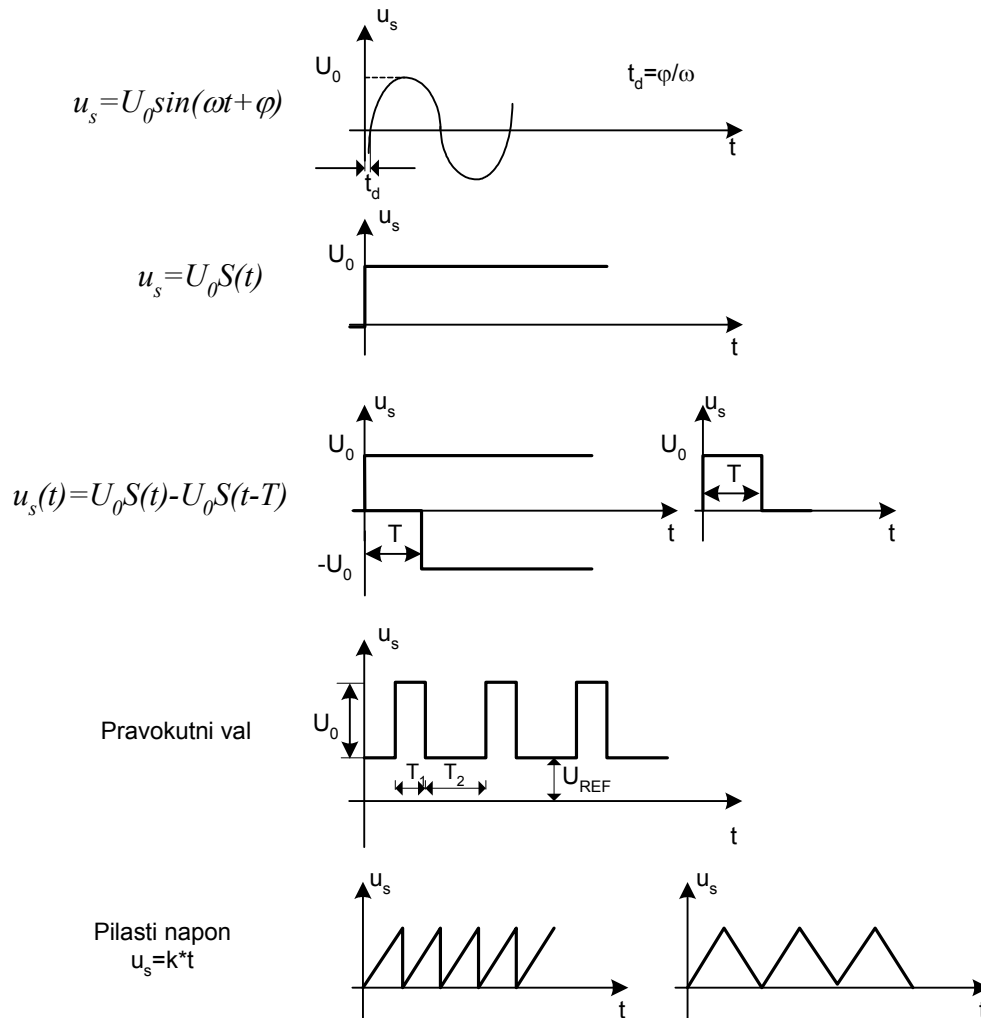


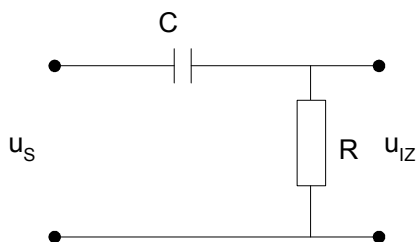
## Impulsi i linearno oblikovanje

Pored sinusoidalnog signala  $u_s = U_0 \cdot \sin(\omega t + \varphi)$  postoje i signali drugih oblika. Tako je osnovni signal koji se primjenjuje u impulsnoj tehnici, naponski skok (step funkcija) oblika  $u_s = U_0 \cdot S(t)$ . Pravokutni impuls se dobije superpozicijom pozitivnog i negativnog naponskog skoka  $u_s(t) = U_0 \cdot S(t) - U_0 \cdot S(t-T)$ , gdje je  $U_0$  amplituda impulsa a  $T$  njegova širina.



