

Esercitazione di Laboratorio:

Circuiti con diodi

Coa Giulio

Licastro Dario

Montano Alessandra

6 dicembre 2019

1 Scopo dell'esperienza

Lo scopo di questa esercitazione è stato analizzare vari circuiti contenenti diodi, tramite l'esecuzione di una serie di misure in condizioni statiche al fine di determinare la caratteristica statica $I_d(V_d)$ dei suddetti diodi, e la successiva visualizzazione del loro comportamento con una tensione d'ingresso di tipo sinusoidale.

2 Strumentazione utilizzata

La strumentazione usata durante l'esercitazione è:

Strumento	Marca e Modello	Caratteristiche
Multimetro Oscilloscopio	Agilent 34401A Rigol DS1054Z	4 canali, $B = 50 \text{ MHz}$, $f_c = 1 \text{ G} \frac{\text{Sa}}{\text{s}}$, $R_i = 1 \text{ M}\Omega$, $C_i = 13 \text{ pF}$, 12 Mbps di profondità di memoria
Generatore di segnali	Rigol DG1022	2 canali, $f_{\text{uscita}} = 20 \text{ MHz}$, $Z_{\text{uscita}} = 50 \Omega$
Alimentatore in DC	Rigol DP832	2 canali, $f_{\text{uscita}} = 20 \text{ MHz}$, $Z_{\text{uscita}} = 50 \Omega$
Sonda	Rigol PVP215	$B = 35 \text{ MHz}$, $V_{\text{ nominale}} = 300 \text{ V}$, $L_{\text{cavo}} = 1.2 \text{ m}$, $R_s = 1 \text{ M}\Omega$, Intervallo di compensazione: $10 \div 25 \text{ pF}$ Capacità dell'ordine dei $80 \div 100 \text{ p} \frac{\text{F}}{\text{m}}$
Cavi coassiali Connettori Breadboard Resistenza Diodo di Zener Diodo Condensatori	1N5228 1N4148	$R = 9.9 \text{ k}\Omega$ $C_1 = 10 \text{ nF}$, $C_2 = 100 \text{ nF}$, $C_3 = 1 \mu\text{F}$

3 Premesse teoriche

3.1 Incertezza sulla misura dell'oscilloscopio

La misura del valore di un segnale tramite l'oscilloscopio (sia esso l'ampiezza, la frequenza, il periodo, etc.) presenta un'incertezza che dipende, principalmente, da due fattori:

- l'incertezza strumentale introdotta dall'oscilloscopio (ricavabile dal manuale).
- l'incertezza di lettura dovuta all'errore del posizionamento dei cursori.

Quest'ultima incertezza deriva dal fatto che il segnale visualizzato non ha uno spessore nullo sullo schermo.

3.2 Sonda

La sonda è un particolare cavo coassiale che presenta un'estremità capace di effettuare delle misurazioni.

Quando si usano dei classici cavi coassiali BNC-BNC al fine di collegare il circuito, su cui effettuare le misure, all'oscilloscopio, si sta inserendo in parallelo al circuito un condensatore di capacità (C_c) pari a quella del cavo.

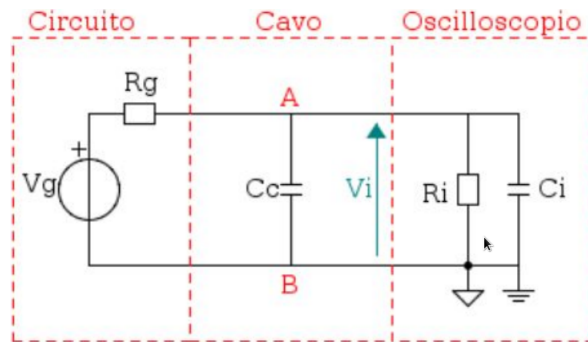


Figura 1: Circuito analizzato collegato all'oscilloscopio tramite un cavo coassiale BNC-BNC.

In questo caso, l'oscilloscopio si comporta, in ingresso, come un filtro passa-basso con una frequenza di taglio ($f = \frac{1}{2\pi R_i(C_s+C_i)}$). L'uso di una sonda per misurare delle grandezze in un circuito, si può vedere come l'inserimento di un condensatore in serie al circuito.

