Fakultet elektrotehnike i računarstva Zavod za elektroniku, mikroelektroniku, računalne i inteligentne sustave

## Elektronika 1

## Električki signal

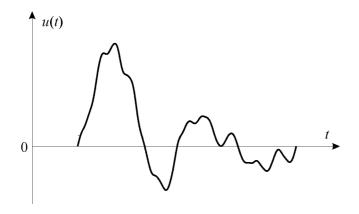
Temeljna uloga elektronike – obrada informacija.

Fizikalna informacija (temperatura, brzina, zvuk, slika) – prije obrade pretvorba u električki signal

Električki signal – sadrži informaciju u vidu vremenski promjenjivog napona ili struje

## Prikaz električkog signala

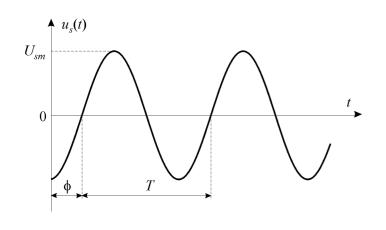
Vremenski prikaz – promjena signala u vremenu



Frekvencijski spektar – ovisnost signala o frekvenciji Određuje se pomoću *Fourierovog reda* ili *Fourierove transformacije* Sastoji se od zbroja sinusnih signala različitih frekvencija, amplituda i faza

## Sinusni signal

#### Sinusni signal - osnovni signal u elektronici



$$u_s(t) = U_{sm} \sin(\omega t - \phi)$$

 $U_{sm}$  – amplituda  $U_s$  – efektivna vrijednost  $U_s = U_{sm} / \sqrt{2}$   $\omega$  – kružna frekvencija f – frekvencija  $\omega = 2 \pi f$ 

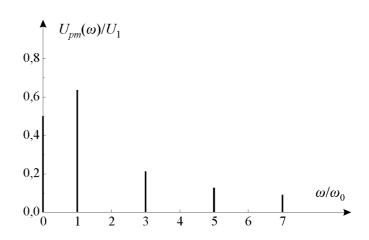
periodički signal  $u_s(t+T) = u_s(t)$ T – perioda T = 1/f

## Primjer – pravokutni signal

#### Vremenski prikaz

# $U_1$ $U_2$ $U_3$ $U_4$ $U_5$ $U_7$ $U_8$ $U_9$ $U_9$

#### Frekvencijski spektar



$$u_P(t) = \frac{U_1}{2} + \frac{2}{\pi} U_1 \left( \sin \omega_0 t + \frac{1}{3} \sin 3 \omega_0 t + \frac{1}{5} \sin 5 \omega_0 t + \frac{1}{7} \sin 7 \omega_0 t + \cdots \right)$$

 $U_1/2$  – istosmjerna komponenta

$$\omega_0 = 2\pi/T$$
 – osnovna frekvencija

 $n\omega_0$  – viši harmonici

## Vrste signala

#### Analogni signali

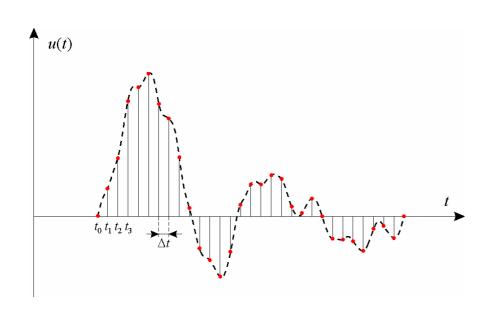
- prirodni signali, analogni fizikalnoj informaciji
- amplituda poprima sve vrijednosti (kontinuirana)
- kontinuirano se mijenja u vremenu
- obrađuju se analognim sklopovima

#### Digitalni signali

- nizovi brojeva koji predstavljaju veličine signala u diskretnim trenucima
- obrađuju se digitalnim sklopovima

## Uzorkovanje analognog signala

Diskretizacija po vremenu – prvi korak pretvorbe analognog u digitalni signal



uzorkovanje u diskretnim trenucima  $t_0$ ,  $t_1$ ,  $t_2$ ,  $t_{03}$ 

razmak diskretizacije  $\Delta t$  mora biti dovoljno mali da se ne izgubi informacija

uzorkovani signal (uzorci) – diskretan u vremenu, kontinuirana amplituda

### Digitalizacija uzorkovanog signala

Zamjena uzoraka signala brojem s konačnim brojem znamenaka - drugi korak pretvorbe analognog u digitalni signal

Diskretizirane amplitude – poprimaju konačni broj razina
Prikaz broja - koristi se *binarni brojevni sustav* – dvije znamenke 0 i 1
Binarni broj *B* s *N* znamenaka

- računa se prema  $B = b_{N-1} 2^{N-1} + \dots + b_2 2^2 + b_1 2^1 + b_0 2^0$
- piše se skraćeno  $B = b_{N-1} \cdots b_2 b_1 b_0$

Broj razina diskterizirane amplitude –  $2^N$ 

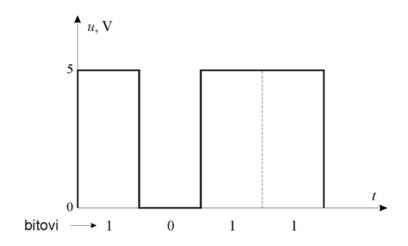
N broj bitova binarnog broja – određuje pogrešku pretvorbe

### Binarni broj u digitalnim sklopovima

Predočuje se nizom impulsa s dvije razine napona

#### Pozitivna logika:

- niska razina napona bit 0
- visoka razina napona bit 1



## Analogna i digitalna elektronika

#### Analogni sustavi

- složeniji zbog veće osjetljivosti analognih signala informacija signala sadržana u razini amplitude
- nužni zbog analogne prirode fizikalnih informacija

#### Digitalni sustavi

- jednostavniji zbog manje osjetljivosti digitalnih signala informacija signala sadržana u neprisutnosti ili prisutnosti impulsa
- jednostavnije projektiranje zbog manjih zahtjeva na rad sklopa
- □ veliki broj digitalnih blokova realizacija s integriranim sklopovima

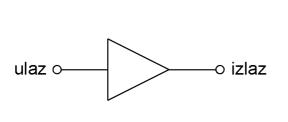
#### Digitalna obrada signala

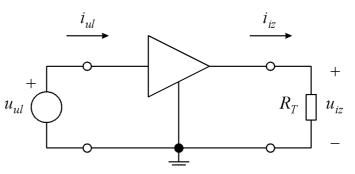
- popularna zbog jednostavnosti digitalnih sustava i manje osjetljivosti digitalnih signala
- u analognim primjenama zahtjeva analogno-digitalnu i digitalnoanalognu pretvorbu

