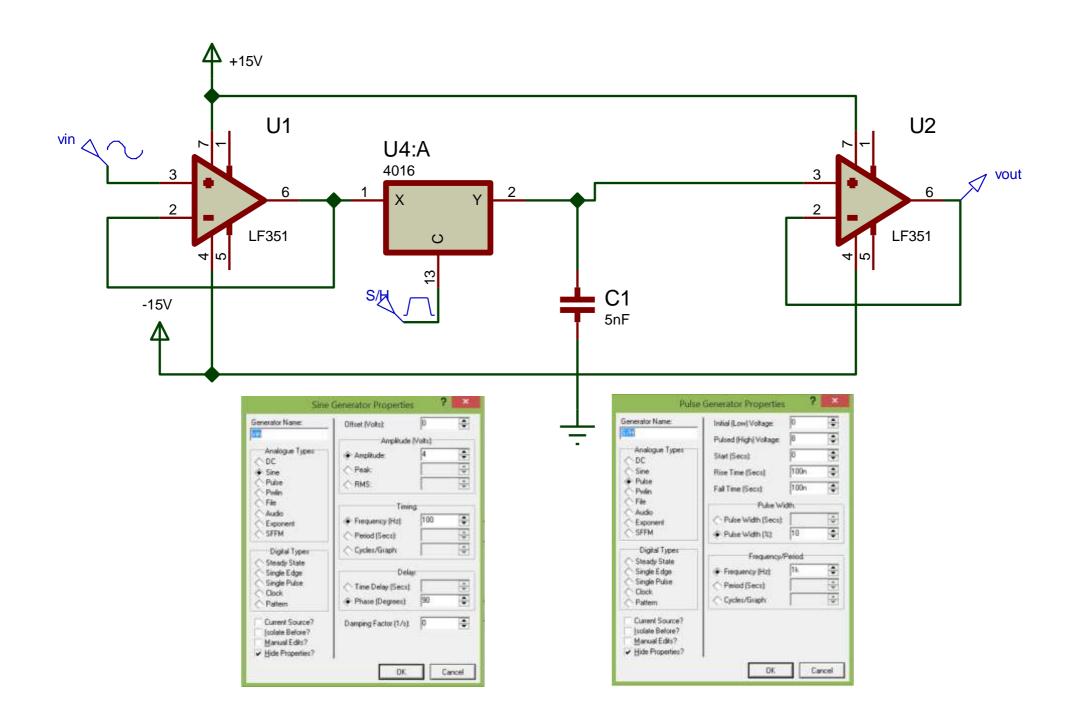
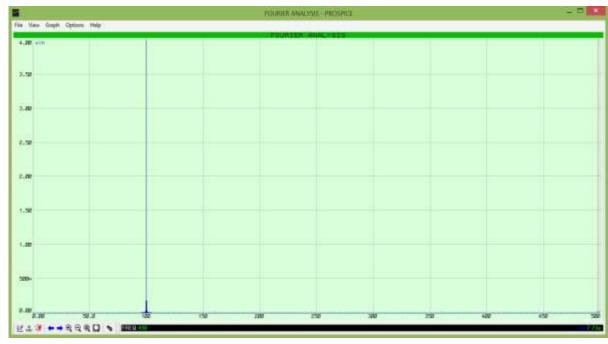
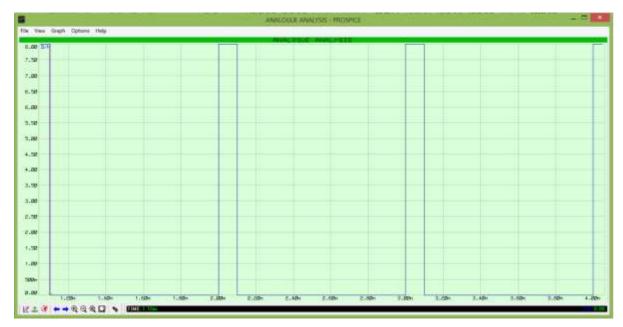
CIRCUITO SAMPLE & HOLD >>>> ALIASING

