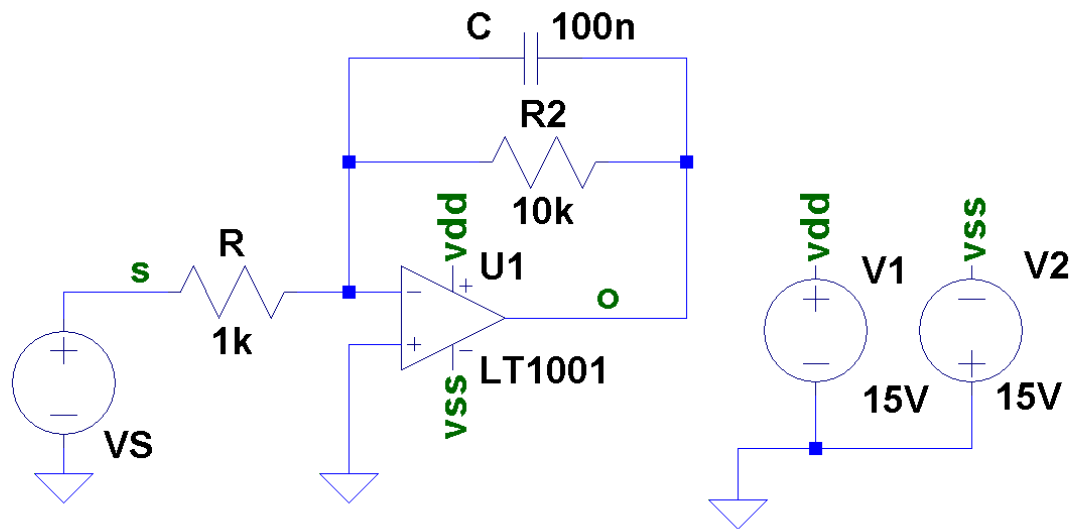


INTEGRATORE INVERTENTE CON OP. AMP.

(a cura di F.Parisi)



.tran 30m

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

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

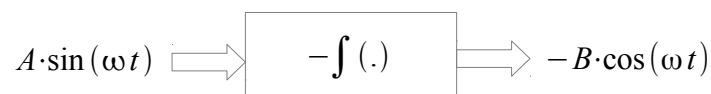
Per segnali avente frequenza inferiore, invece, la reattanza di C tende ad annullarsi e dunque il circuito si comporta come un amplificatore invertente avente guadagno $A_v = -\frac{R_2}{R}$