## Pojačalo

#### Pojačalo

- pojačava ulazni signal
- linearni sklop pojačani izlazni signal istog je valnog oblika kao i ulazni





električki simbol

priključak izvora signala  $u_{nl}$  i otpora trošila  $R_T$ 

#### Pojačanja

naponsko

strujno

pojačanje snage

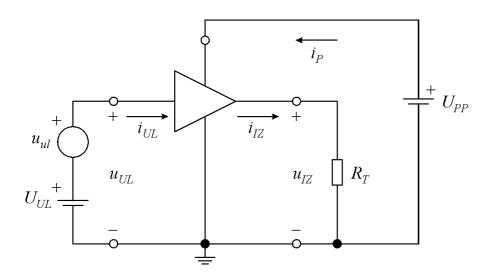
$$A_V \equiv \frac{u_{iz}(t)}{u_{ul}(t)}$$

$$A_I \equiv \frac{i_{iz}(t)}{i_{ul}(t)}$$

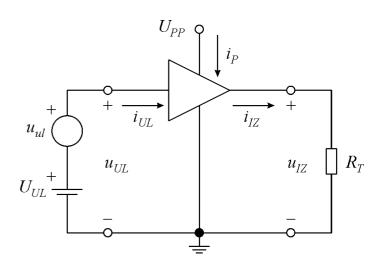
$$A_P \equiv \frac{p_{iz}(t)}{p_{ul}(t)} = \frac{u_{iz}(t) i_{iz}(t)}{u_{ul}(t) i_{ul}(t)} = A_V A_I$$

## Napajanje

Pojačalo se priključuje na istosmjerni izvor napajanja Povećanje snage signala na trošilu - korištenjem snage izvora napajanja



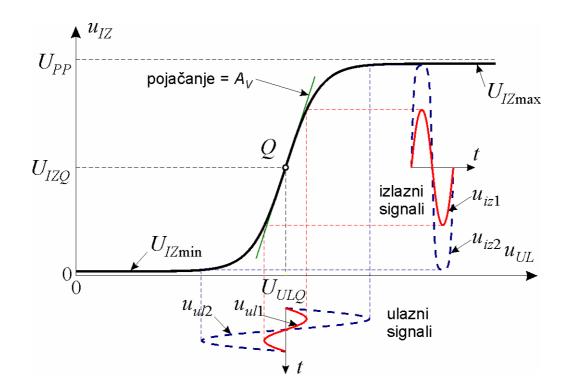
prikaz s istosmjernim naponskim izvorom



uobičajeni način označavanja napona napajanja

## Prijenosna karakteristika (1)

Napon napajanja ograničava hod izlaznog napona  $u_{IZ}$ 



## Prijenosna karakteristika (2)

Pojačalo je linearni sklop – samo u linearnom dijelu prijenosne karakteristike

Istosmjerni napon  $U_{U\!L}$  - postavlja statičku radnu točku Q u linearni dio prijenosne karakteristike

Optimalni položaj statičke radne točke – na sredini linearnog dijela prijenosne karakteristike

Ulazni signal:

$$u_{UL} = U_{ULQ} + u_{ul}(t)$$

Izlazni signal u režimu malog signala (linearni rad pojačala)

$$u_{IZ} = U_{IZQ} + u_{iz}(t)$$

Za linearni rad

$$\Delta u_{UL\,\text{max}} = \frac{\Delta u_{IZ\,\text{max}}}{A_V} = \frac{U_{IZ\,\text{max}} - U_{IZ\,\text{min}}}{A_V} \approx \frac{U_{PP}}{A_V}$$

## **Odnosi snaga**

Ulazna snaga pojačala - prvenstveno snaga izvora napajanja

trenutna snaga

$$p_{PP} = U_{PP} i_P$$

srednja snaga (u linearnom radu)

$$P_{PP} = \frac{1}{T} \int_{0}^{T} U_{PP} i_{P} dt = U_{PP} I_{P}$$

Srednja snaga signala predana trošilu

$$P_{T,\text{ac}} = \frac{1}{T} \int_{0}^{T} p_{iz}(t) dt = \frac{1}{T} \int_{0}^{T} u_{iz}(t) i_{iz}(t) dt$$

Djelotvornost pojačala

$$\eta = \frac{P_{T,ac}}{P_{PP}}$$

## Primjer 1.1

Pojačalo je priključeno na pozitivni napon napajanja  $U_{PP}=15~\rm V$ . Na ulaz pojačala doveden je sinusni napon amplitude  $75~\rm mV$ , a trošilu otpora  $1.5~\rm k\Omega$  predaje se sinusni napon amplitude  $6~\rm V$ . Iz izvora napajanja pojačalo troši istosmjernu struju od  $5~\rm mA$ . Amplituda ulazne sinusne struja pojačala je  $0.1~\rm mA$ . Odrediti naponsko i strujno pojačanje, pojačanje snage i djelotvornost pojačala.

#### Rješenje:

$$A_V = \frac{U_{izm}}{U_{ulm}} = \frac{6}{0,075} = 80$$

$$I_{izm} = \frac{U_{izm}}{R_T} = \frac{6}{1.5} = 4 \text{ mA}$$

$$A_I = \frac{I_{izm}}{I_{ulm}} = \frac{4}{0.1} = 40$$

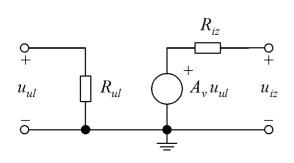
$$A_P = A_V A_I = 80 \cdot 40 = 3200$$

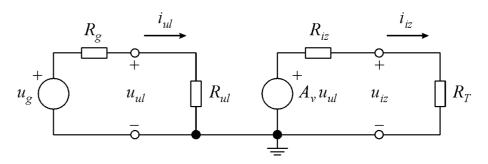
$$P_{PP} = U_{PP} I_P = 15 \cdot 5 = 75 \text{ mW}$$

$$P_{T,ac} = U_{iz} I_{iz} = \frac{U_{izm}}{\sqrt{2}} \frac{I_{izm}}{\sqrt{2}} = \frac{6 \cdot 4}{2} = 12 \text{ mW}$$

$$\eta = \frac{P_{T,ac}}{P_{PP}} = \frac{12}{75} = 0.16 = 16\%$$

## Naponsko pojačalo (1)





sklopovski model

priključak izvora signala i trošila

#### Naponsko pojačanje

$$A_{V} = \frac{u_{iz}}{u_{ul}} = A_{v} \frac{R_{T}}{R_{iz} + R_{T}} \qquad A_{v} \equiv \frac{u_{iz}}{u_{ul}} \Big|_{i_{iz} = 0}$$

$$A_{Vg} = \frac{u_{iz}}{u_{g}} = \frac{u_{iz}}{u_{ul}} \frac{u_{ul}}{u_{g}} = A_{v} \frac{R_{T}}{R_{iz} + R_{T}} \frac{R_{ul}}{R_{g} + R_{ul}}$$

Idealno naponsko pojačalo  $R_{ul} \rightarrow \infty$   $R_{iz} \rightarrow 0$   $A_{Vg} \rightarrow A_{V} \rightarrow A_{V}$ 

## Naponsko pojačalo (2)

#### Strujno pojačanje

$$A_{I} = \frac{i_{iz}}{i_{ul}} = \frac{u_{iz} / R_{T}}{u_{ul} / R_{ul}} = A_{V} \frac{R_{ul}}{R_{T}}$$

#### Pojačanje snage

$$p_{ul} = u_{ul} i_{ul} = \frac{u_{ul}^2}{R_{ul}} = i_{ul}^2 R_{ul}$$

$$p_{iz} = u_{iz} i_{iz} = \frac{u_{iz}^2}{R_T} = i_{iz}^2 R_T$$

$$A_P = \frac{p_{iz}}{p_{ul}} = A_V A_I = A_V^2 \frac{R_{ul}}{R_T} = A_I^2 \frac{R_T}{R_{ul}}$$

## Primjer 1.2

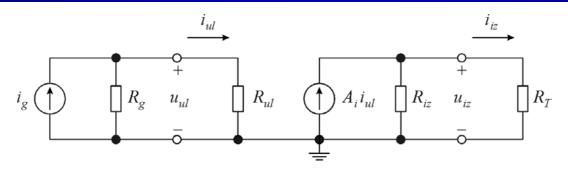
Izlazni napon naponskog pojačala smanji se za 25% kada se na njegov izlaz priključi trošilo od  $1~\mathrm{k}\Omega$ . Koliki je izlazni otpor pojačala?