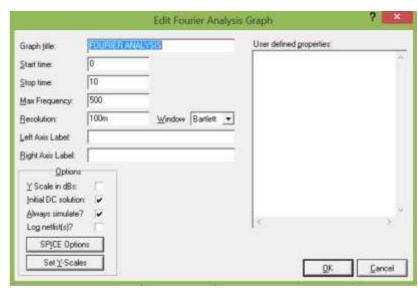




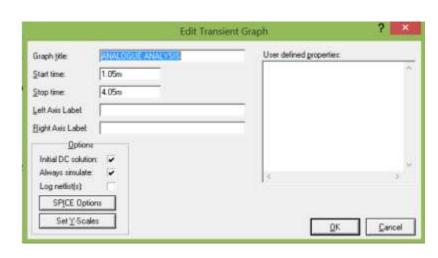
Spettro d'ampiezza del segnale di IN



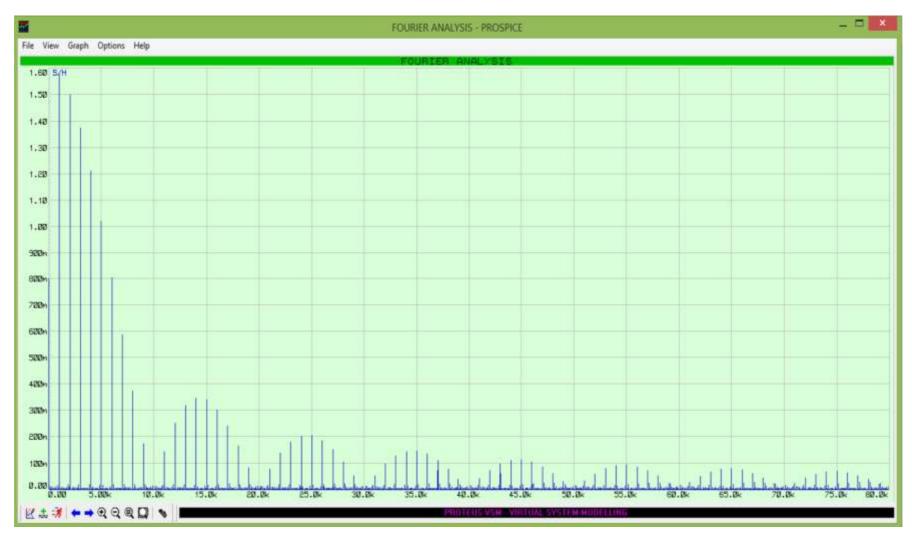
SEGNALE CAMPIONATORE (D.C. = 10%, PARI)