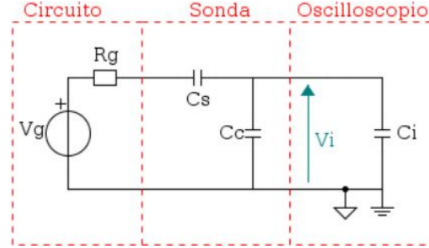


Figura 2: Circuito analizzato collegato all'oscilloscopio tramite una sonda.

L'introduzione di questo condensatore comporta un calo della capacità equivalenti vista all'ingresso del circuito ($\frac{C_s(C_c+C_i)}{C_s+C_c+C_i} \ll C_c + C_i$), ovvero una riduzione della frequenza del polo ($f_{\text{polo}} = \frac{1}{2\pi R_i(C_s+C_i)}$); ciò porta ad una perdita d'informazioni in bassa frequenza. Al fine di evitare tale perdita d'informazioni, si pone, in parallelo al condensatore, una resistenza.

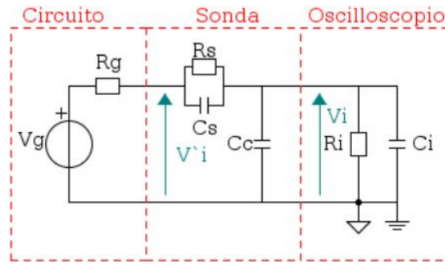


Figura 3: Circuito analizzato collegato all'oscilloscopio tramite una sonda.

Tale resistenza comporta la presenza di uno zero, oltre al polo precedentemente detto.

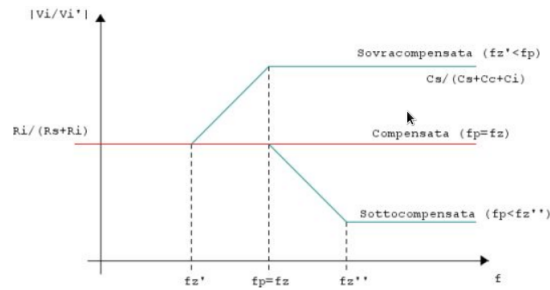


Figura 4: Diagramma di Bode della funzione di trasferimento del circuito.

A seconda dell'elevata o della bassa compensazione della sonda, il segnale sarà distorto verso l'alto o verso il basso.

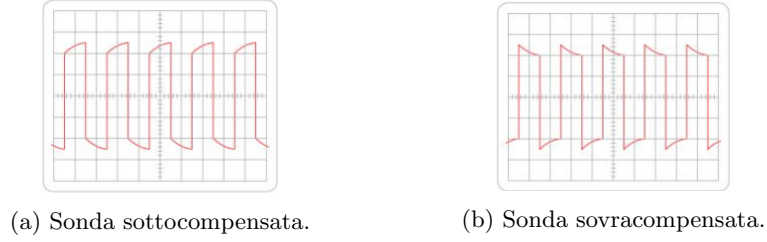


Figura 5: Visualizzazione del segnale al variare della compensazione della sonda.

La sonda risulta compensata quando la frequenza del polo coincide con la frequenza dello zero; ciò avviene quando $R_s C_s = R_i (C_c + C_i)$. La sonda presenta un opportuno trimmer che influenza il valore di R_s e permette la compensazione. Al fine di verificare se la sonda è compensata si esegue un confronto con un segnale noto.

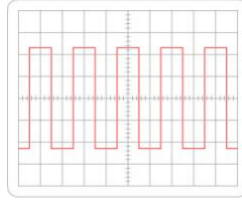


Figura 6: Sonda compensata.

3.3 Diodo

Il diodo è un bipolo non lineare il cui comportamento è descritto dalle due seguenti espressioni analitiche equivalenti tra loro

$$i_D = I_S \cdot (e^{\frac{v_D}{\eta V_T}} - 1)$$

$$v_D = \eta \cdot V_T \cdot \ln\left(\frac{i_D}{I_S} + 1\right)$$

dove V_T è la tensione termica del diodo ($V_T = \frac{k \cdot T}{q}$), I_S è la corrente di saturazione ed η è il fattore di non idealità.