Rješenje:

$$A_V = \frac{u_{iz}}{u_{ul}} = A_v \frac{R_T}{R_{iz} + R_T} = 0.75 A_v$$

$$R_{iz} = R_T \left( \frac{A_v}{A_V} - 1 \right) = 1 \cdot \left( \frac{1}{0,75} - 1 \right) = 333 \,\Omega$$

## Strujno pojačalo



#### Strujno pojačanje

$$A_I = \frac{i_{iz}}{i_{ul}} = A_i \frac{R_{iz}}{R_{iz} + R_T} \qquad A_i \equiv \frac{i_{iz}}{i_{ul}}\Big|_{u_{iz} = 0}$$

$$A_{Ig} = \frac{i_{iz}}{i_g} = \frac{i_{iz}}{i_{ul}} \frac{i_{ul}}{i_g} = A_i \frac{R_{iz}}{R_{iz} + R_T} \frac{R_g}{R_g + R_{ul}}$$

Idealno strujno pojačalo 
$$R_{ul} \rightarrow 0$$
  $R_{iz} \rightarrow \infty$   $A_{Ig} \rightarrow A_I \rightarrow A_i$ 

Naponsko pojačanje 
$$A_V = \frac{u_{iz}}{u_{ul}} = \frac{i_{iz} R_T}{i_{ul} R_{ul}} = A_I \frac{R_T}{R_{ul}}$$

## Tipovi pojačala (1)

Tip	Model	Pojačanje	Idealno pojačalo
Naponsko pojačalo	$\begin{array}{c ccccccccccccccccccccccccccccccccccc$	$A_{v} \equiv \frac{u_{iz}}{u_{ul}}\bigg _{i_{iz} = 0}$	$R_{ul} \to \infty$ $R_{iz} \to 0$
Strujno pojačalo	$ \begin{array}{cccccccccccccccccccccccccccccccccccc$	$A_i \equiv \frac{i_{iz}}{i_{ul}}\bigg _{u_{iz} = 0}$	$R_{ul} \to 0$ $R_{iz} \to \infty$

## Tipovi pojačala (2)

Tip	Model	Pojačanje	Idealno pojačalo
Strminsko pojačalo	$ \begin{array}{c c}  & i_{iz} \\  & \downarrow \\  $	$G_m \equiv \frac{i_{iz}}{u_{ul}}\bigg _{u_{iz} = 0}$	$R_{ul} \to \infty$ $R_{iz} \to \infty$
Otporno pojačalo	$R_{iz}$ $R_{iz}$ $R_{iz}$ $R_{iz}$ $R_{iz}$ $R_{iz}$ $R_{iz}$ $R_{iz}$ $R_{iz}$	$R_m \equiv \frac{u_{iz}}{i_{ul}}\bigg _{i_{iz} = 0}$	$R_{ul} \to 0$ $R_{iz} \to 0$

## Pojačanja u decibelima

#### Pojačanja u logaritamskom mjerilu

#### Pojačanje snage

$$A_P = 10 \log \frac{p_{iz}}{p_{ul}}, dB$$

$$A_P = 20\log\frac{u_{iz}}{u_{ul}} + 10\log\frac{R_{ul}}{R_T}, dB$$

$$A_P = 20 \log \frac{u_{iz}}{u_{ul}} + 10 \log \frac{R_{ul}}{R_T}, dB$$
  $A_P = 20 \log \frac{i_{iz}}{i_{ul}} + 10 \log \frac{R_T}{R_{ul}}, dB$ 

#### Naponsko pojačanje

$$A_V = 20\log\frac{u_{iz}}{u_{ul}}, dB$$

#### Strujno pojačanje

$$A_I = 20 \log \frac{i_{iz}}{i_{ul}}, dB$$

## Frekvencijska karakteristika

Frekvencijski odziv – odziv pojačala na sinusne signale različitih frekvencija

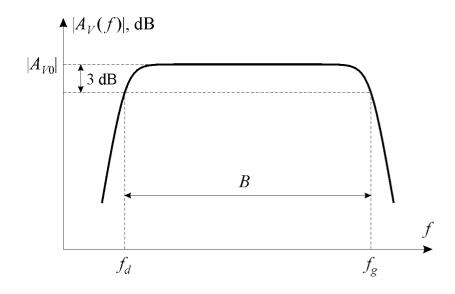
Uz linearni rad pojačala

$$u_{ul} = U_{ulm} \sin \omega t$$
  $u_{iz} = U_{izm} \sin (\omega t + \phi)$ 

Frekvencijska karakteristika – za svaku frekvenciju f određuje se amplituda i faza

$$|A_V(f)| = \frac{U_{izm}}{U_{ulm}}$$
  $\angle A_V(f) = \phi$ 

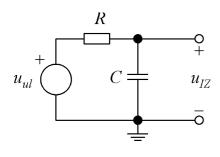
## Amplitudna frekvencijska karakteristika pojačala



granične frekvencije – pad pojačanja na  $A_{V0}/\sqrt{2}$  ili za 3 dB  $f_d$  – donja granična frekvencija  $f_g$  – gornja granična frekvencija  $f_d < f < f_g$  – područje srednjih frekvencija  $f < f_d$  – područje niskih frekvencija  $f > f_g$  – područje visokih frekvencija  $f > f_g$  – područje visokih frekvencija  $f > f_g$  – područje visokih frekvencija

Sva pojačala imaju gornju graničnu frekvenciju  $f_g$ Kod nekih pojačala  $f_d \rightarrow 0$  – istosmjerna poja ala

## Frekvencijska karakteristika *RC*-mreže



$$u_{ul} = U_{ulm} \sin \omega t$$

$$Z_C = 1/(j\omega C)$$

$$T = \frac{U_{iz}}{U_{ul}} = \frac{\frac{1}{j\omega C}}{R + \frac{1}{j\omega C}} = \frac{1}{1 + j\omega RC} = \frac{1}{1 + j\omega/\omega_{l}}$$

$$\omega_1 = 1/(RC)$$

## **Bodeov dijagram**

Bodeov dijagram - dva grafa: amplitudna i fazna karakteristika u ovisnosti o frekvenciji

Crta se:

- amplituda u decibelima,
- faza u stupnjevima,
- frekvencija u logaritamskom mjerilu.