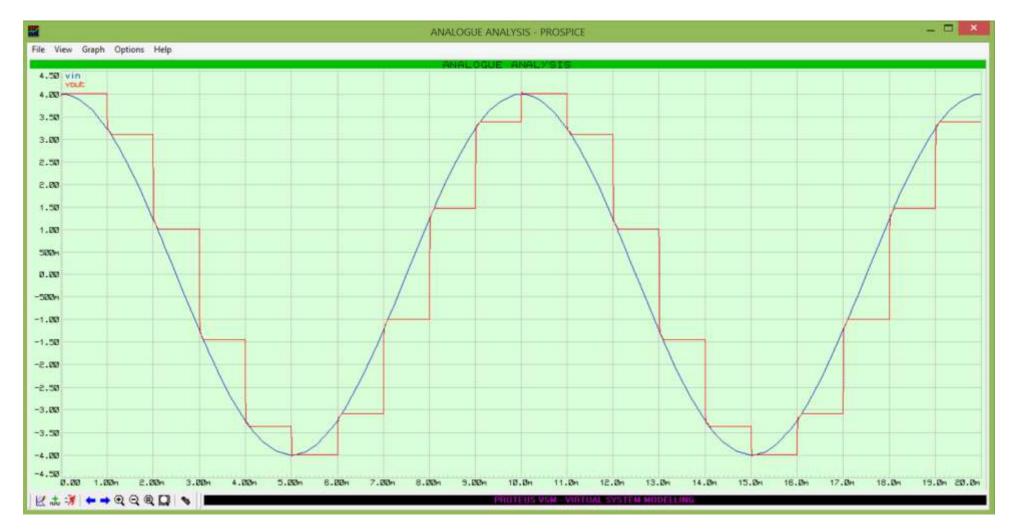
Edit Fourier



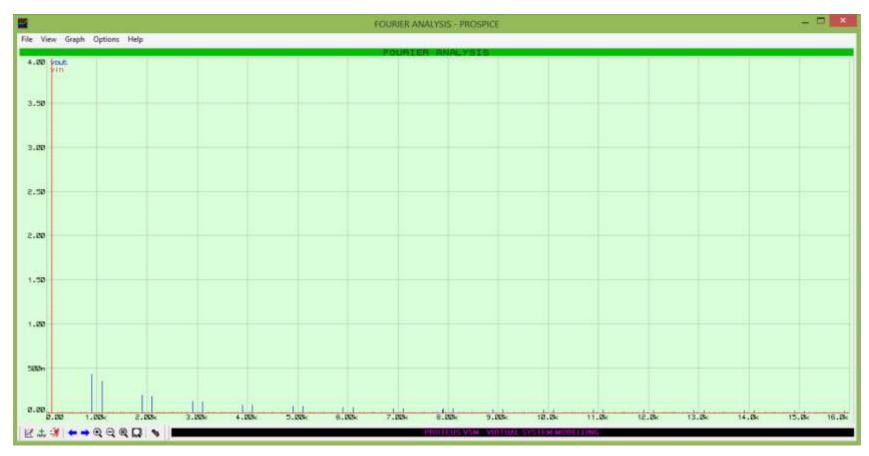
Edit simulazione analogica



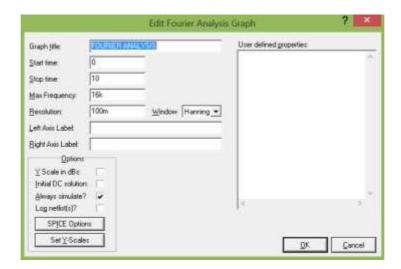
Spettro d'Ampiezza del segnale campionatore



Segnale campionato



SPETTRO DEL SEGNALE CAMPIONATO



Come si vede dallo spettro del segnale campionato, **non si verifica ALIASING**, in quanto la prima riga laterale sinistra, a frequenza 900 [Hz], è lontana dalla frequenza del segnale di IN, 100[Hz]. Questo perché abbiamo SOVRACAMPIONATO. La freq. minima di campionamento è infatti 200[Hz], dal teorema di Shannon-Nyquist.

• $vin(t) = 4 cos (2\pi*100*t) [V]$

SEGNALE DI IN

•
$$vsh(t) = \begin{cases} 8 \text{ [V] per } -50 \text{ [us]} < t < 50 \text{ [us]} + n \text{ T} \\ & SEGNALE CAMPIONATORE & con D.C. = \tau/T = 10 \% & e v.m. = 0,8 [V] & (Vpp*D.C.) \\ 0 \text{ [V] per } 50 \text{ [us]} < t < 950 \text{ [us]} + n \text{ T} \end{cases}$$

Dalla Teoria di Fourier sappiamo che un Segnale Digitale Binario contiene un n° infinito di componenti armoniche; dalla formula dei Bk, o leggendo sullo Spettro del segnale campionatore ricaviamo l'altezza di ciascuna riga:

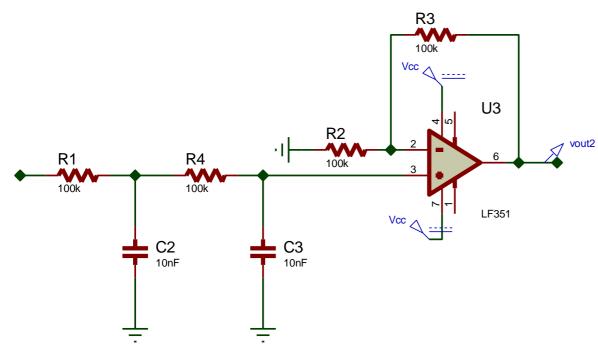
$$B1 \approx 1,57 \text{ [V]}$$
 $B2 \approx 1,50 \text{ [V]}$ $B3 \approx 1,37 \text{ [V]}$ $B4 \approx 1,21 \text{ [V]}$ $B5 \approx 1,02 \text{ [V]}$ $B11 = -0,14 \text{ [V]}$ da cui :

