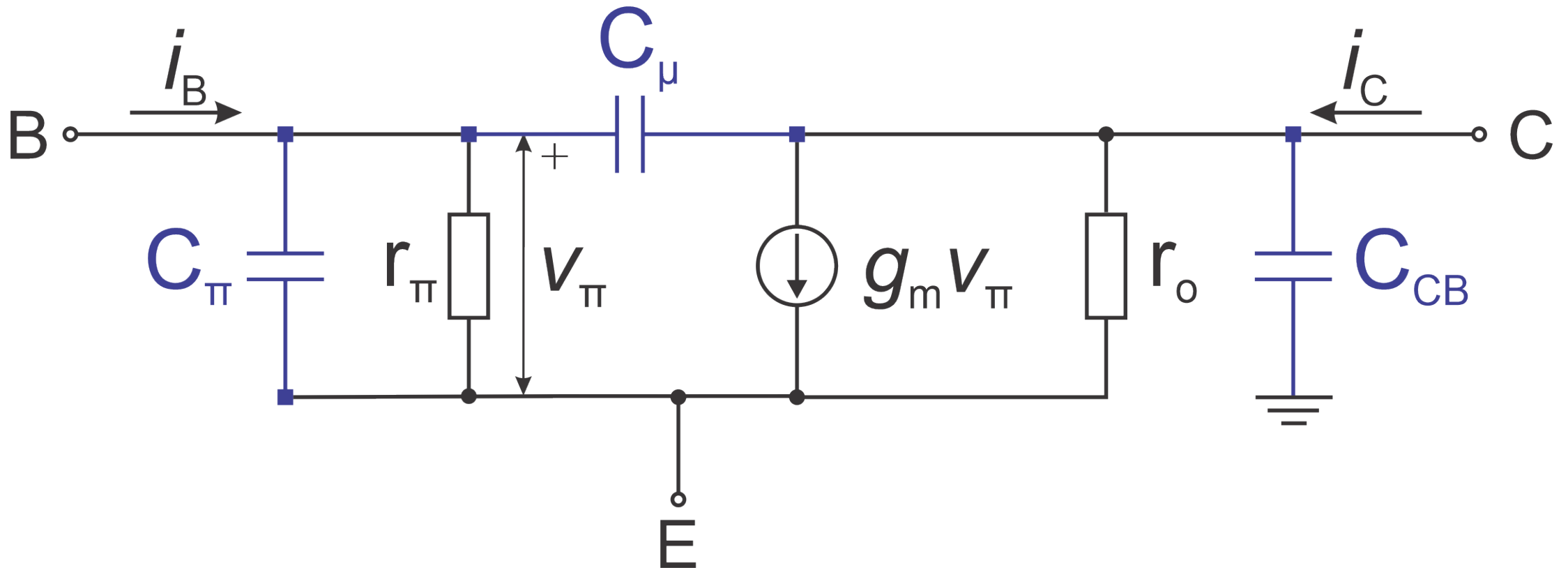


Model bipolarnog tranzistora za visoke frekvencije

- Ukupna kapacitivnost između baze i emitora je
 $C_{\pi} = C_{jE} + C_d$
- Ukupna kapacitivnost između baze i kolektora je
 $C_{\mu} = C_{jC}$