### Sl. Prikaz različitih signala

#### RC sklop za deriviranje



Prvo ćemo promatrati odziv RC sklopa ako je na ulazu sinusoidalan signal oblika  $u_s = U_0 \cdot \sin \omega t$ .

$$u_{IZ} = u_s \cdot \frac{R}{R + \frac{1}{j \cdot \omega \cdot C}} = u_s \cdot \frac{1}{1 + \frac{1}{j \cdot \omega \cdot R \cdot C}} = u_s \cdot \frac{1}{1 + \frac{\omega_1}{j \cdot \omega}} \quad (*)$$

gdje je

$$\omega_1 = \frac{1}{R \cdot C} \text{ ili } f_1 = \frac{1}{2 \cdot \pi \cdot R \cdot C}$$

Tada izlazni napon možemo napisati u obliku  $u_s = k \cdot U_0 \cdot \sin(\omega t + \varphi)$  gdje je

$$k = \frac{1}{\sqrt{1 + \left(\frac{\omega_1}{\omega}\right)^2}} \text{ a fazni pomak } \tan g\varphi = \frac{\omega_1}{\omega}$$

Dakle kada je na ulazu sinusni napon na izlazu imamo također sinusni napon (samo može doći do promijene amplitude i pomaka faze). Svaki drugi signal prolazom kroz ovu mrežu doživjet će promjenu. Sada ćemo razmotriti odziv na naponski skok:

$$u_s = \frac{1}{C} \cdot \int_0^t i \cdot dt + R \cdot i \quad \text{uz } i = \frac{u_{IZ}}{R} \Rightarrow u_s = \frac{1}{R \cdot C} \cdot \int_0^t u_{IZ} \cdot dt + u_{IZ} \quad \text{sada deriviramo po } t / dt$$

$$\frac{du_s}{dt} = \frac{u_{IZ}}{R \cdot C} + \frac{du_{IZ}}{dt}$$

Treba pronaći rješenje ove dif. jednačbe a mi ćemo upotrijebiti Laplaceovu transformaciju. Za razumijevanje Laplaceove transformacije pogledaj link [http://hr.wikipedia.org/wiki/Laplaceova\\_transformacija](http://hr.wikipedia.org/wiki/Laplaceova_transformacija). U jednačbi (\*) zamijenimo  $j \cdot \omega$  s varijablom  $s$  u donjem (frekvencijskom području). Ulazni signal u gornjem (vremenskom) području je  $u_s = U_0 \cdot S(t)$  a u donjem

$$U_0 \cdot \frac{1}{s}$$

i ovo uvrstimo u (\*):

$$u_{IZ} = U_0 \cdot \frac{1}{s} \cdot \frac{1}{1 + \frac{1}{s \cdot R \cdot C}} = U_0 \cdot \frac{1}{s + \frac{1}{R \cdot C}} \quad \text{---} \quad U_0 \cdot e^{-\frac{t}{R \cdot C}}$$

jer funkciji  $1/(s+a)$  odgovara u gornjem području  $e^{-a \cdot t}$ . Konstanta  $RC$  naziva se vremenska konstanta,

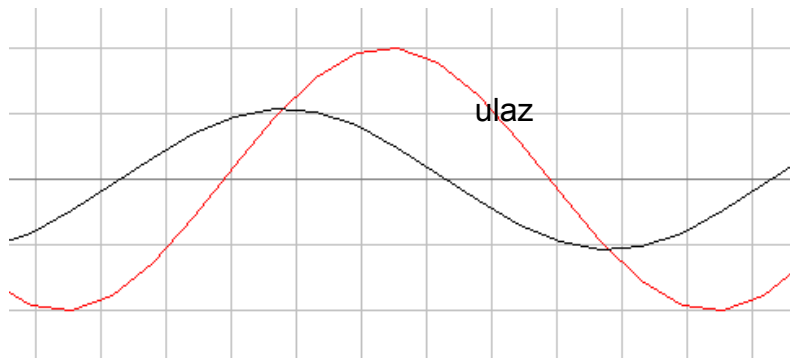
$$\tau \left( R \left[ \frac{V}{A} \right] \cdot C \left[ \frac{As}{V} \right] = R \cdot C [s] \right)$$

Za razumijevanje step funkcije pogledaj link [www.pfst.hr/~ivujovic/stare\\_stranice/pdf\\_zip.../oas\\_vjz1\\_stud\\_dist.doc](http://www.pfst.hr/~ivujovic/stare_stranice/pdf_zip.../oas_vjz1_stud_dist.doc).