Odabirom Bodeovog dijagrama frekvencijske karakteristike realnih pojačala mogu se dobro aproksimirati izlomljenim pravcima.

## Frekvencijska karakteristika RC-mreže – Bodeov dijagram (1)

#### Amplituda prijenosne funkcije

$$|T| = \frac{1}{\sqrt{1 + (\omega/\omega_1)^2}}$$

$$|T| = -20 \log \sqrt{1 + (\omega/\omega_1)^2}$$
, dB

za 
$$\omega \le \omega_1 \quad |T| \approx -20 \log(1) = 0 \text{ dB}$$

**za** 
$$\omega = \omega_1$$
  $|T| = -20 \log \sqrt{2} = -3 \, dB$ 

za 
$$\omega >> \omega_1$$
  $|T| \approx -20 \log (\omega/\omega_1)$ , dB

#### Faza prijenosne funkcije

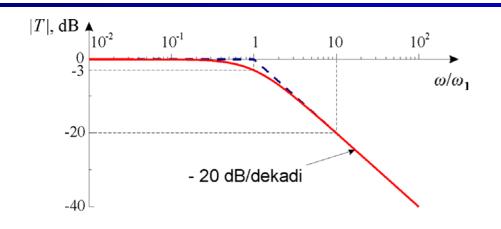
$$\phi = -\arctan\left(\omega/\omega_1\right)$$

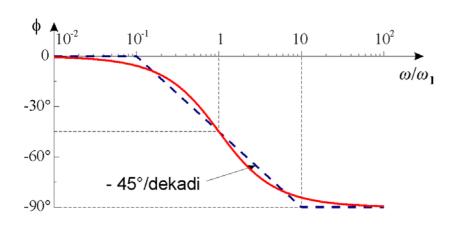
za 
$$\omega << \omega_1 \quad \phi \approx 0^\circ$$

za 
$$\omega = \omega_1$$
  $\phi = -45^\circ$ 

$$za \omega >> \omega_1 \quad \phi \approx -90^\circ$$

## Frekvencijske karakteristike RC-mreže – Bodeov dijagram (2)





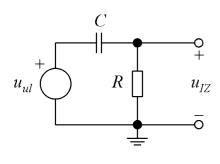
niskopropusni filtar

za frekvenciju  $\omega = \omega_1$ 

$$|Z_c(\omega_1)| = \frac{1}{\omega_1 C} = R$$

$$\omega_g = \omega_1 = \frac{1}{RC}$$

## Frekvencijska karakteristika *CR*-mreže



$$u_{ul} = U_{ulm} \sin \omega t$$

$$Z_C = 1/(j\omega C)$$

$$T = \frac{U_{iz}}{U_{ul}} = \frac{R}{R + \frac{1}{j\omega C}} = \frac{j\omega RC}{1 + j\omega RC} = \frac{j\omega/\omega_{l}}{1 + j\omega/\omega_{l}}$$

$$\omega_1 = 1/(RC)$$

## Frekvencijska karakteristika *CR*-mreže – Bodeov dijagram (1)

#### Amplituda prijenosne funkcije

$$|T| = \frac{\omega/\omega_1}{\sqrt{1 + (\omega/\omega_1)^2}}$$

$$|T| = 20 \log(\omega/\omega_1) - 20 \log \sqrt{1 + (\omega/\omega_1)^2}$$
, dB

za 
$$\omega \ll \omega_1$$
  $|T| \approx 20 \log(\omega/\omega_1)$ , dB

**za** 
$$\omega = \omega_1$$
  $|T| = -20 \log \sqrt{2} = -3 \text{ dB}$ 

$$za \omega >> \omega_1 \quad |T| \approx 0 dB$$

#### Faza prijenosne funkcije

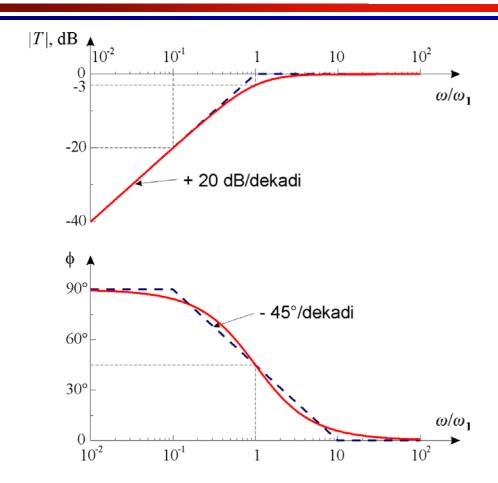
$$\phi = 90^{\circ} - \operatorname{arctg}(\omega/\omega_1)$$

$$za \omega \ll \omega_1 \quad \phi \approx 90^\circ$$

$$za \omega = \omega_1 \qquad \phi = 45^\circ$$

$$za \omega >> \omega_1 \quad \phi \approx 0^\circ$$

## Frekvencijske karakteristike CR-mreže – Bodeov dijagram (2)



visokopropusni filtar

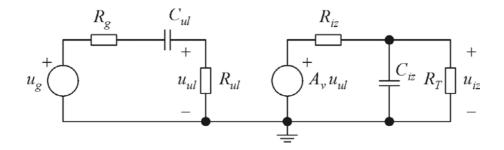
za frekvenciju  $\omega = \omega_1$ 

$$|Z_c(\omega_1)| = \frac{1}{\omega_1 C} = R$$

$$\omega_d = \omega_1 = \frac{1}{RC}$$

## **Primjer 1.3 (1)**

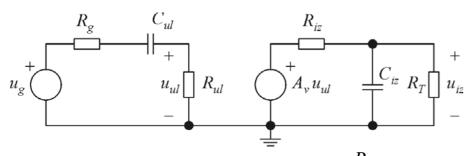
Odrediti frekvencijsku karakteristiku pojačanja  $A_{VG}=U_{IZ}/U_g$  pojačala na slici. Ulazni napon  $u_g=U_{gm}\sin\omega t$ . Zadano je:  $A_v=100$ ,  $R_{ul}=1~\mathrm{k}\Omega$ ,  $R_{iz}=50~\Omega$ ,  $R_g=100~\Omega$ ,  $R_T=1~\mathrm{k}\Omega$ ,  $C_{ul}=1~\mathrm{\mu}\mathrm{F}$  i  $C_{iz}=10~\mathrm{p}\mathrm{F}$ . Nacrtati Bodeov dijagram amplitudne karakteristike pojačanja  $A_{Vg}$ .