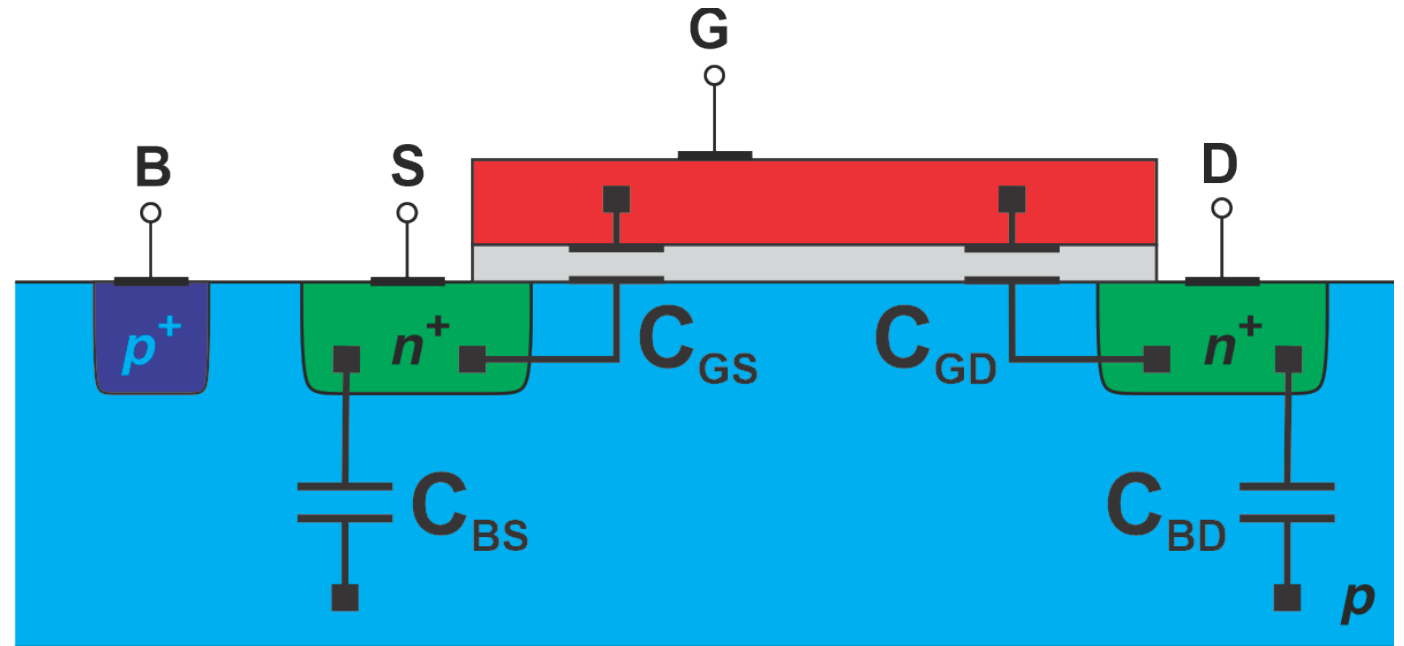


Model bipolarnog tranzistora za visoke frekvencije



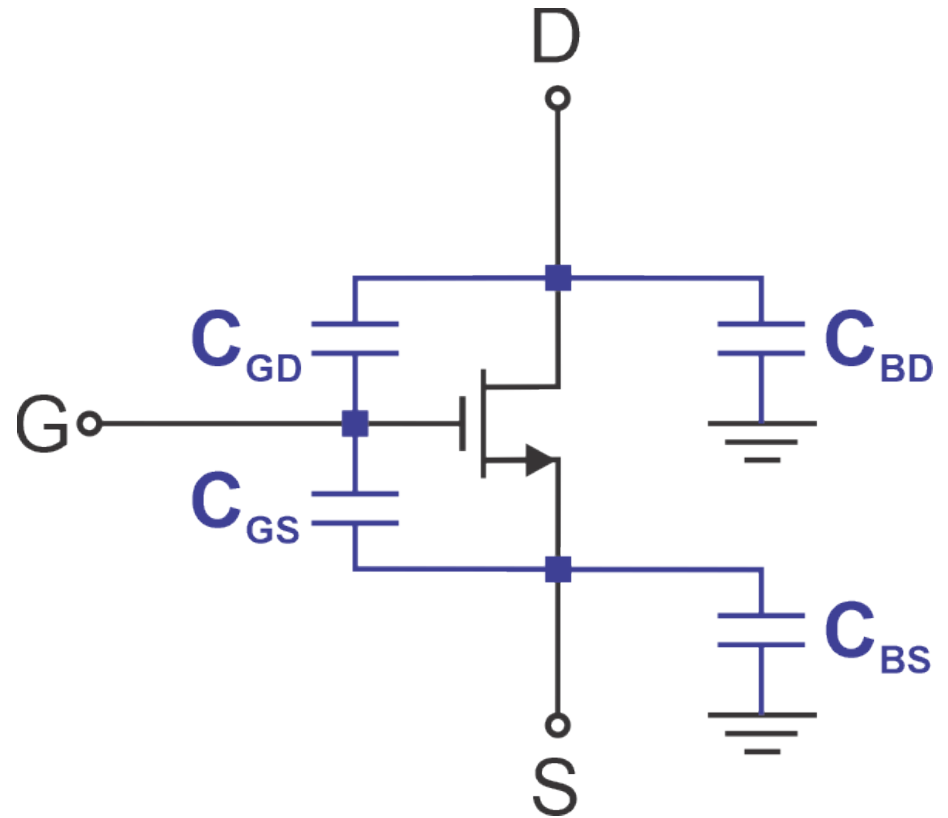
Model MOS tranzistora za visoke frekvencije

- Kapacitivnosti PN spojeva:
 - C_{BS} – sorsa i balka
 - C_{BD} – drejna i balka
- Kapacitivnost MOS strukture, C_{GS} i C_{GD} .



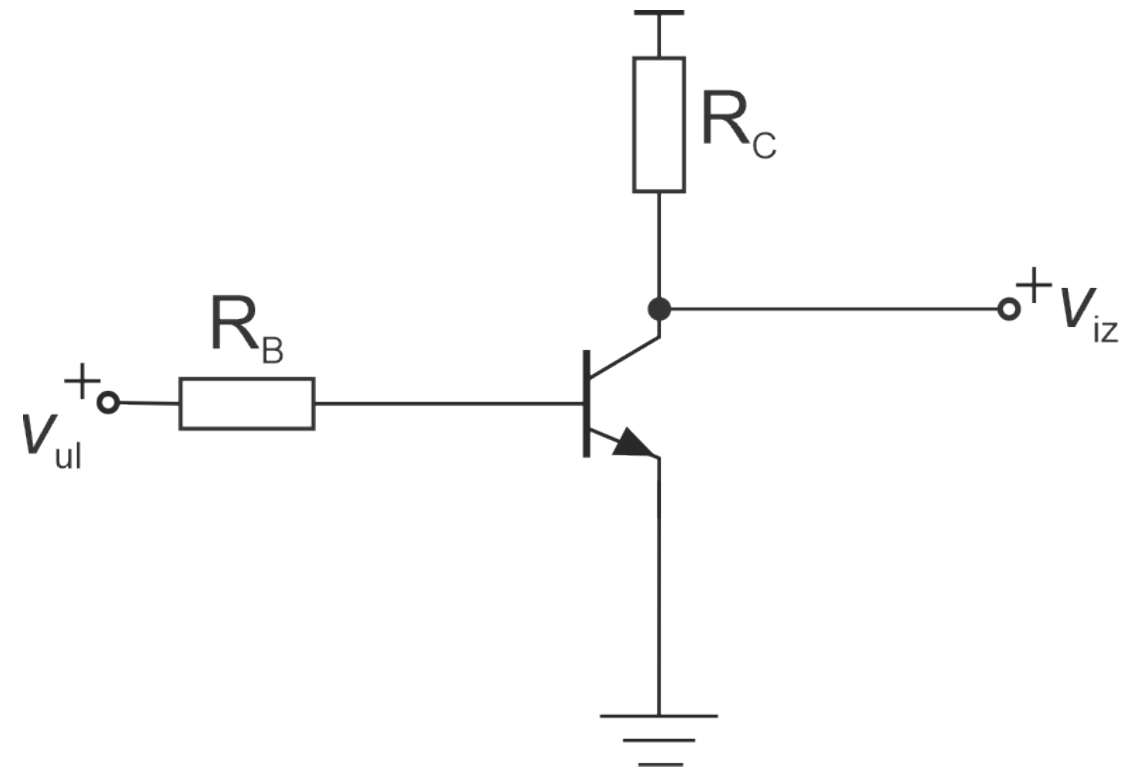
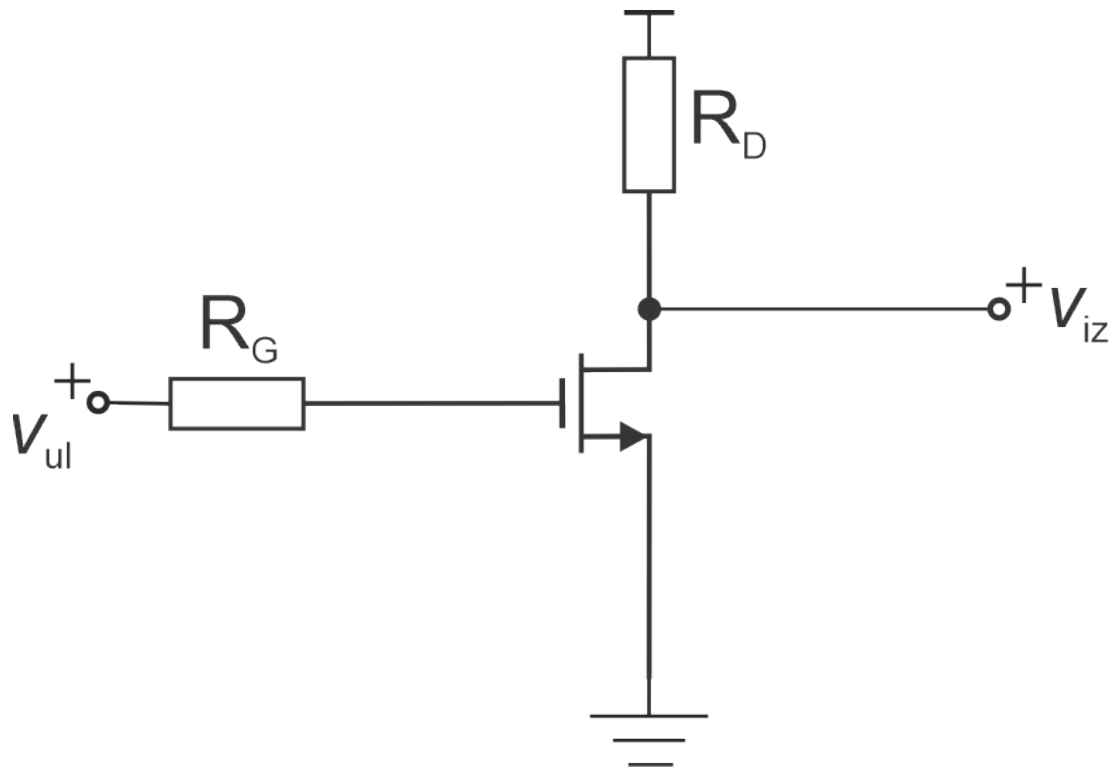
Model bipolarnog tranzistora za visoke frekvencije