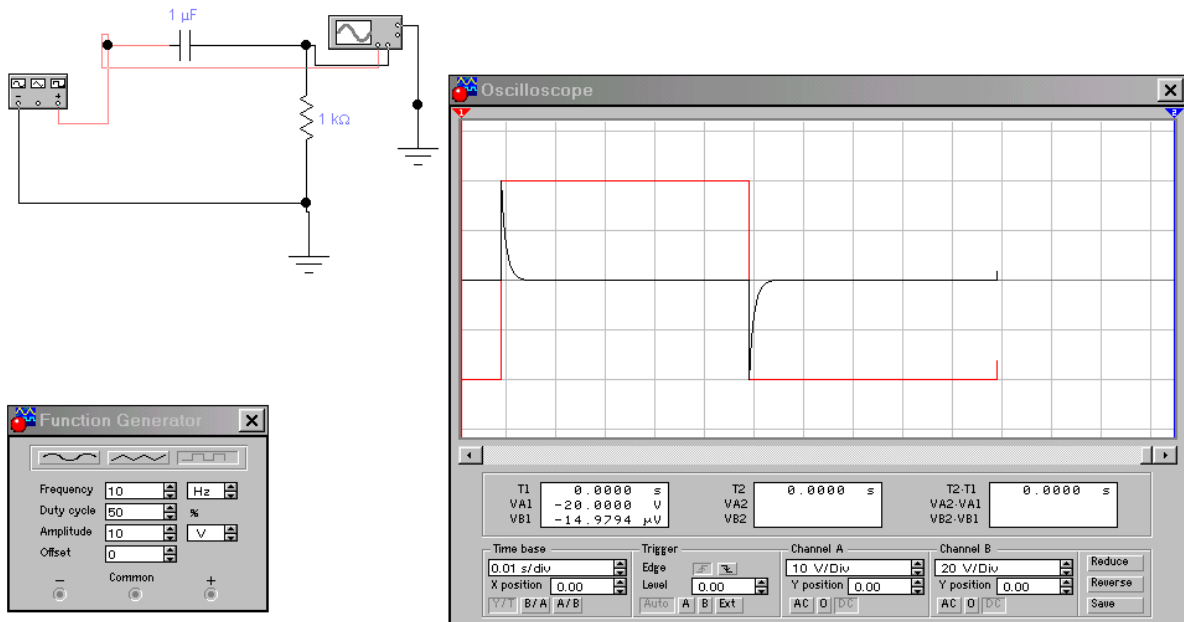
**Tablica: Parovi Laplaceove transformacije**

	f(t)	F(s)	Napomena
1	1	$1/s$	$s > 0$
2	t	$1/s^2$	$s > 0$
3	$t^n$	$\frac{n!}{s^{n+1}}$	$s > 0$
4	$e^{-at}$	$\frac{1}{s+a}$	$s > a$
5	$t e^{-at}$	$\frac{1}{(s+a)^2}$	$s > a$
6	$\sin(wt)$	$\frac{w}{s^2 + w^2}$	$s > 0$
7	$\cos(wt)$	$\frac{s}{s^2 + w^2}$	$s > 0$
8	$e^{at} \sin(wt)$	$\frac{w}{(s+a)^2 + w^2}$	
9	$e^{at} \cos(wt)$	$\frac{s+a}{(s+a)^2 + w^2}$	
10	df/dt	sF(s)-f(0 <sup>+</sup> )	
11	$\int_0^{\infty} f(t)dt$	$\frac{F(s)}{s}$	
12	f(t-t <sub>1</sub> )	e <sup>-t<sub>1</sub>s</sup> F(s)	

Slijedi prikaz ulaznog i izlaznog signala za različite vrijednosti R i C.