Rješenje:

$$Z_2 = \frac{1}{j \omega C_{iz}} \left\| R_T = \frac{R_T}{1 + j \omega R_T C_{iz}} \right\|$$

## **Primjer 1.3 (2)**



$$U_{iz} = A_{v} U_{ul} \frac{Z_{2}}{R_{iz} + Z_{2}} = A_{v} U_{ul} \frac{\frac{R_{T}}{1 + j \omega R_{T} C_{iz}}}{R_{iz} + \frac{R_{T}}{1 + j \omega R_{T} C_{iz}}} \qquad \qquad \frac{U_{iz}}{U_{ul}} = A_{v} \frac{R_{T}}{R_{iz} + R_{T}} \frac{1}{1 + j \omega (R_{iz} \parallel R_{T}) C_{iz}}$$

$$\frac{U_{iz}}{U_{ul}} = A_{v} \frac{R_{T}}{R_{iz} + R_{T}} \frac{1}{1 + j \omega (R_{iz} || R_{T}) C_{iz}}$$

$$\frac{U_{ul}}{U_g} = \frac{R_{ul}}{R_g + \frac{1}{i\omega C} + R_{ul}} = \frac{j\omega R_{ul} C_{ul}}{1 + j\omega (R_g + R_{ul})C_{ul}} = \frac{R_{ul}}{R_g + R_{ul}} \frac{j\omega (R_g + R_{ul})C_{ul}}{1 + j\omega (R_g + R_{ul})C_{ul}}$$

$$A_{Vg} = \frac{U_{iz}}{U_{ul}} \frac{U_{ul}}{U_g} = A_{Vg0} \frac{j \omega / \omega_1}{(1 + j \omega / \omega_1)(1 + j \omega / \omega_2)}$$

## **Primjer 1.3 (3)**

$$A_{Vg0} = A_v \frac{R_T}{R_{iz} + R_T} \frac{R_{ul}}{R_g + R_{ul}} = 86.6 = 38.7 \text{ dB} \angle 0^{\circ}$$

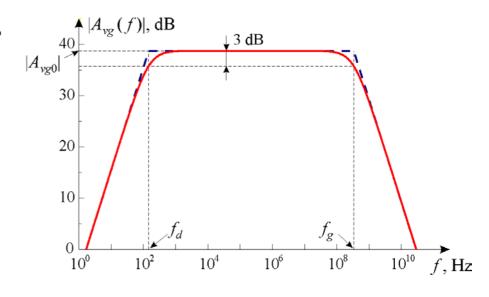
$$|A_{vg0}| = 40 |A_{vg}(f)|, dB$$

$$\tau_1 = \frac{1}{\omega_1} = (R_g + R_{ul})C_{ul} = 1,1 \text{ ms}$$

$$f_1 = \frac{1}{2\pi\tau_1} = 145 \text{ Hz} = f_d$$

$$\tau_2 = \frac{1}{\omega_2} = (R_{iz} \| R_T) C_{iz} = 476 \text{ ps}$$

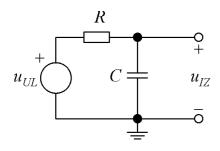
$$f_2 = \frac{1}{2\pi\tau_2} = 334 \,\text{MHz} = f_g$$



$$|A_{Vg}| = A_{Vg0} / \sqrt{2} = 61,2$$

$$|A_{Vg}| = A_{Vg0} - 3 \, dB = 35,7 \, dB$$

## Odziv *RC*-mreže na skokovitu pobudu (1)



$$u_{UL}(t) = U_1 S(t)$$

Laplaceova transformacija

$$U_{ul}(s) = \frac{U_1}{s}$$

$$Z_C = 1/(sC)$$

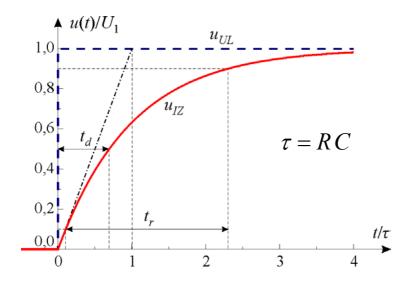
$$T(s) = \frac{U_{iz}(s)}{U_{ul}(s)} = \frac{\frac{1}{sC}}{R + \frac{1}{sC}} = \frac{1}{1 + sRC} = \frac{1}{1 + sT}$$

$$U_{iz}(s) = T(s)U_{ul}(s) = \frac{U_1}{s(1+s\tau)}$$

inverzna Laplaceova transformacija

$$u_{IZ}(t) = U_1 \left[ 1 - \exp\left(-t/\tau\right) \right] S(t)$$

# Odziv *RC*-mreže na skokovitu pobudu (2)



$$t = \tau \rightarrow u_{IZ} = 0.632 \cdot U_1$$

$$t = 5\tau \rightarrow u_{IZ} = 0.993 \cdot U_1$$

#### vrijeme porasta

$$u_{IZ} = 0.1U_1 \rightarrow t_{i0.1} = 0.1\tau$$

$$u_{IZ} = 0.9 U_1 \rightarrow t_{i0.9} = 2.3 \tau$$

$$t_r = t_{i0,9} - t_{i0,1} = 2.2 \tau$$

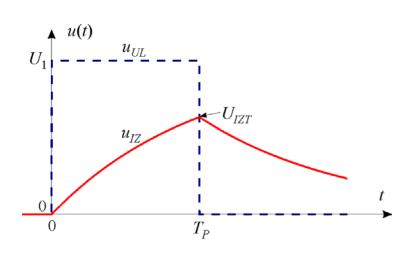
#### vrijeme kašnjenja

$$u_{UL} = 0.5U_1 \rightarrow t_{u0.5} = 0$$

$$u_{IZ} = 0.5U_1 \rightarrow t_{i0.5} = 0.69 \tau$$

$$t_d = t_{i0,5} - t_{u0,5} = 0.69 \tau$$

# Odziv *RC*-mreže na pravokutni impuls (1)

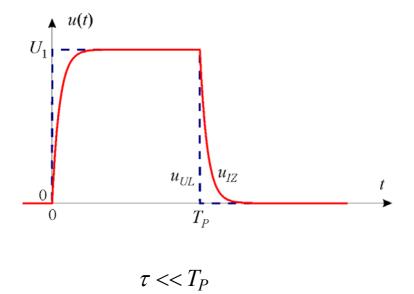


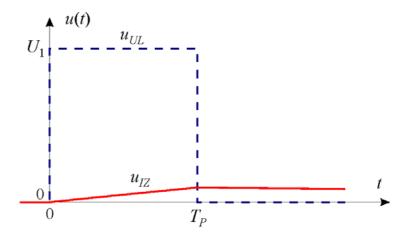
$$0 < t < T_P$$
  $u_{IZ}(t) = U_1 \left[ 1 - \exp(-t/\tau) \right]$ 

$$u_{IZ}(T_P) = U_1 \left[ 1 - \exp\left(-T_P / \tau\right) \right] = U_{IZT}$$

$$t > T_P$$
  $u_{IZ}(t) = U_{IZT} \exp \left[-\left(t - T_P\right)/\tau\right]$ 

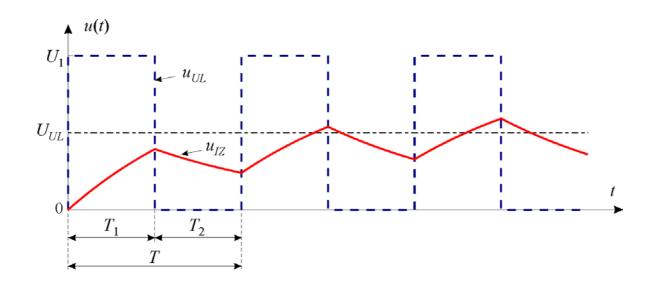
# Odziv *RC*-mreže na pravokutni impuls (2)





$$\tau >> T_P$$

# Odziv *RC*-mreže na pravokutni napon – prijelazna pojava



## **Primjer 1.4 (1)**

Na RC-mrežu s otporom R=1  $k\Omega$  i kapacitetom C=1  $\mu F$  priključen je ulazni simetrični pravokutni napon visoke razine  $U_1=5$  V i frekvencije f=1 kHz. Istosmjerna komponenta ulaznog pravokutnog napona  $U_{UL}=2,5$  V. Odrediti valni oblik izlaznog napona mreže u prijelaznom stanju za prve dvije periode ulaznog napona.