- Kapacitivnosti MOS tranzistora (balk vezan za masu)



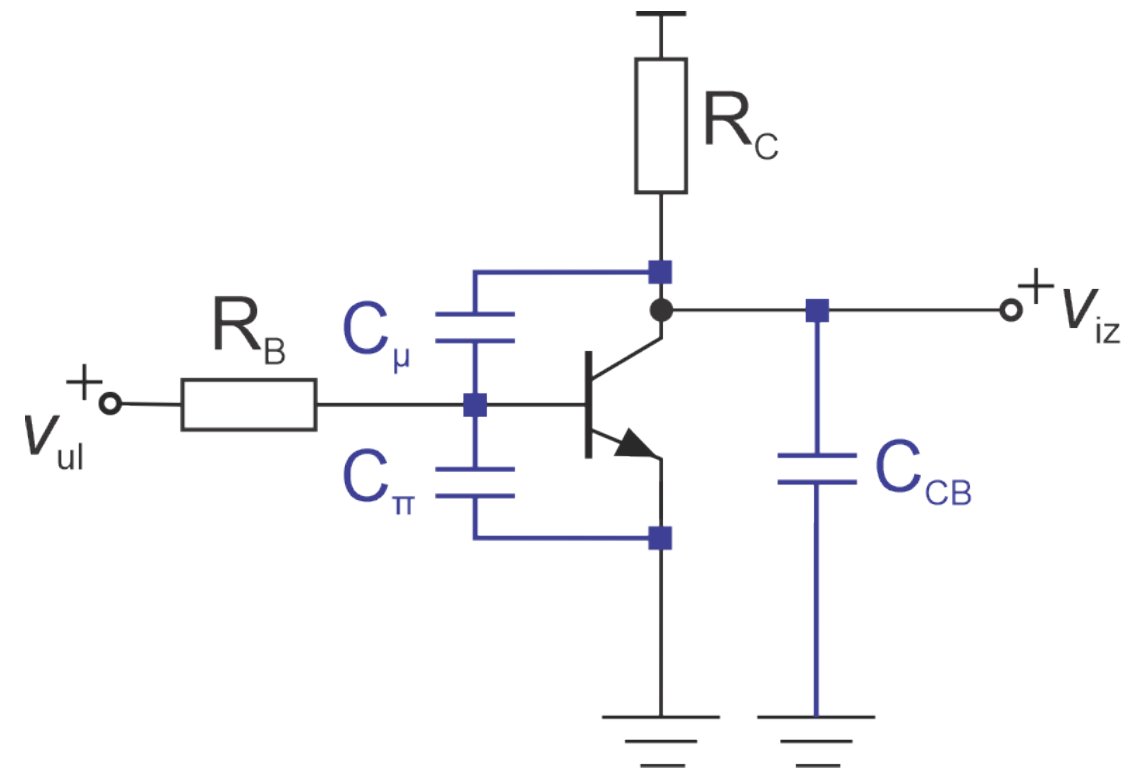
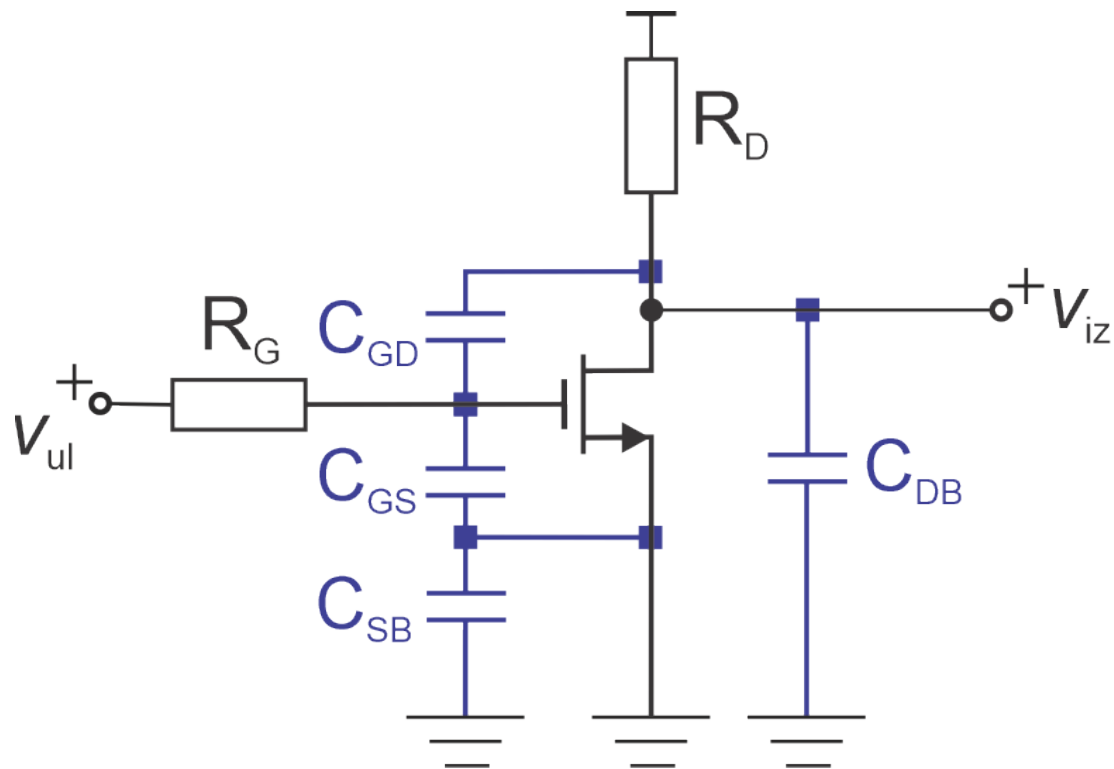
Prenosne funkcije pojačavača