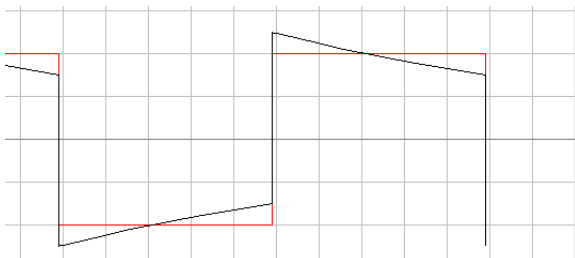


Sl. Sinusoidalni signal

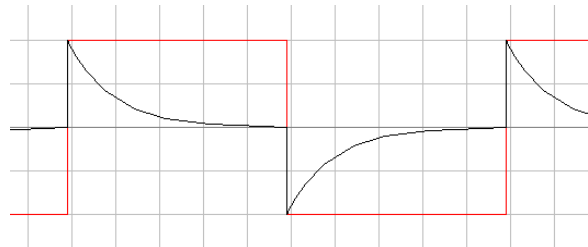


Sl. Prikaz sklopa i signala (electronics workbench)

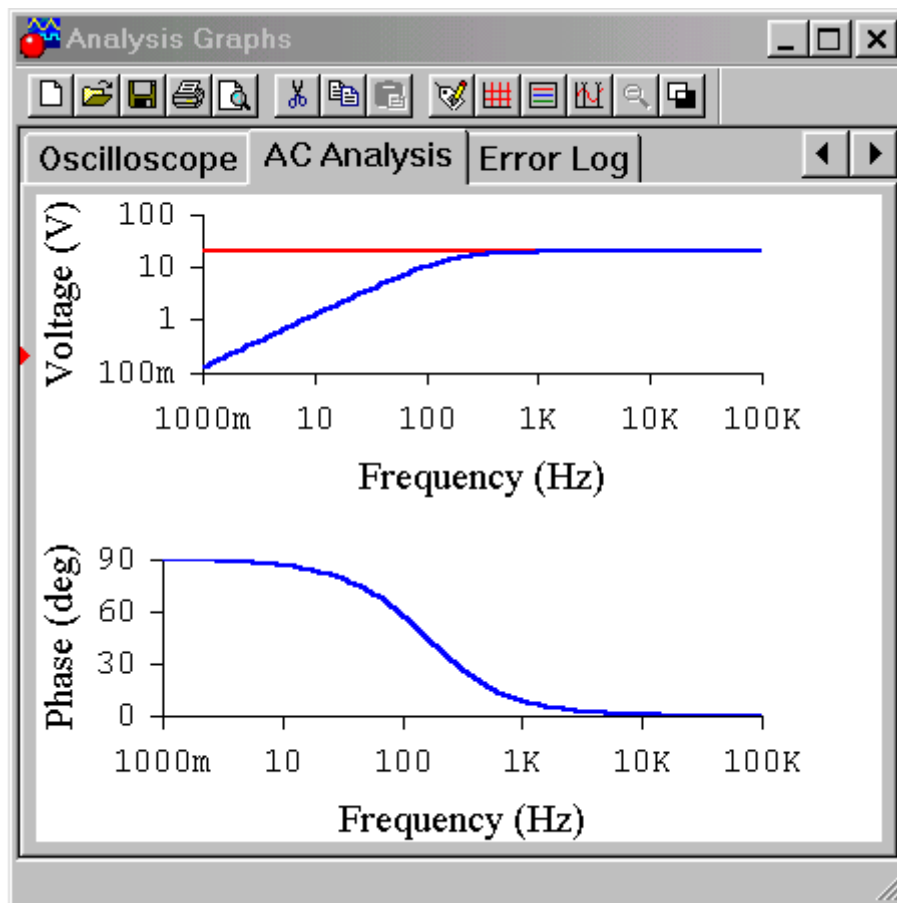
$R=10\text{ k}\Omega$ ,  $C=10\mu\text{F}$



