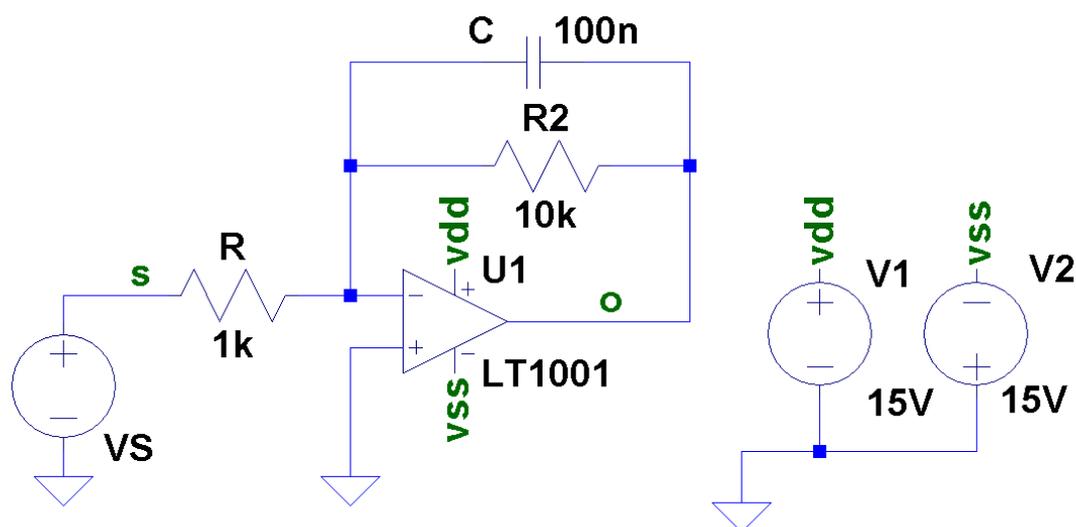


## INTEGRATORE INVERTENTE CON OP. AMP.

(a cura di F.Parisi)



**.tran 30m**

Il circuito si comporta come integratore solo per segnali di ingresso  $v_s(t)$  aventi frequenza

$$f \gg \frac{1}{2 \cdot \pi \cdot R_2 \cdot C}$$

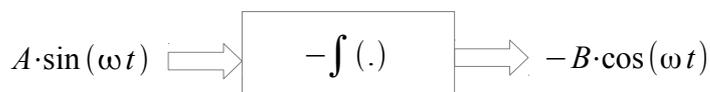
Per segnali avente frequenza inferiore, invece, la reattanza di  $C$  tende ad annullarsi e dunque il circuito si comporta come un amplificatore invertente avente guadagno  $A_V = -\frac{R_2}{R}$

Si dimostra che il segnale di uscita  $v_o(t)$  è legato a quello d'ingresso  $v_s(t)$  dalla relazione:

$$v_o(t) = -\frac{1}{R \cdot C} \int^t v_s(t) dt$$

Applicando un **segnale sinusoidale**  $v_s(t) = A \cdot \sin(\omega t)$  si ottiene un segnale d'uscita

$$v_o(t) = -B \cdot \cos(\omega t) \quad , \quad \text{ove} \quad B = \left( \frac{A}{\omega \cdot R \cdot C} \right)$$