- Pojačavači sa zajedničkim sorsom/emitorom



Prenosne funkcije pojačavača

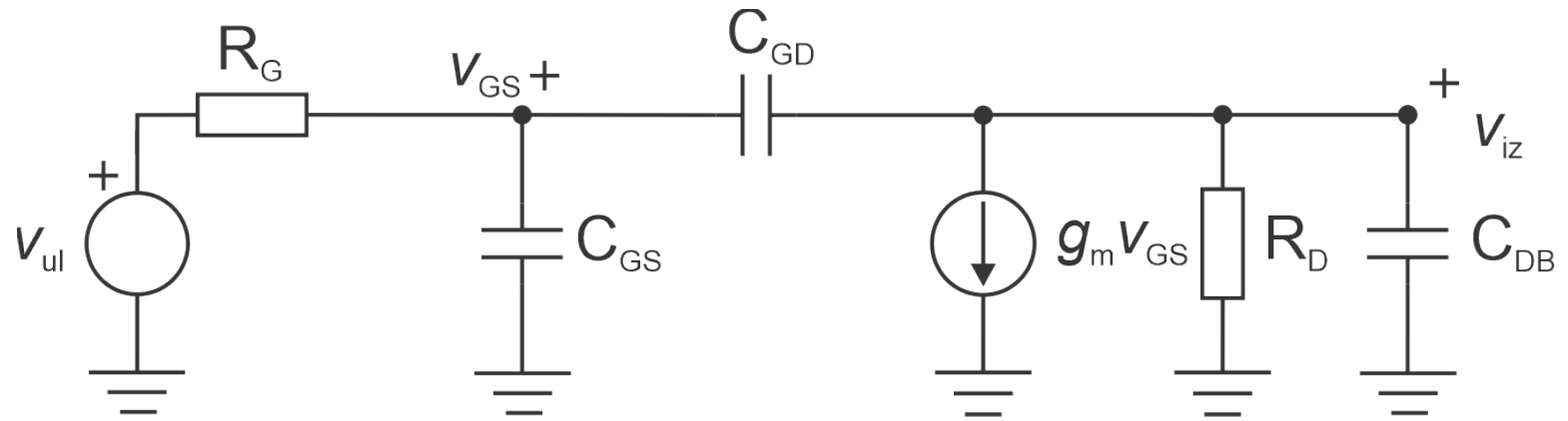
- Pojačavači sa zajedničkim sorsom/emitorom



Prenosne funkcije pojačavača (zajednički sors)

- Milerova teorema (otkačen C_{GD} , traži se v_{iz}/v_{GS})

$$v_{iz} = -\frac{R_D}{1 + sC_{DB}R_D} \cdot g_m v_{GS}$$

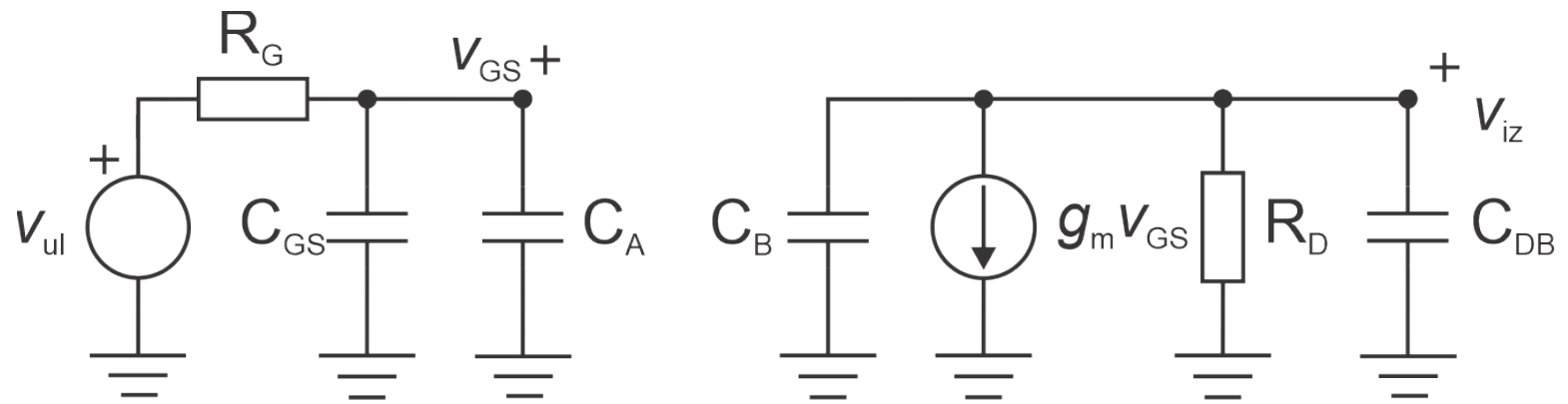


Prenosne funkcije pojačavača (zajednički sors)