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

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

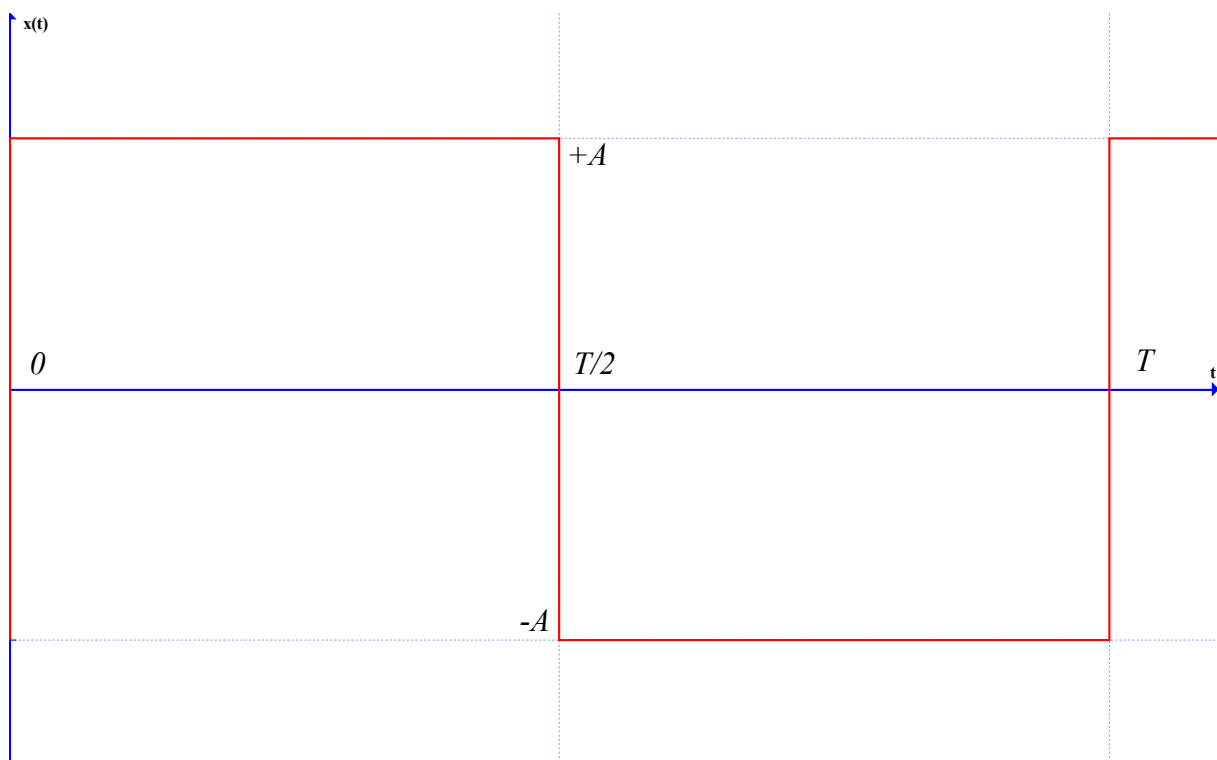


Fare l'integrale di un segnale sinusoidale significa sfasarlo di 90° in ritardo, ma nel caso dello integratore invertente, ovviamente, si ha uno sfasamento di 90° in anticipo.

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 $B = \frac{A \cdot T}{4 \cdot R \cdot C}$

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

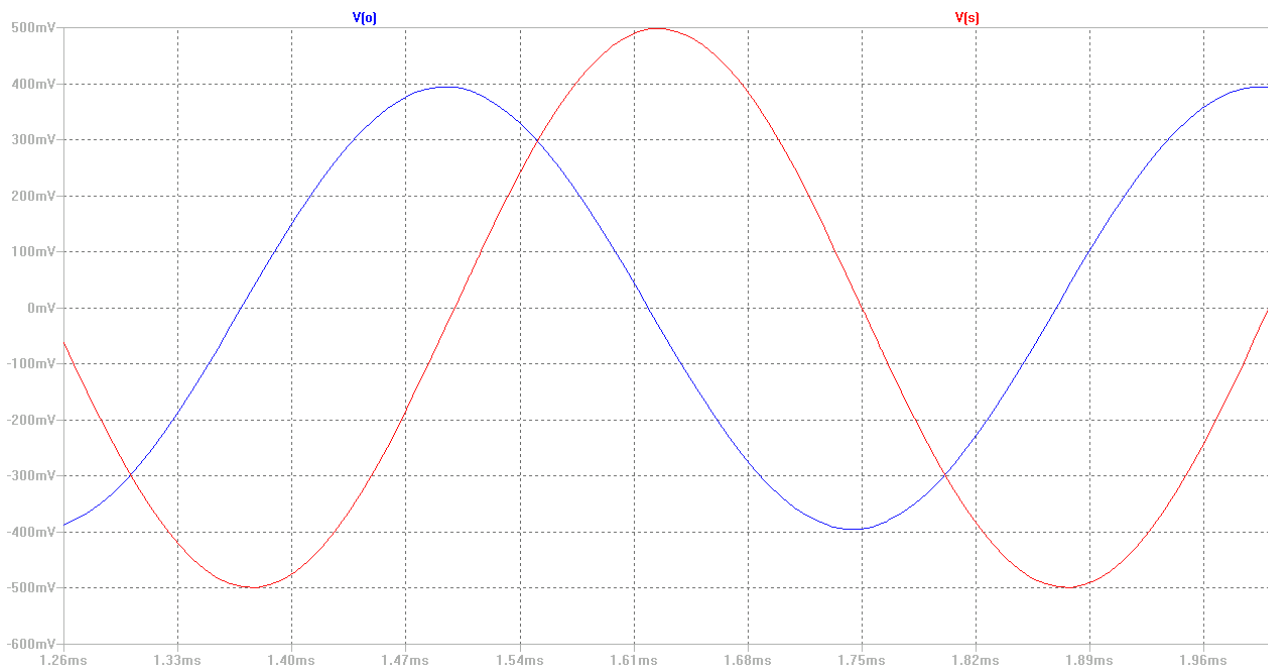
$$\begin{Bmatrix} A \\ -A \end{Bmatrix} \Rightarrow \boxed{-\int (\cdot)} \Rightarrow \begin{cases} -mt + 2B \\ mt - B \end{cases}$$