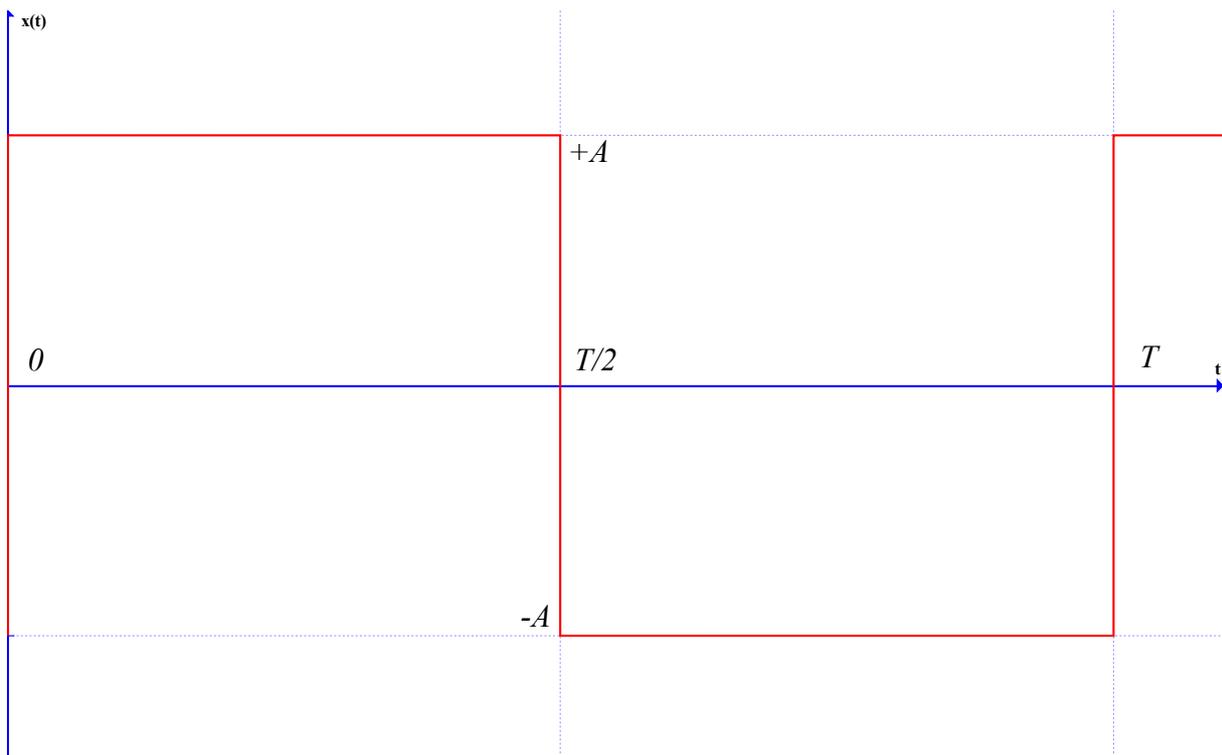


Fare l'integrale di un segnale sinusoidale significa sfasarlo di  $90^\circ$  in ritardo, ma nel caso dello integratore invertente, ovviamente, si ha uno sfasamento di  $90^\circ$  in anticipo.

Applicando, invece, un **segnale rettangolare** periodico e alternativo di ampiezza massima  $A$  e di periodo  $T$ , così definito:

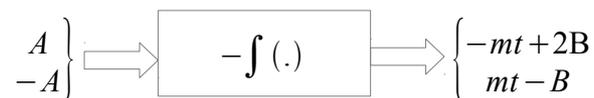
$$x(t) = \begin{cases} A & \text{se } kT \leq t < (2k+1)\frac{T}{2} \\ -A & \text{se } (2k+1)\frac{T}{2} \leq t < (k+1)T \end{cases}$$

$$\text{con } k = \{0, +1, +2, \dots\}$$



si ricava che l'uscita è un segnale triangolare, di ampiezza  $B$  e pendenza  $m$ ), ove  $B = \frac{A \cdot T}{4 \cdot R \cdot C}$

$$\text{e } m = \frac{A}{R \cdot C}$$

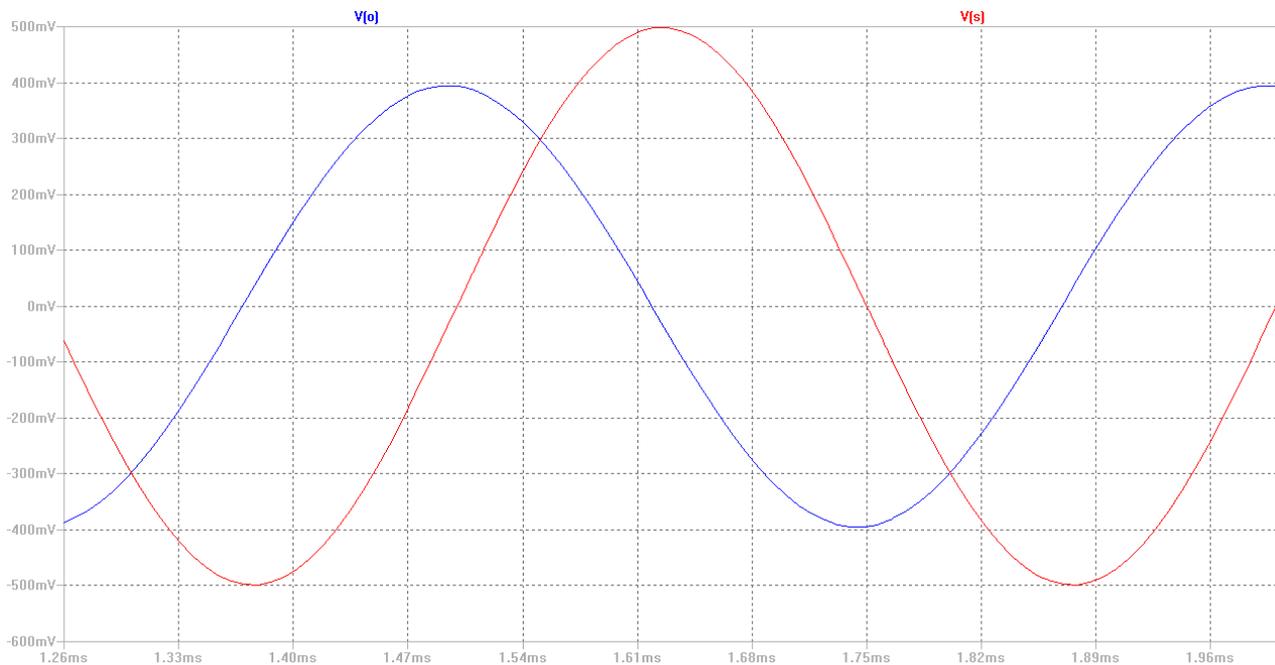


L'integrale di un segnale rettangolare è dunque un segnale triangolare; nei semiperiodi durante i quali il segnale rettangolare è positivo ( $A$ ) si ha in uscita una rampa decrescente ( $-mt + 2B$ ), mentre nei semiperiodi in cui il segnale rettangolare è negativo ( $-A$ ) si ha in uscita una rampa crescente ( $mt - B$ ).