- Kapacitivnosti C_A i C_B

$$C_A = C_{GD} (1 - V_{iz}/V_{GS})$$

$$C_B = C_{GD} (1 - V_{GS}/V_{iz})$$

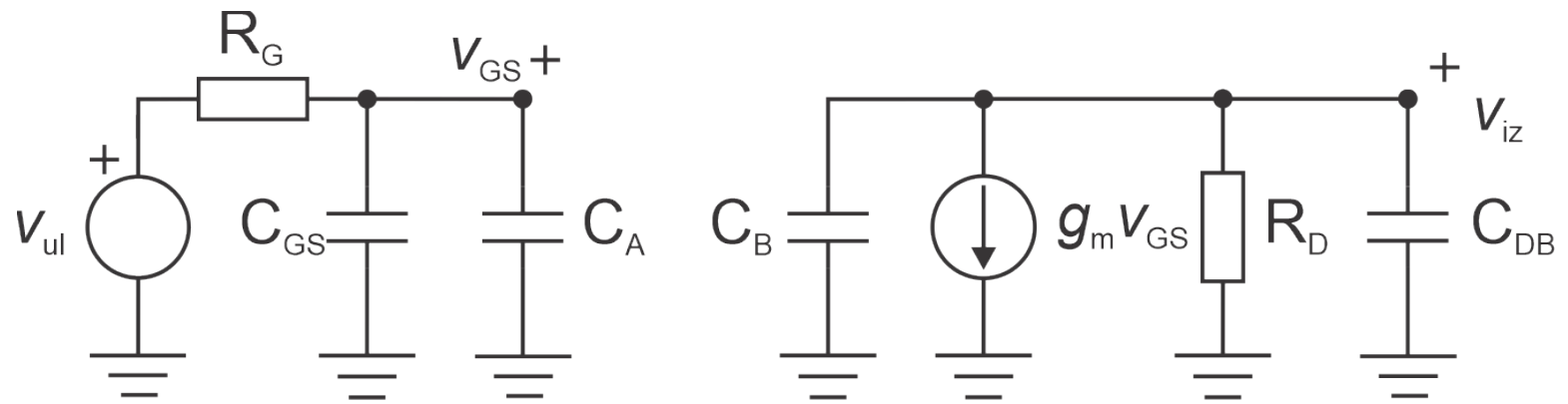


Prenosne funkcije pojačavača (zajednički sors)

- Milerova teorema (otkačen C_{GD} , traži se v_{iz}/v_{GS})

$$C_A = C_{GD} \left(1 + \frac{g_m R_D}{1 + s C_{DB} R_D} \right)$$

$$C_B = C_{GD} \left(1 + \frac{1}{g_m R_D} + s \frac{C_{DB}}{g_m} \right)$$

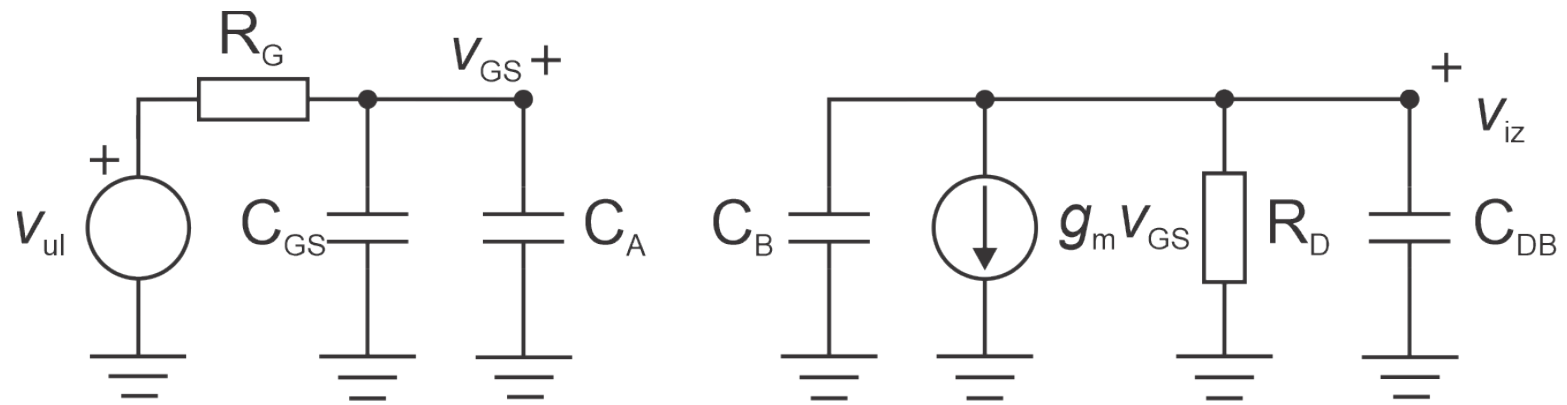


Prenosne funkcije pojačavača (zajednički sors)

- Milerova teorema – aproksimacija ($C_{DB}=0$)

$$C_A \approx C_{GD} (1 + g_m R_D)$$

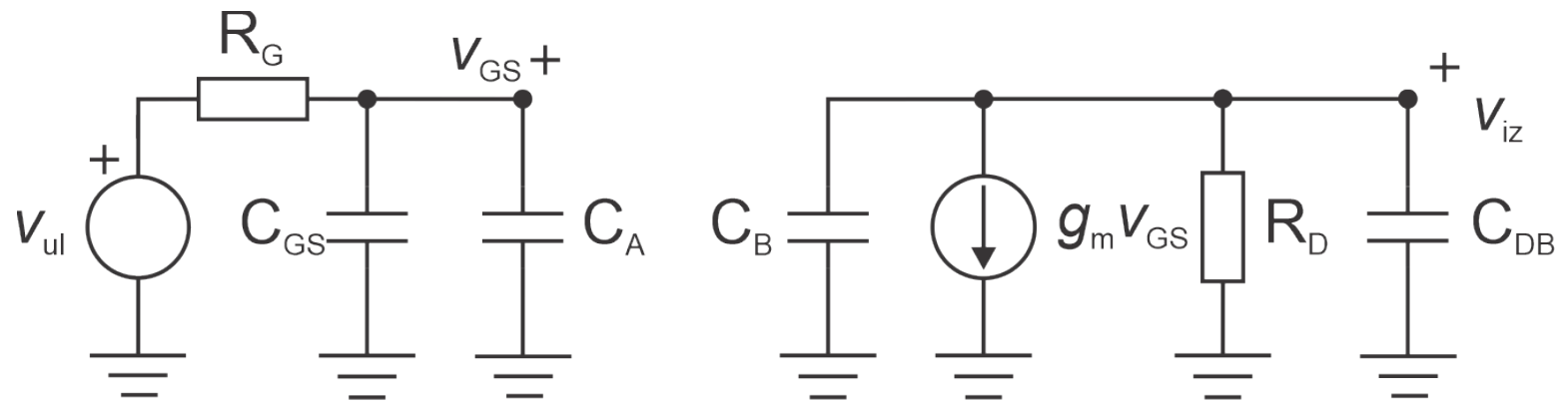
$$C_B \approx C_{GD} (1 + 1/g_m R_D)$$



Prenosne funkcije pojačavača (zajednički sors)

$$v_{GS} = \frac{1}{1 + s(C_A + C_{GS})R_G} v_{ul}$$

$$v_{iz} = -\frac{g_m R_D}{1 + s(C_B + C_{DB})R_D} v_{GS}$$



Prenosne funkcije pojačavača (zajednički sors)

$$v_{iz} = -\frac{g_m R_D}{(1 + s(C_B + C_{DB})R_D)(1 + s(C_A + C_{GS})R_G)} v_{ul}$$

$$A_0 = -g_m R_D$$

$$\omega_{p1} = -\frac{1}{(C_A + C_{GS})R_G} = -\frac{1}{(C_{GD}(1 + g_m R_D) + C_{GS})R_G}$$