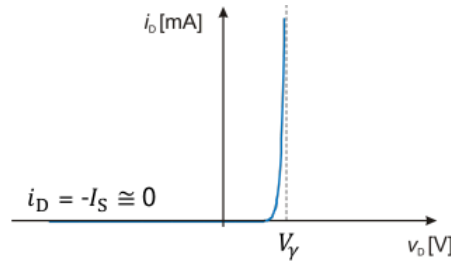


Figura 7: Caratteristica statica di un diodo.

Si noti come, al crescere di v_D , la corrente i_D , ovvero la corrente che attraversa il diodo, aumenti (regione di polarizzazione); in particolare, dopo il raggiungimento della tensione di soglia V_γ , il diodo tende a comportarsi come un generatore ideale indipendente di tensione di valore pari a V_γ .

Al contrario, quando v_D è troppo bassa, la corrente i_D è pari a $-I_S$, ovvero circa nulla; ciò porta il diodo a comportarsi similmente ad un circuito aperto (regione di polarizzazione inversa). Questa condizione può dare luogo al fenomeno del breakdown, ovvero quando il diodo conduce in direzione opposta; tale fenomeno porta, solitamente, alla rottura del diodo.

3.3.1 Diodo di Zener

Sono particolari tipi di diodi progettati appositamente per lavorare anche in polarizzazione inversa; questi diodi non si rompono se si verifica il breakdown, anzi sono caratterizzati da una tensione di soglia negativa, detta, per l'appunto, tensione di breakdown.

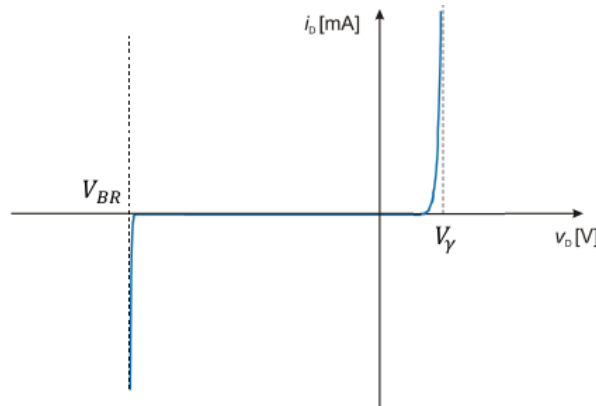


Figura 8: Caratteristica statica di un diodo di Zener.

3.4 Raddrizzatore a semplice semionda

Circuito fondamentale che, data una tensione in input, caratterizzata da un valor medio non nullo, ne estrae la parte positiva; il segnale in uscita presenta valor medio nullo.

$$v_{\text{out}} = \begin{cases} v_{\text{in}} & v_{\text{in}} > 0 \\ 0 & v_{\text{in}} \leq 0 \end{cases}$$

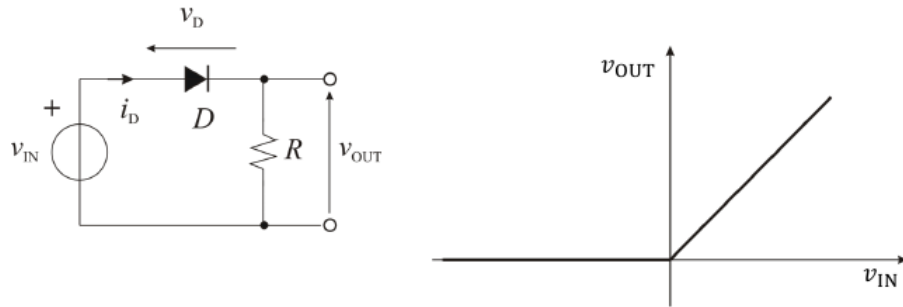


Figura 9: Circuito e transcaratteristica statica di un raddrizzatore a semplice semionda.