#### Rješenje:

$$T = 1/f = 1/10^3 = 1 \text{ ms}$$
  $T_1 = T_2 = T/2 = 0.5 \text{ ms}$   $\tau = RC = 10^3 \cdot 10^{-6} = 1 \text{ ms}$   $0 < t < T/2$   $u_{IZ}(t) = U_1 \left[ 1 - \exp\left(-t/\tau\right) \right]$   $t = T/2 = t_1 = 0.5 \text{ ms}$   $u_{IZ}(t_1) = 5 \cdot \left[ 1 - \exp\left(-1/2\right) \right] = 1.97 \text{ V}$ 

## **Primjer 1.4 (2)**

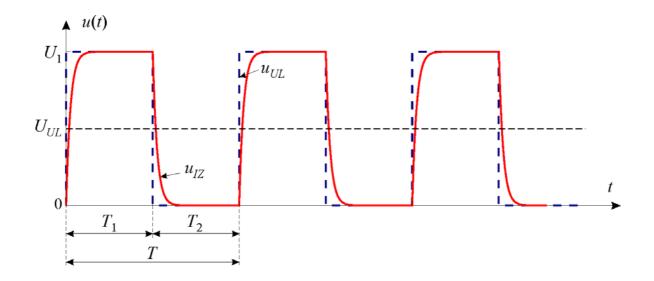
$$T/2 < t < T$$
  $u_{IZ}(t) = u_{IZ}(t_1) \exp \left[-(t - t_1)/\tau\right]$   
 $t = T = t_2 = 1 \text{ ms}$   $u_{IZ}(t_2) = 1,97 \cdot \exp \left(-1/2\right) = 1,19 \text{ V}$   
 $T < t < 3T/2$   $u_{IZ}(t) = U_1 + \left[u_{IZ}(t_2) - U_1\right] \exp \left[-(t - t_2)/\tau\right]$   
 $t = 3T/2 = t_3 = 1,5 \text{ ms}$   $u_{IZ}(t_3) = 5 + (1,19 - 5) \cdot \exp \left(-1/2\right) = 2,69 \text{ V}$   
 $3T/2 < t < 2T$   $u_{IZ}(t) = u_{IZ}(t_3) \exp \left[-(t - t_3)/\tau\right]$   
 $t = 2T = t_4 = 2 \text{ ms}$   $u_{IZ}(t_2) = 2,69 \cdot \exp \left(-1/2\right) = 1,63 \text{ V}$ 

1. Uvod u elektroniku 42

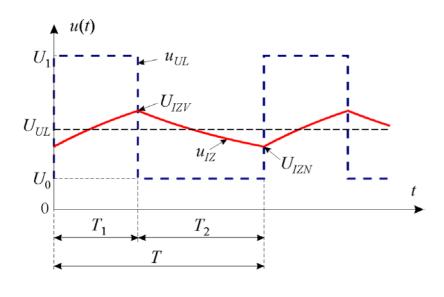
 $u_{IZ}(t_3) > u_{IZ}(t_1)$   $u_{IZ}(t_4) > u_{IZ}(t_2)$  - izlazni napon postupno raste

# Odziv *RC*-mreže na pravokutni napon – poseban slučaj

 $za \tau << T$ 



## Odziv *RC*-mreže na pravokutni napon – stacionarno stanje



$$U_{UL} = \frac{U_1 T_1 + U_0 T_2}{T}$$

$$0 < t < T_1$$
  
 $u_{IZ}(t) = U_1 + (U_{IZN} - U_1) \exp(-t/\tau)$ 

$$T_1 < t < T_1 + T_2$$
  
 $u_{IZ}(t) = U_0 + (U_{IZV} - U_0) \exp[-(t - T_1)/\tau]$ 

$$t = T_1$$

$$U_{IZV} = U_1 + (U_{IZN} - U_1) \exp(-T_1/\tau)$$

$$t = T_1 + T_2$$

$$U_{IZN} = U_0 + (U_{IZV} - U_0) \exp(-T_2/\tau)$$

### Primjer 1.5

Na RC-mrežu vremenske konstante  $\tau=2.5~\mathrm{ms}$  priključen je ulazni pravokutni napon s visokom razinom  $U_1=5~\mathrm{V}$ , niskom razinom  $U_0=1~\mathrm{V}$ , trajanjem visoke razine  $T_1=1~\mathrm{ms}$  i trajanjem niske razine  $T_2=1.5~\mathrm{ms}$ . Izračunati istosmjernu komponentu i vršne vrijednosti izlaznog napona u stacionarnom stanju.

#### Rješenje:

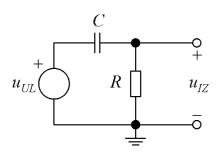
$$U_{IZ} = (U_1 T_1 + U_0 T_2)/T = (5 \cdot 1 + 1 \cdot 1, 5)/2, 5 = 2,6 \text{ V}$$