$R=10\text{ k}\Omega$ ,  $C=1\mu\text{F}$



Sl. Odziv uz veliku i srednju vremensku konstantu

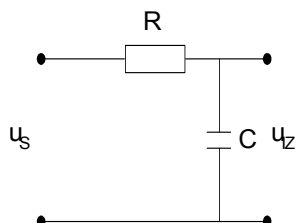


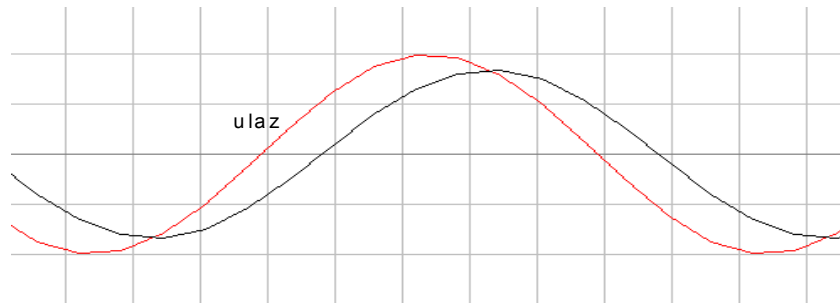
SI. AC analiza

**RC integrator**

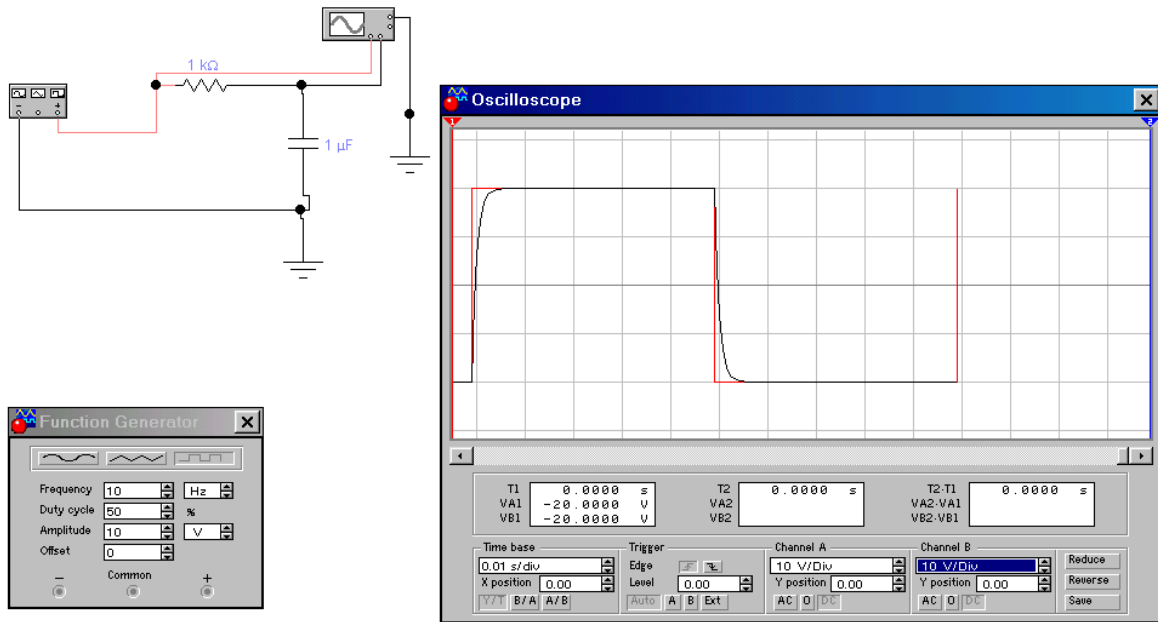
Na isti način sada možemo dobiti odziv RC integratora:

$$u_{IZ} = \frac{U_0}{R \cdot C} \cdot \frac{1}{s} \cdot \frac{1}{s + \frac{1}{R \cdot C}} \quad \longleftrightarrow \quad U_0 \left(1 - e^{-\frac{t}{R \cdot C}}\right)$$