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

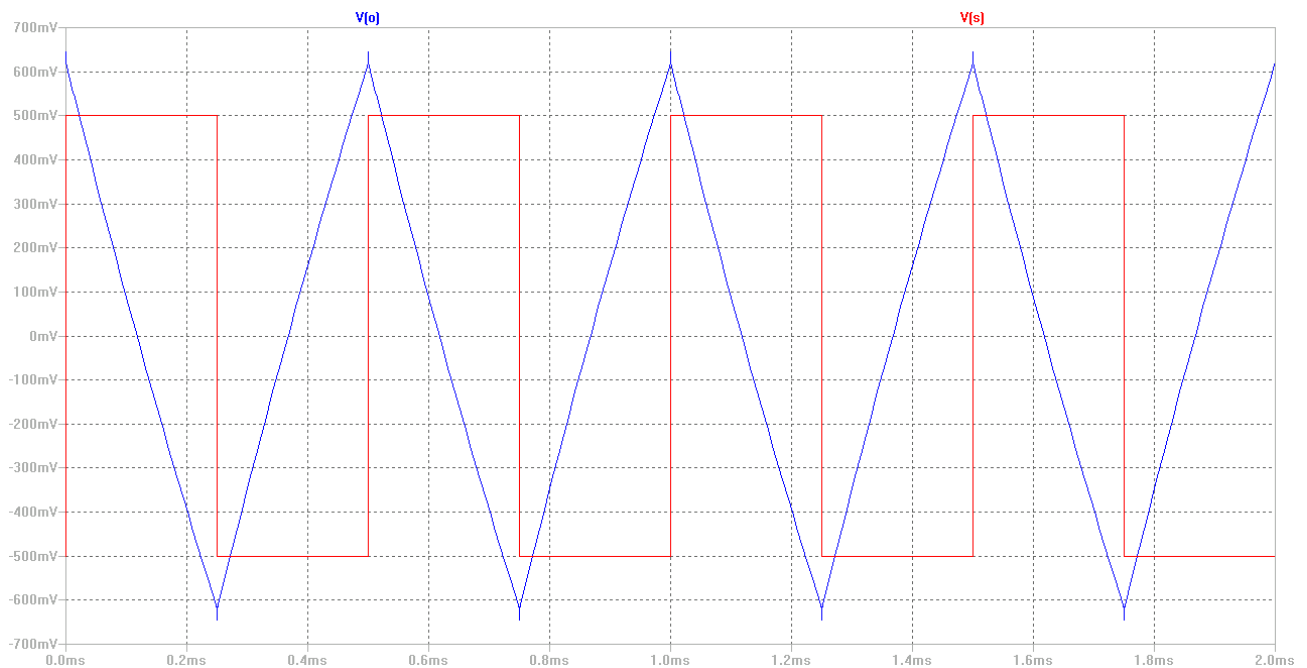
Applichiamo un segnale $v_s(t)$ **sinusoidale** di frequenza $f=2\text{kHz}$, di ampiezza massima $A=0,5\text{V}$ e offset DC nullo. Il risultato della simulazione nel transitorio è il seguente:



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 mV contro i 398 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°

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.