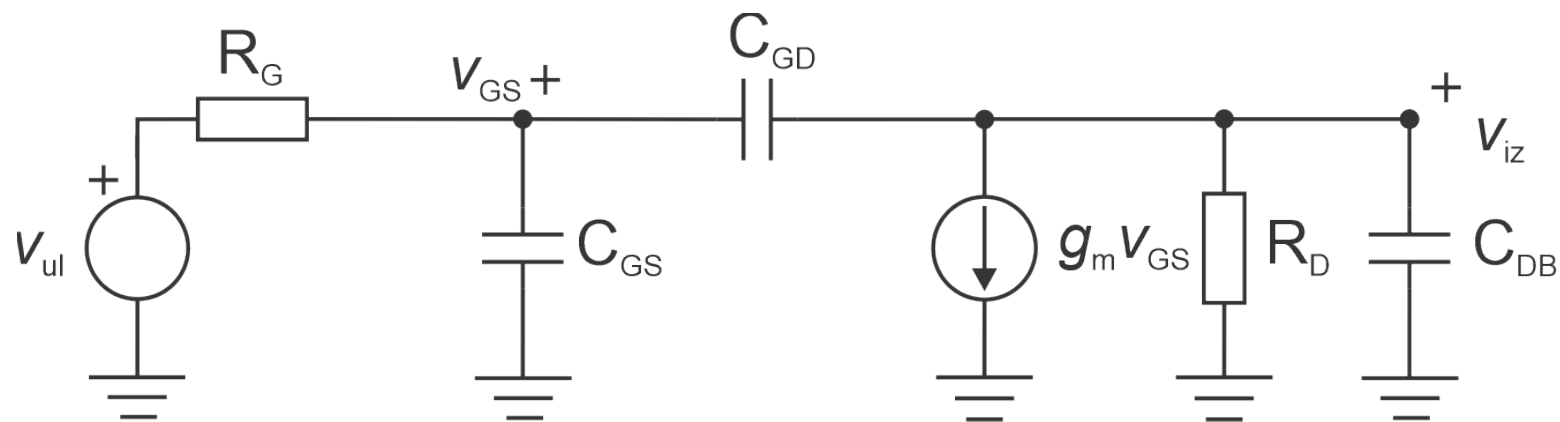
$$\omega_{p2} = -\frac{1}{(C_B + C_{DB})R_D} = -\frac{1}{(C_{GD}(1 + 1/g_m R_D) + C_{DB})R_D}$$

Prenosne funkcije pojačavača (zajednički sors)

- Direktan pristup, metodom potencijala čvorova

$$\frac{v_{GS} - v_{ul}}{R_G} + sC_{GS} \cdot v_{GS} + sC_{GD} (v_{GS} - v_{iz}) = 0$$

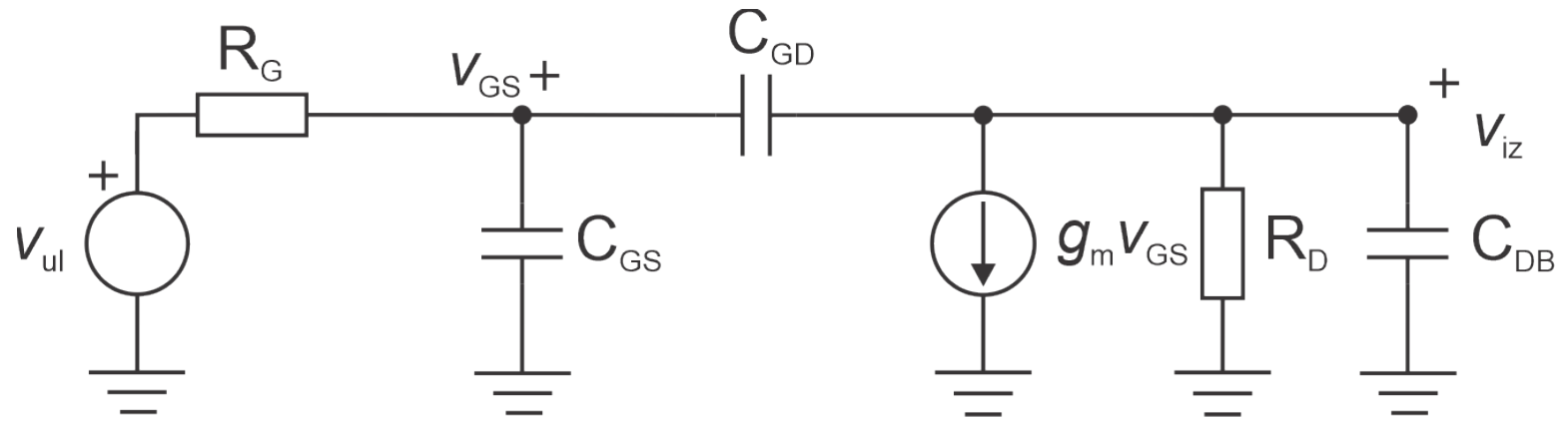
$$v_{iz} (sC_{DB} + 1/R_D) + g_m v_{GS} + sC_{GD} (v_{iz} - v_{GS}) = 0$$



Prenosne funkcije pojačavača (zajednički sors)

$$v_{GS} (sC_{GS} + 1/R_G) = v_{ul}/R_G + sC_{GD}v_{iz}$$

$$v_{GS} = \frac{s(C_{DB} + C_{GD}) + 1/R_D}{sC_{GD} - g_m} v_{iz}$$



Prenosne funkcije pojačavača (zajednički sors)

$$\frac{v_{iz}}{v_{ul}} = \frac{-g_m R_D (1 - s C_{GD} R_D)}{a \cdot s^2 + b \cdot s + 1}$$

$$A_0 = -g_m R_D$$

$$a = \left((C_{DB} + C_{GD}) C_{GS} - C_{GD}^2 \right) R_G R_D$$

$$\omega_{z1} = \frac{1}{C_{GD} R_D}$$

$$b = C_{GS} R_G + (C_{DB} + C_{GD}) R_D + C_{GD} R_G R_D g_m$$

$$\omega_{p1}, \omega_{p2}$$

Prenosne funkcije pojačavača (zajednički sors)