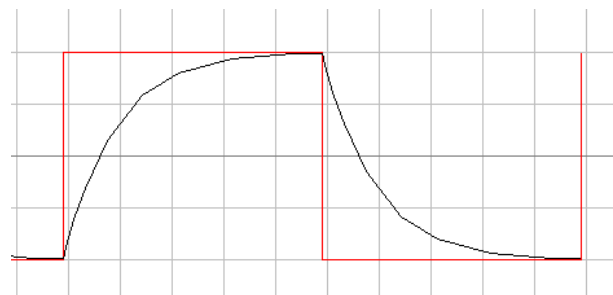
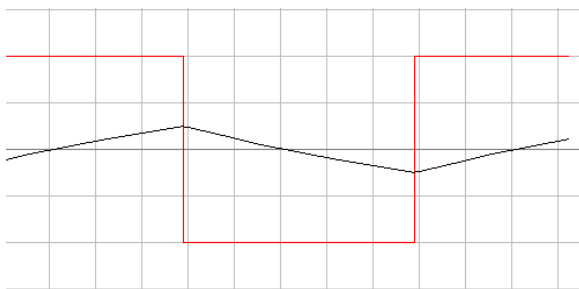
**Sl. Sinusoidalni signal**



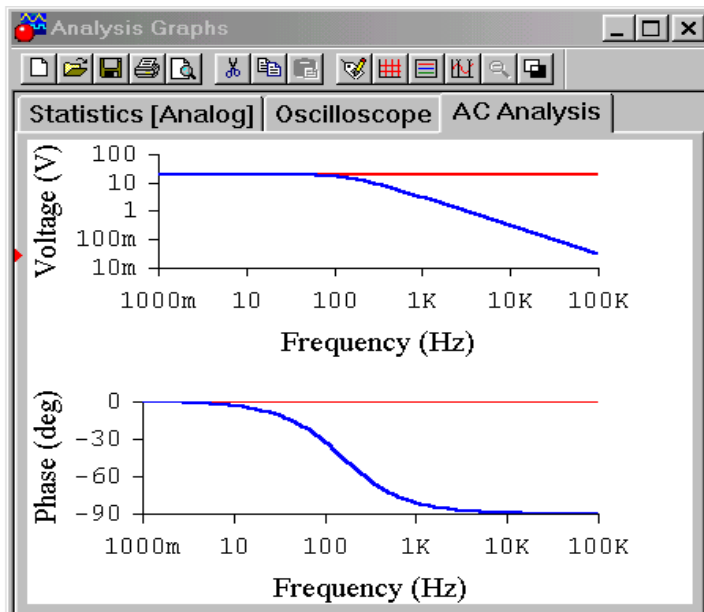
**Sl. Prikaz sklopa i signala (electronics workbench)**

$R=10\text{ k}\Omega$ ,  $C=10\mu\text{F}$

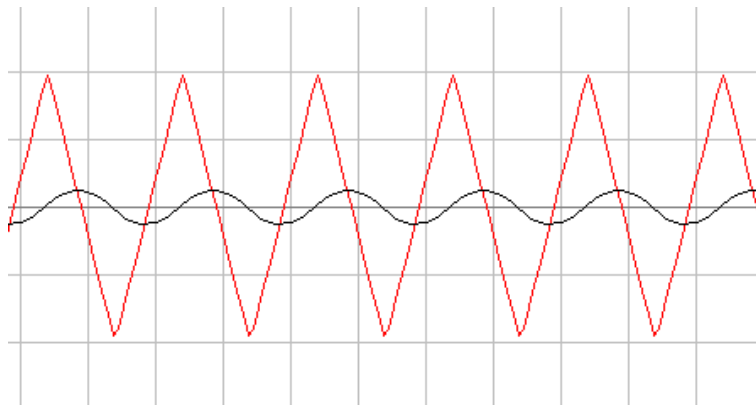
$R=10\text{ k}\Omega$ ,  $C=1\mu\text{F}$