$$\mathbf{v}_{sh}(\mathbf{t}) = \mathbf{0.8} + \mathbf{1.57} \cos(2\pi^*\mathbf{1000}^*\mathbf{t}) + \mathbf{1.50} \cos(2\pi^*\mathbf{2000}^*\mathbf{t}) + \mathbf{1.37} \cos(2\pi^*\mathbf{3000}^*\mathbf{t}) + \mathbf{1.21} \cos(2\pi^*\mathbf{4000}^*\mathbf{t}) + \mathbf{1.02} \cos(2\pi^*\mathbf{5000}^*\mathbf{t}) + \mathbf{0.78} \cos(2\pi^*\mathbf{6000}^*\mathbf{t}) + \mathbf{0.78} \cos(2\pi^*\mathbf{9000}^*\mathbf{t}) + \mathbf{$$

Lo spettro del segnale campionato, invece, è costituito dalla riga alla frequenza del segnale di IN e da coppie di righe a cavallo della freq. di campionamento e di tutti i suoi multipli :

$$\mathbf{v}_{camp}(t) = 4\cos(2\pi^*100^*t) + 0.4\cos(2\pi^*900^*t) + 0.4\cos(2\pi^*1100^*t) + 0.2\cos(2\pi^*1900^*t) + 0.2\cos(2\pi^*2100^*t) + ...$$

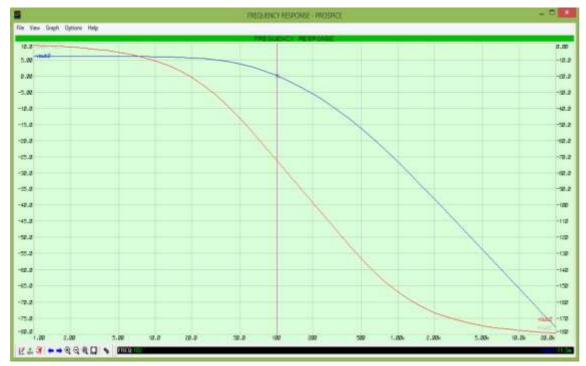
Per ricostruire il segnale a partire dai suoi campioni, basterà filtrare il segnale campionato con un Filtro Passa-Basso di frequenza appena superiore alla freq. del segnale di IN

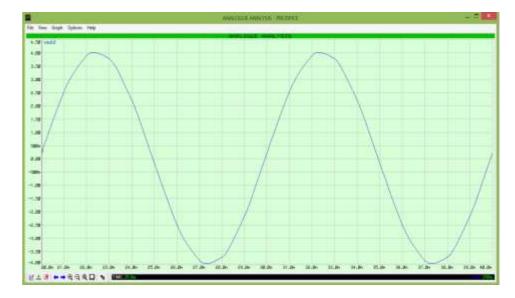


Filtro di ricostruzione con **ft = 159 [Hz]**

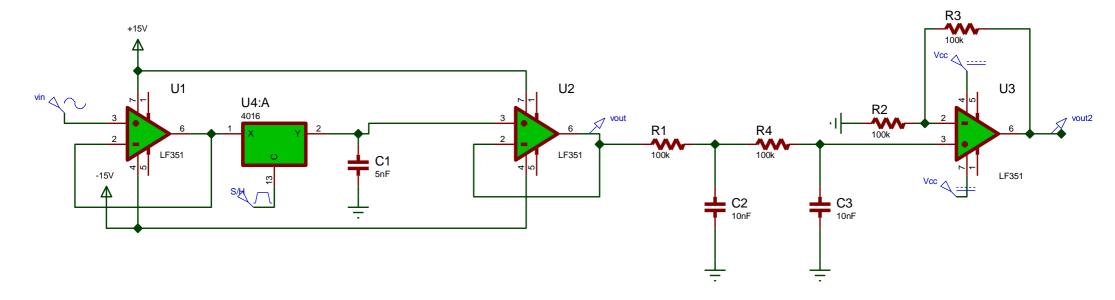
Guadagno d'anello = 1 + R3/R2 = 2 >>>> 6 [dB]

Alla frequenza della vin, 100[Hz], il G complessivo del filtro (attenuazione della doppia cella RC + G d'anello) è **0 [dB]** mentre lo sfasamento è di **-73°**, per cui la vout del filtro sarà la vin, semplicemente sfasata in ritardo.





Segnale in uscita dal filtro



Circuito completo