- Dominantni pol ($\omega_{p2} \gg \omega_{p1}$) – aproksimacija

$$\left(1 + \frac{s}{\omega_{p1}}\right) \left(1 + \frac{s}{\omega_{p2}}\right) = \frac{s^2}{\omega_{p1} \cdot \omega_{p2}} + s \left(\frac{1}{\omega_{p1}} + \frac{1}{\omega_{p2}} \right) + 1$$

$$a = \frac{1}{\omega_{p1} \cdot \omega_{p2}}$$

$$b = \frac{1}{\omega_{p1}} + \frac{1}{\omega_{p2}} \simeq \frac{1}{\omega_{p1}}$$

$$\omega_{p1} = \frac{1}{b}$$

$$\omega_{p2} = \frac{b}{a}$$

Prenosne funkcije pojačavača (zajednički sors)

- Dominantni pol ($\omega_{p2} \gg \omega_{p1}$) – aproksimacija

$$\omega_{p1} = \frac{1}{C_{GS}R_G + (C_{DB} + C_{GD})R_D + C_{GD}R_G R_D g_m}$$

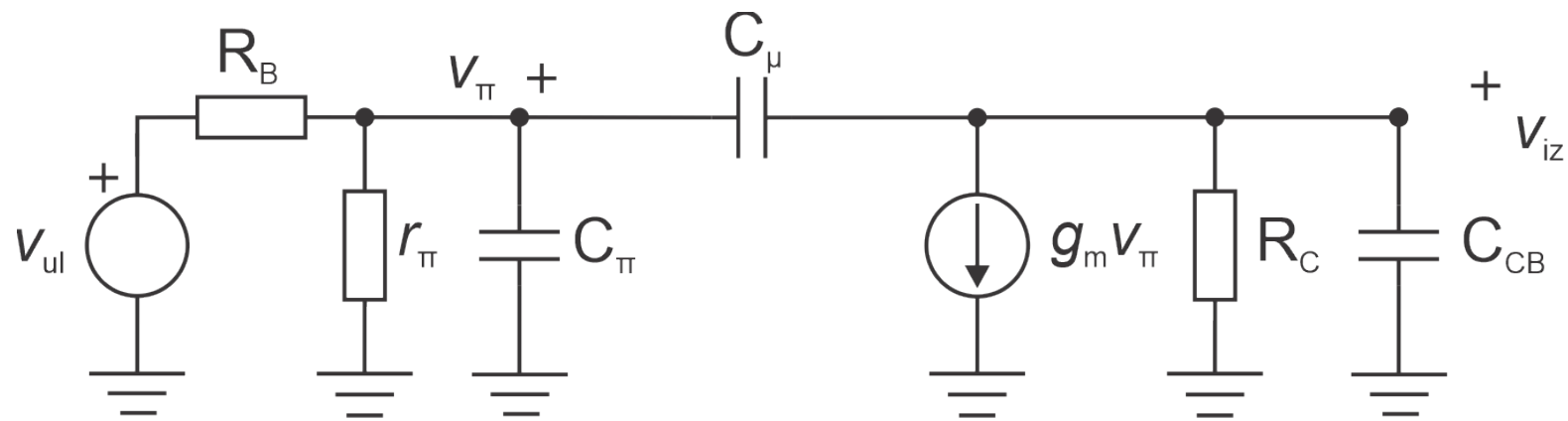
$$\omega_{p2} = \frac{C_{GS}R_G + (C_{DB} + C_{GD})R_D + C_{GD}R_G R_D g_m}{((C_{DB} + C_{GD})C_{GS} - C_{GD}^2)R_G R_D}$$

Prenosne funkcije pojačavača (zajednički emitor)

- Razdelnik napona R_G i r_π se može zameniti ekvivalentnim Thevenenovim generatorom

$$v_T = \frac{r_\pi}{r_\pi + R_B} v_{ul}$$

$$R_T = \frac{r_\pi R_B}{r_\pi + R_B}$$



Prenosne funkcije pojačavača (zajednički emitor)

- Topologija kola je identična kao u slučaju pojačavača sa zajedničkim sorsom

$$C_{GS} \rightarrow C_{\pi}$$

$$v_{ul} \rightarrow v_{\pi}$$

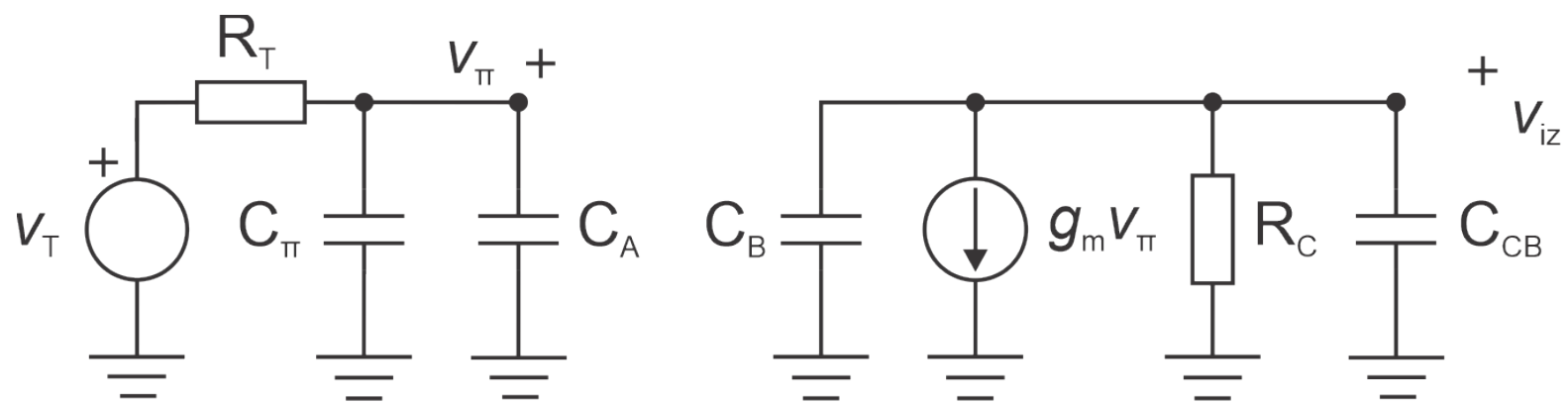
$$C_{GD} \rightarrow C_{\mu}$$

$$v_{GS} \rightarrow v_{\pi}$$

$$C_{DB} \rightarrow C_{CB}$$

$$R_G \rightarrow R_T$$

$$R_D \rightarrow R_C$$



Prenosne funkcije pojačavača (zajednički emitor)