**Sl. Odziv uz veliku i srednju vremensku konstantu**



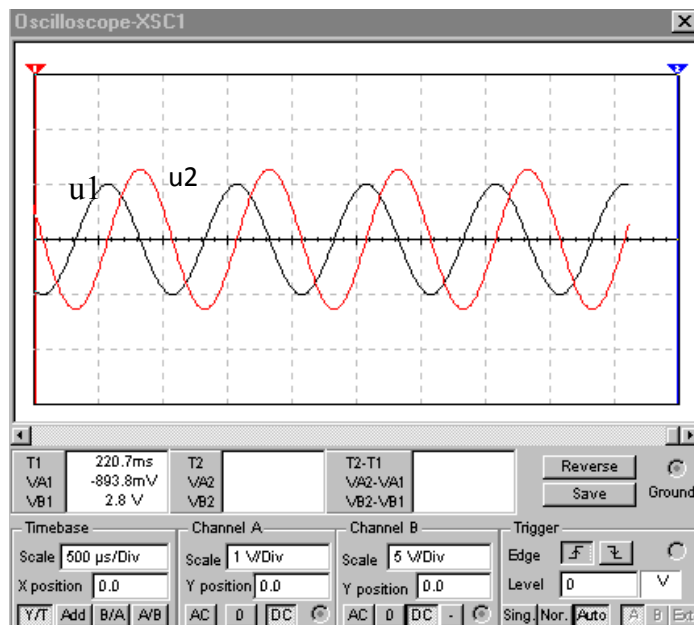
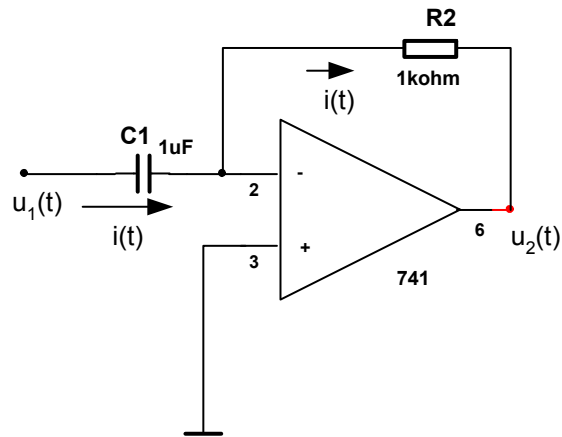
*Sl. AC analiza*



**Sl. Odziv na pilasti napon**

## Sklop za deriviranje

Operacijsko pojačalo u sklopu na slici služi za obavljanje matematičke operacije deriviranja. Zbog prividne nule (kratkog spoja) na ulazu sklopa struja  $i(t) = C(du_1(t)/dt)$ .



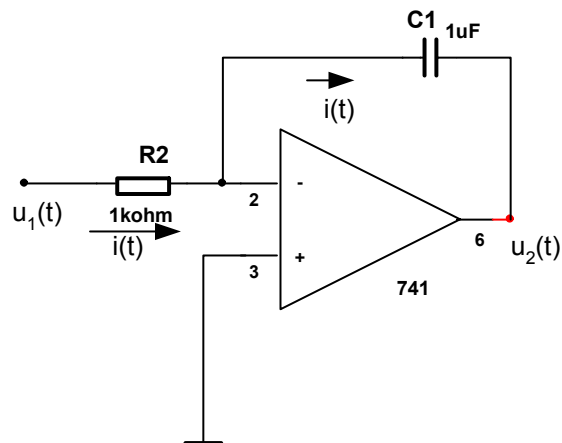
Ista struja teče i kroz otpor R, te je izlazni napon:

$$u_2(t) = -i(t)R = -RC \frac{du_1(t)}{dt}$$

Izlazni napon je proporcionalan vremenskoj derivaciji ulaznog napona. Faktor proporcionalnosti je vremenska konstanta sklopa RC.



## Sklop za integriranje



Sklop za integriranje prikazan je na slici. Struja  $i(t) = u_1(t)/R$ . Izlazni napon je dan relacijom:

$$u_2(t) = -\frac{1}{C} \int i(t) dt = -\frac{1}{RC} \int u_1(t) dt.$$

Vidimo da je izlazni napon proporcionalan integralu ulaznog napona. U specijalnom slučaju kada je  $u_1(t) = U = \text{konst.}$ , tada je izlazni napon:

$$u_2(t) = -\frac{1}{C} \int U dt = -\frac{U}{RC} t.$$

**Vidimo da izlazni napon raste linearno s vremenom. Ovakav sklop se zove Millerov integrator i upotrebljava se za generiranje vremenske baze u katodnoj cijevi osciloskopa.**