$$U_{IZV} = 5 + (U_{IZN} - 5) \exp(-1/2, 5) = 1,648 + 0,670 \cdot U_{IZN}$$

$$U_{IZN} = 1 + (U_{IZV} - 1) \exp(-1,5/2, 5) = 0,451 + 0,549 \cdot U_{IZV}$$

$$U_{IZV} = 3,09 \text{ V} \qquad U_{IZN} = 2,15 \text{ V}$$

# Odziv *CR*-mreže na skokovitu pobudu (1)

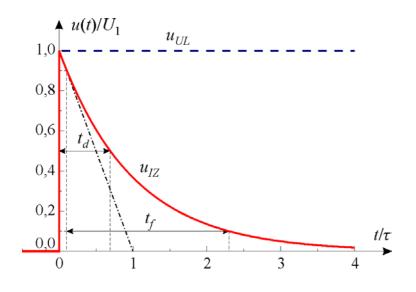


$$u_{IZ} = u_R = u_{UL} - u_C$$

$$u_C(t) = U_1 \left[ 1 - \exp\left(-t/\tau\right) \right] S(t)$$

$$u_{IZ}(t) = U_1 \exp(-t/\tau)S(t)$$

# Odziv *CR*-mreže na skokovitu pobudu (2)



$$t = \tau \rightarrow u_{IZ} = 0.368 \cdot U_1$$
  $\tau = RC$ 

$$t = 5\tau \rightarrow u_{IZ} = 0.007 \cdot U_1$$

#### vrijeme pada

$$u_{IZ} = 0.9 U_1 \rightarrow t_{i0.9} = 0.1 \tau$$

$$u_{IZ} = 0.1U_1 \rightarrow t_{i0.1} = 2.3 \tau$$

$$t_f = t_{i0,1} - t_{i0,9} = 2.2 \tau$$

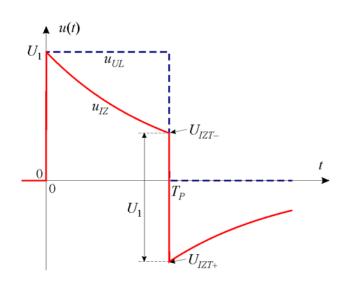
#### vrijeme kašnjenja

$$u_{UL} = 0.5U_1 \rightarrow t_{u0.5} = 0$$

$$u_{IZ} = 0.5U_1 \rightarrow t_{i0.5} = 0.69 \tau$$

$$t_d = t_{i0,5} - t_{u0,5} = 0.69 \tau$$

# Odziv *CR*-mreže na pravokutni impuls (1)



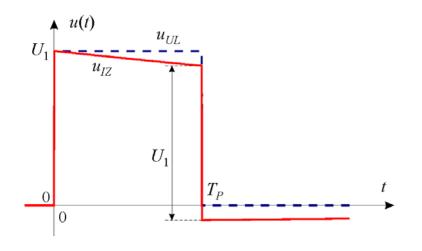
$$0 < t < T_P \qquad u_{IZ}(t) = U_1 \exp\left(-t/\tau\right)$$

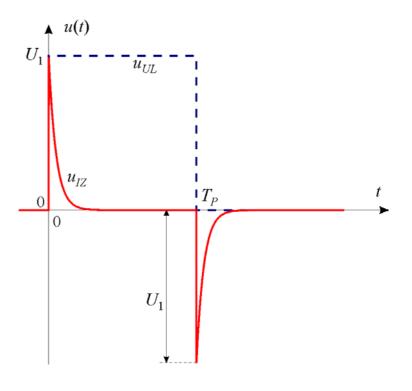
$$u_{IZ}(T_{P-}) = U_1 \exp\left(-T_P/\tau\right) = U_{IZT-}$$

$$u_{IZ}(T_{P+}) = U_{IZT-} - U_1 = U_{IZT+}$$

$$t > T_P$$
  $u_{IZ}(t) = U_{IZT+} \exp \left[-\left(t - T_P\right)/\tau\right]$ 

# Odziv *CR*-mreže na pravokutni impuls (2)

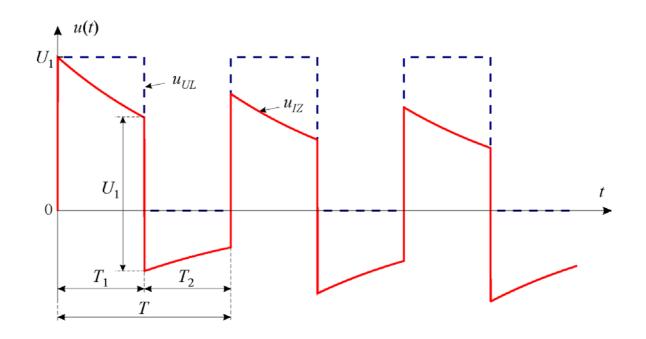




$$\tau >> T_P$$

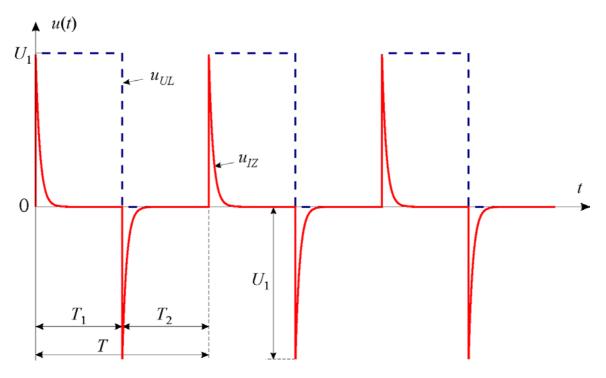
$$\tau << T_P$$

# Odziv *CR*-mreže na pravokutni napon – prijelazna pojava

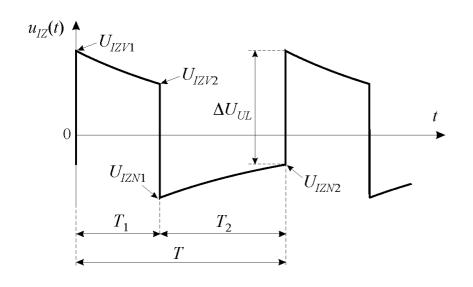


# Odziv *CR*-mreže na pravokutni napon – poseban slučaj

 $za \tau << T$ 



## Odziv *CR*-mreže na pravokutni napon – stacionarno stanje



$$U_{IZV2} = U_{IZV1} \exp\left(-T_1/\tau\right)$$

$$U_{IZN2} = U_{IZN1} \exp\left(-T_2/\tau\right)$$

$$U_{IZV1} - U_{IZN2} = \Delta U_{UL}$$

$$U_{IZV2} - U_{IZN1} = \Delta U_{UL}$$

## Primjer 1.6

Na CR-mrežu vremenske konstante  $\tau=2~\mathrm{ms}$  priklju en je ulazni simetri ni pravokutni napon frekvencije  $f=500~\mathrm{Hz}$  s visokom razinom  $U_1=5~\mathrm{V}$  i niskom razinom  $U_0=0$ . Izračunati rubne vrijednosti izlaznog napona u stacionarnom stanju.

#### Rješenje:

$$T_1 = T_2 = \frac{T}{2} = \frac{1}{2 f} = \frac{1}{2 \cdot 500} = 1 \text{ ms}$$
  $\Delta U_{UL} = U_1 - U_0 = 5 \text{ V}$ 

izlazni napon je simetričan  $U_{IZV1} = -U_{IZN1}$   $U_{IZV2} = -U_{IZN2}$ 

$$U_{IZV2} = U_{IZV1} \exp(-T/2\tau) = -U_{IZN2} = \Delta U_{UL} - U_{IZV1}$$

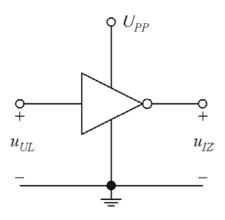
$$U_{IZV1} = \frac{\Delta U_{UL}}{1 + \exp(-T/2\tau)} = \frac{5}{1 + \exp(-1/2)} = 3,11 \text{ V} = -U_{IZN1}$$

$$U_{IZV2} = U_{IZV1} \exp(-T/2\tau) = 3,11 \cdot \exp(-1/2) = 1,89 \text{ V} = -U_{IZN2}$$