- Topologija kola je identična kao u slučaju pojačavača sa zajedničkim sorsom

$$C_{GS} \rightarrow C_{\pi}$$

$$v_{ul} \rightarrow v_{\pi}$$

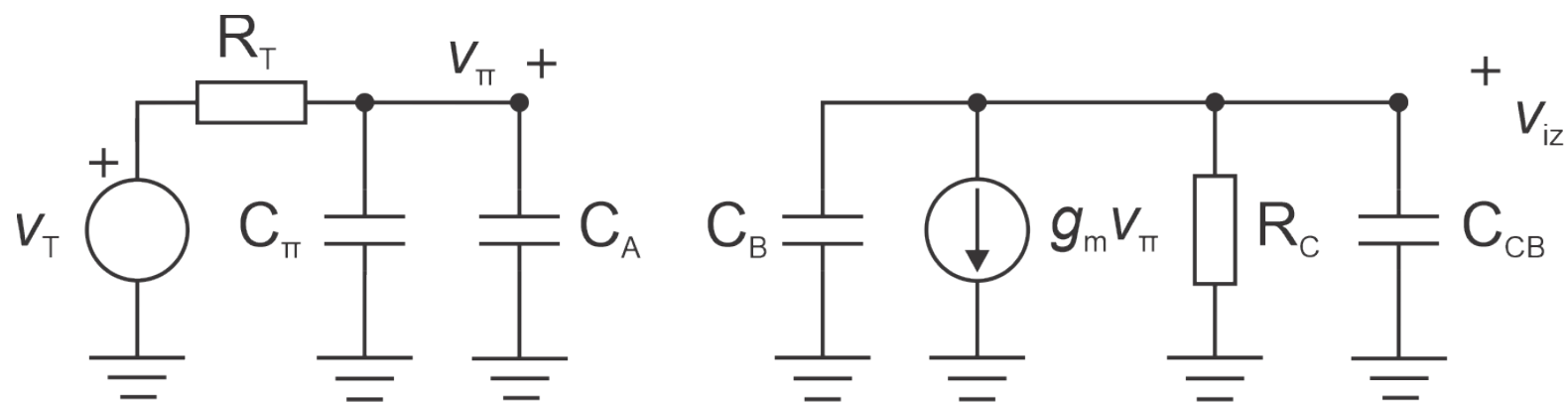
$$C_{GD} \rightarrow C_{\mu}$$

$$v_{GS} \rightarrow v_{\pi}$$

$$C_{DB} \rightarrow C_{CB}$$

$$R_G \rightarrow R_T$$

$$R_D \rightarrow R_C$$

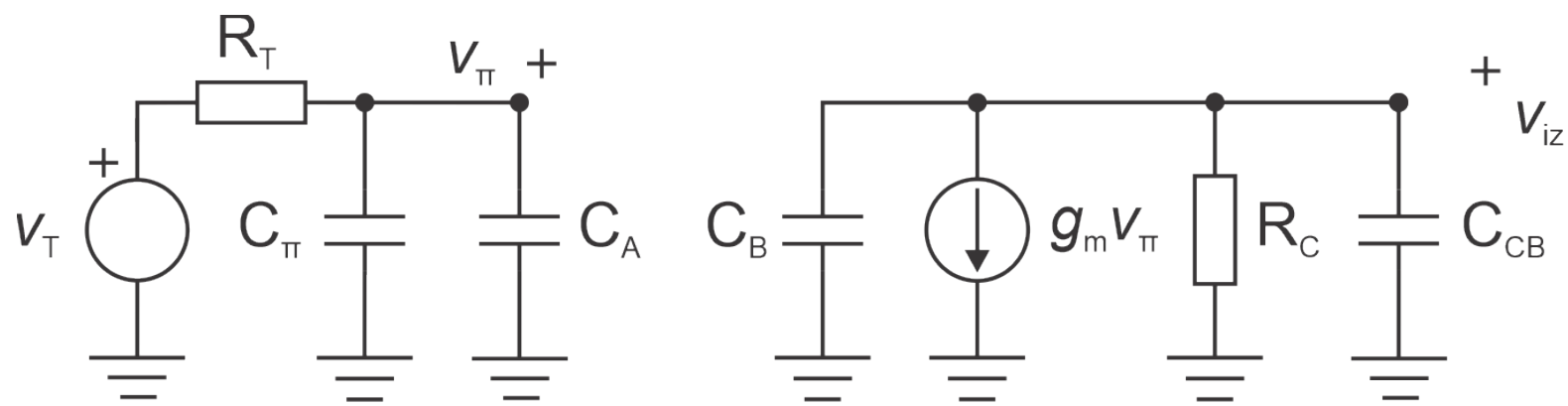


Prenosne funkcije pojačavača (zajednički emitor)

- Milerova teorema – aproksimacija ($C_{CB}=0$)

$$C_A \approx C_\mu (1 + g_m R_C)$$

$$C_B \approx C_\mu (1 + 1/g_m R_C)$$



Prenosne funkcije pojačavača (zajednički emitor)

$$v_{iz} = - \frac{g_m R_C}{(1 + s(C_B + C_{CB})R_C)(1 + s(C_A + C_\pi)R_T)} v_{ul}$$

$$A_0 = -g_m R_C$$

$$\omega_{p1} = - \frac{1}{(C_A + C_\pi)R_T} = - \frac{1}{(C_\mu(1 + g_m R_C) + C_\pi)R_T}$$

$$\omega_{p2} = - \frac{1}{(C_B + C_{CB})R_C} = - \frac{1}{(C_\mu(1 + 1/g_m R_C) + C_{CB})R_C}$$

Prenosne funkcije pojačavača (zajednički emitor)

$$\frac{v_{iz}}{v_{ul}} = \frac{-g_m R_C (1 - s C_\mu R_C)}{a \cdot s^2 + b \cdot s + 1}$$

$$A_0 = -g_m R_C$$

$$a = \left((C_{CB} + C_\mu) C_\pi - C_\mu^2 \right) R_T R_C$$

$$\omega_{z1} = \frac{1}{C_\mu R_C}$$

$$b = C_\pi R_T + (C_{CB} + C_\mu) R_C + C_\mu R_T R_C g_m$$

Prenosne funkcije pojačavača (zajednički emitor)

- Dominantni pol ($\omega_{p2} \gg \omega_{p1}$) – aproksimacija

$$\omega_{p1} = \frac{1}{C_{\pi}R_T + (C_{CB} + C_{\mu})R_C + C_{\mu}R_TR_Cg_m}$$

$$\omega_{p2} = \frac{C_{\pi}R_T + (C_{CB} + C_{\mu})R_C + C_{\mu}R_TR_Cg_m}{\left((C_{CB} + C_{\mu})C_{\pi} - C_{\mu}^2\right)R_TR_C}$$