L'inversione di segno è sempre dovuta alla caratteristica invertente del circuito.

## SIMULAZIONE CON LTSPICE

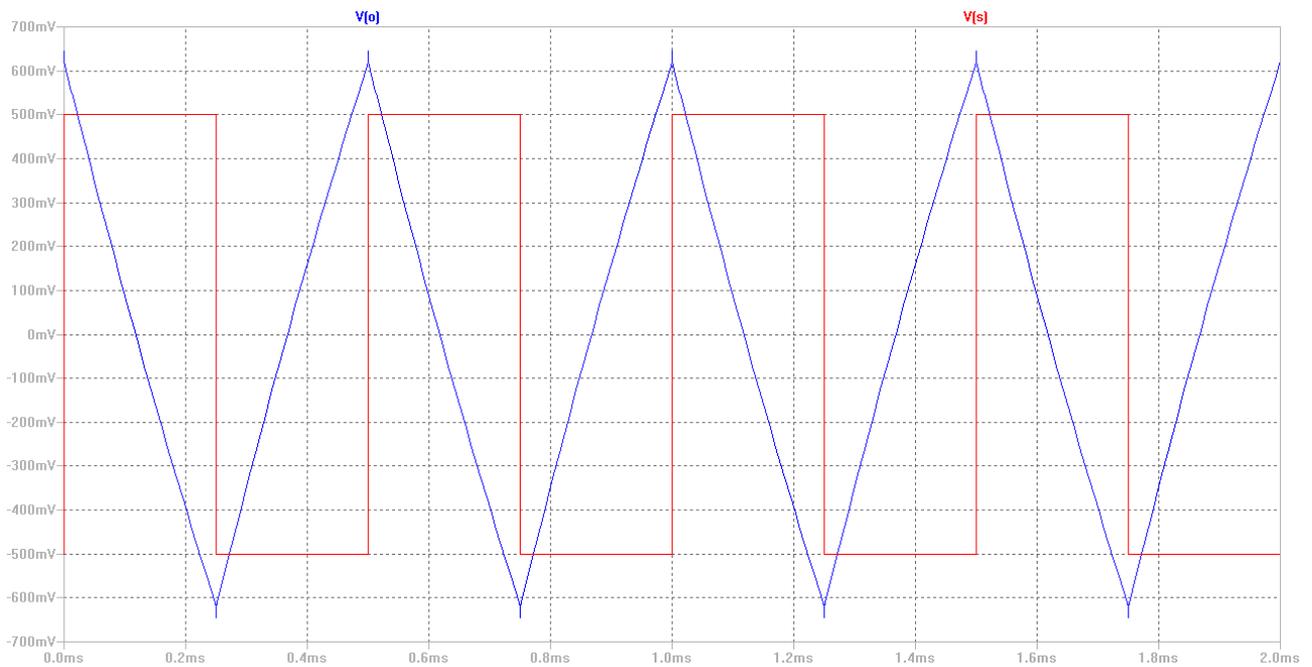
Applichiamo un segnale  $v_s(t)$  **sinusoidale** di frequenza  $f=2\text{kHz}$ , di ampiezza massima  $A=0,5\text{V}$  e offset  $DC$  nullo. Il risultato della simulazione nel transitorio è il seguente:



La traccia **V(o)** è associata al segnale d'uscita  $v_o(t)$ , mentre la traccia **V(s)** è associata al segnale di ingresso  $v_s(t)$

Si misura un'ampiezza massima  $B$  del segnale d'uscita di circa  $394\text{ mV}$  contro i  $398\text{ mV}$  calcolati. Mediante i due cursori, si misura un tempo intercorrente fra i due segnali di circa  $131\text{ }\mu\text{s}$  che, rapportato al periodo di  $0,5\text{ ms}$ , corrisponde a uno sfasamento di circa  $94^\circ$

Successivamente, applichiamo un segnale  $v_s(t)$  **rettangolare**, alternativo, sempre di frequenza  $f=2\text{kHz}$  e ampiezza massima  $A=0,5\text{V}$ . Il risultato della simulazione nel transitorio è il seguente:



Viene misurata un'ampiezza del segnale di uscita  $B$  pari a  $\pm 619\text{mV}$  circa contro un valore calcolato di  $\pm 625\text{mV}$

Ripetendo la misura per  $f=100\text{Hz}$  e  $f=1\text{kHz}$ , si verifica che il circuito non si comporta più come integratore ma invece tende a comportarsi come un amplificatore invertente.