#### **Invertor**

#### Invertor

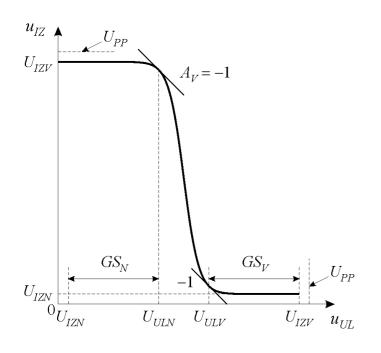
logička funkcija – invertiranje signala



 $u_{U\!L}$  i  $u_{I\!Z}$  - digitalni signali

visoka razina napona – logička 1 niska razina napona – logička 0

# Prijenosna karakteristika invertora – granice smetnji



primjena invertora — u područjima zasićenja izlaznog napona niska razina napona —  $U_{\rm IZN}$  niska razina napona —  $U_{\rm IZV}$ 

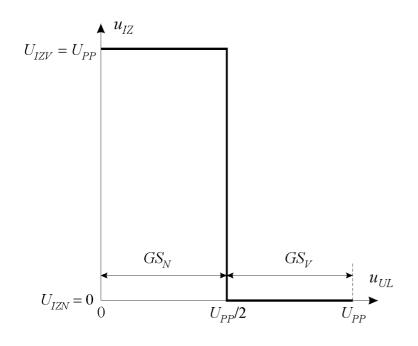
početak promjene izlaznog napona -

$$A_V = \partial u_{IZ} / \partial u_{UL} = -1$$
 dozvoljena smetnja –  $u_{UL} < U_{ULN}$   $u_{III} > U_{IIIV}$ 

granice smetnji

- $lue{}$  za nisku razinu ulaznog napona  $GS_N = U_{ULN} U_{IZN}$
- $lue{}$  za visoku razinu ulaznog napona  $GS_V = U_{IZV} U_{ULV}$

# Prijenosna karakteristika idealnog invertora



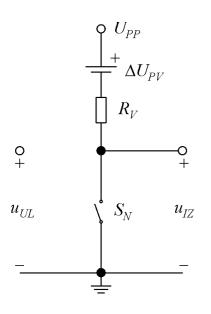
$$U_{IZV} = U_{PP}$$

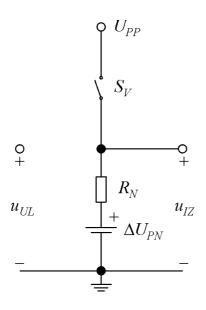
$$U_{I\!Z\!N}=0~\mathrm{V}$$

$$U_{ULN} = U_{ULV} = U_{PP} / 2$$

$$GS_N = GS_V = U_{PP}/2$$

### **Model invertora**





*Rv*, *Rv* – nadomjesni otpori uključenih sklopki

naponi pomaka:

visoke razine -

$$\Delta U_{PV} = U_{PP} - U_{IZV}$$

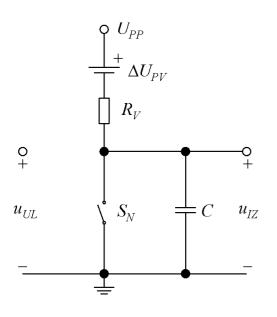
niske razine -

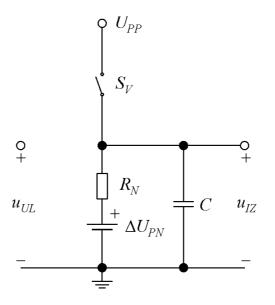
$$\Delta U_{PN} = U_{IZN}$$

za ulazni napon logičke 0

za ulazni napon logičke 1

## Model invertora s kapacitivnim opterećenjem





za ulazni napon logičke 0

za ulazni napon logičke 1

- $\square$  Prijelaz iz niske u visoku razinu kapacitet C nabija se preko  $R_V$
- $lue{}$  Prijelaz iz visoke u nisku razinu kapacitet C izbija se preko  $R_N$

## **Primjer 1.7 (1)**

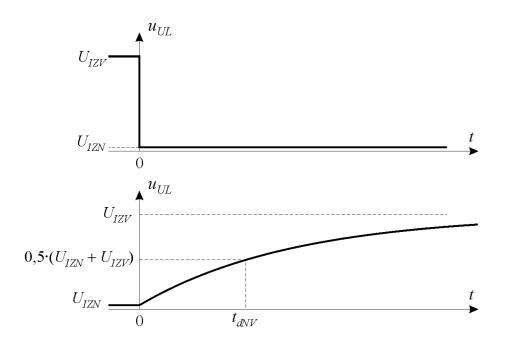
Invertor, spojen na napon napajanja  $U_{PP}=2.5~{
m V}$ , kapacitivno je opterećen s  $C=10~{
m fF}$ . Naponi pomaka visoke i niske razine invertora su  $\varDelta U_{PV}=\varDelta U_{PN}=0.1~{
m V}$ , a nadomjesni otpori uključenih sklopki  $R_V=R_N=1~{
m k}\Omega$ . Ulazni napon invertora skokovito se mijenja s visoke u nisku razinu. Izračunati vrijeme kašnjenja izlaznog napona invertora.

#### Rješenje:

$$U_{IZV} = U_{PP} - \Delta U_{PV} = 2.5 - 0.1 = 2.4 \text{ V}$$

$$U_{IZN} = \Delta U_{PN} = 0.1 \text{ V}$$

## **Primjer 1.7 (2)**



$$u_{IZ}(t) = U_{IZV} + (U_{IZN} - U_{IZV}) \exp(-t/\tau)$$

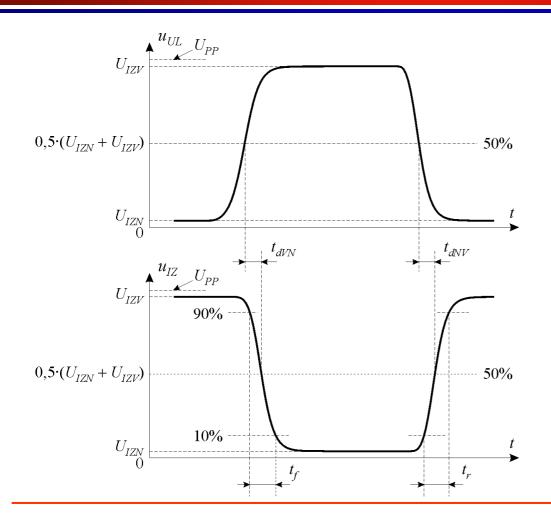
$$\tau = R_V \ C = 10 \cdot 10^3 \cdot 10 \cdot 10^{-15} = 100 \text{ ps}$$

$$u_{IZ}(t_{dNV}) = \frac{U_{IZN} + U_{IZV}}{2} =$$

$$= U_{IZV} + (U_{IZN} - U_{IZV}) \exp(-t_{dNV} / \tau)$$

$$t_{dNV} = \ln(2) \cdot \tau = 0.69 \cdot 100 = 69 \text{ ps}$$

# Vremena kašnjenja, porasta i pada realnog invertora



$$t_d = \frac{t_{dVN} + t_{dNV}}{2}$$