3.5 Protezione ESD

Circuito usato come protezione da scariche elettrostatiche, caratterizzato dall'imposizione di una tensione massima e di una tensione minima.

$$v_{\text{out}} = \begin{cases} -V_{\gamma} & v_{\text{in}} < -V_{\gamma} \\ v_{\text{in}} & -V_{\gamma} \leq v_{\text{in}} \leq V_{\text{DD}} + V_{\gamma} \\ V_{\text{DD}} + V_{\gamma} & v_{\text{in}} > V_{\text{DD}} + V_{\gamma} \end{cases}$$

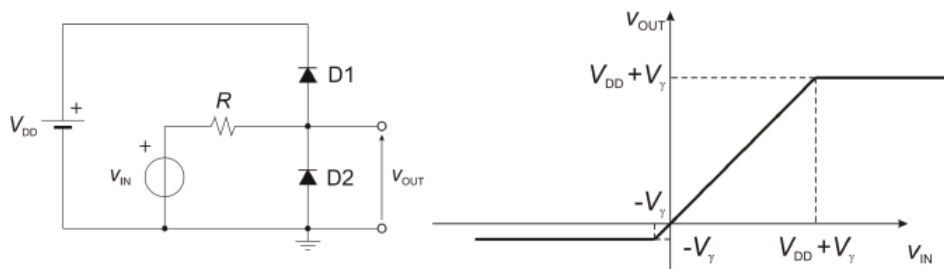


Figura 10: Circuito e transcaratteristica statica di una protezione ESD.

4 Esperienza in laboratorio

4.1 Caratteristiche statiche

Abbiamo montato sulla breadboard la resistenza, il diodo D=1N4148 e l'elemento di collegamento seguendo lo schema in figura.

Successivamente, per mezzo del multimetro, abbiamo misurato la resistenza, verificando che tale valore rientri nel 5% di tolleranza dato dal costruttore. Abbiamo alimentato, collegando la breadboard all'alimentatore in DC per mezzo di due cavi a banana, il circuito, dopodichè abbiamo variato la tensione in ingresso secondo i valori fornitici, misurando, sempre tramite il multimetro, i valori di tensione ai capi della resistenza.

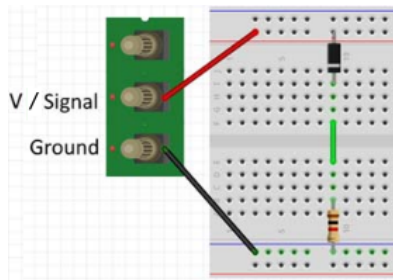


Figura 11: Circuito.

In seguito abbiamo connesso alla breadboard, al posto dell'alimentatore in DC, il generatore di segnali tramite un cavo coassiale BNC-banana, impostandolo per fornire un segnale d'ampiezza $V_{pp} = 10\text{ V}$ e frequenza $f = 1\text{ kHz}$, ed, al posto del multimetro, l'oscilloscopio tramite due sonde. Infine, abbiamo sostituito il diodo con il diodo di Zener D=1N5228 ed abbiamo ripetuto l'esperienza.

4.2 Raddrizzatore a semplice semionda

Abbiamo realizzato il circuito richiesto, collegando un condensatore in parallelo al circuito e sostituendo il diodo di Zener con il diodo usato precedentemente, ed abbiamo misurato l'ampiezza V_{pp} del segnale al variare della capacità del condensatore.

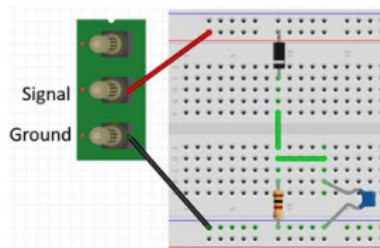


Figura 12: Circuito.

In questo modo, abbiamo potuto apprezzare come la capacità del condensatore influenzi il segnale in uscita rendendolo più o meno (**approssimato?**). Infine, abbiamo sostituito il diodo con il diodo di Zener ed abbiamo ripetuto l'esperienza.

4.3 Rivelatore di picco

.

4.4 Circuito per la protezione da scariche elettrostatiche

.

5 Risultati

5.1 Caratteristiche statiche

5.1.1 Diodo

I risultati ottenuti al variare della tensione in ingresso, fornita con l'alimentatore, sono stati riportati nella seguente tabella.

V_e [V]	V_u	I_D
-4	-0.046 mV	0 mA
-3.5	-0.043 mV	0 mA
-3	-0.038 mV	0 mA
-2	-0.032 mV	0 mA
-1	-0.027 mV	0 mA
0	0.001 mV	0 mA
0.2	2.067 mV	0 mA
0.4	45.306 mV	0 mA
0.6	0.177 V	0 mA
0.8	0.344 V	0 mA
1	0.526 V	0 mA
1.5	0.997 V	0 mA
2	1.477 V	0 mA

Si può notare che il diodo utilizzato non è adatto all'uso in polarizzazione inversa, infatti, per valori di V_e negativi, otteniamo valori di V_u molto bassi, che si mantengono intorno allo 0. Inoltre abbiamo toccato e superato la tensione di soglia (deve essere minore di 0 ?).

Dopo aver connesso generatore di segnali, sonda e oscilloscopio (GIULIO NON HO SPECIFICATO COME ABBIAMO CONNESSO LE ROBE PERCHÉ È NELLA PARTE DELLE PREMESSE) abbiamo ottenuto le seguenti immagini, dove il segnale di input è rappresentato dalla linea blu e l'output da quella gialla. Si può notare come l'input sia un segnale sinusoidale standard, mentre l'output è distorto per effetto del circuito, in particolare la parte negativa del segnale è stata portata a 0 (poiché le tensioni negative ricevute in input dal diodo diventano 0 in output), ed anche la curva sinusoidale risulta un po' schiacciata (perché?).

In seguito, per misurare l'ampiezza di picco del segnale di output abbiamo posizionato i cursori come in figura ottenendo $V_u(t) = 4.440V$

5.1.2 Diodo di Zener

Abbiamo seguito la stessa procedura con il diodo di Zener, vanno sottolineati i valori ottenuti con tensioni negative in input, che sono coerenti con la definizione di diodo di Zener.

(Ricordiamo che stiamo di nuovo utilizzando l'alimentatore e che le misurazioni sono state effettuate con il multimetro)

La tensione di soglia è: La tensione di breakdown è:

Connettendo il generatore di segnali come al punto precedente, con la linea blu per l'input e quella gialla per l'output abbiamo ottenuto la seguente immagine

Qui, a differenza del diodo usato in precedenza, le tensioni negative vengono rappresentate.

Anche in questo caso abbiamo misurato l'ampiezza di picco del segnale in output con i cursori, ottenendo $V_p = 4.320$

5.2 Raddrizzatore a semplice semionda

5.2.1 Diodo

Abbiamo inserito i vari condensatori ed ogni volta abbiamo misurato la tensione picco-picco con i cursori. per il condensatore da 10nF abbiamo una $V_{pp} = 4.48V$: per il condensatore da 100nF abbiamo una $V_{pp} = 2.56V$: per il condensatore da 10microF abbiamo una $V_{pp} = 480\text{ mV}$:

Possiamo notare come, al decrescere della capacità del condensatore, il segnale in output abbia una V_{pp} sempre minore, cioè il segnale in input viene attenuato (?) sempre di più.

5.2.2 Diodo di Zener

Abbiamo inserito i vari condensatori ed ogni volta abbiamo misurato la tensione picco-picco con i cursori. per il condensatore da 10nF abbiamo una $V_{pp} = 7.2V$: per il condensatore da 100nF abbiamo una $V_{pp} = 6.88V$: per il condensatore da 10microF abbiamo una $V_{pp} = 5.52V$: Lasciando il condensatore da 1 microF e connettendo il circuito con il generatore di segnali abbiamo impostato $V_p = 5V$ e, al variare della frequenza, abbiamo ottenuto diversi valori per la tensione picco-picco, di seguito abbiamo riportato le immagini ottenute dall'oscilloscopio (in blu il segnale in input ed in giallo l'output). per $f = 1\text{ kHz}$ per $f = 500\text{ Hz}$ per $f = 100\text{ Hz}$

Al decrescere della fequenza...

5.3 Rivelatore di picco

.

5.4 Circuito per la protezione da scariche elettrostatiche

.

6 Conclusioni

6.1 Caratteristiche statiche

.

6.2 Raddrizzatore a semplice semionda

.

6.3 Rivelatore di picco

.

6.4 Circuito per la protezione da scariche elettrostatiche

.