





Strumenti di modelling complessivo dei dispositivi ibridi fotovoltaico + accumulo

Stefano Rampino, Edmondo Gilioli, Francesco Pattini



Report MI21-24/11





Software- Strumenti di modelling complessivo dei dispositivi ibridi fotovoltaico + accumulo Stefano Rampino (CNR IMEM), Edmondo Gilioli (CNR IMEM), Francesco Pattini (CNR IMEM)

Maggio 2022

Report MISSION INNOVATION

Ministero della Transizione Ecologica - ENEA Mission Innovation 2021-2024 - I annualità Progetto: IEMAP, Piattaforma Italiana Accelerata per i Materiali per l'energia Work package: WP4 – Materiali per il Fotovoltaico Linea di attività: LA4.16 Responsabile del Progetto: Massimo Celino, ENEA Responsabile della LA: Stefano Rampino, CNR









Indice

SOMMA	RIO	5
1 INIT		C
		0
2 DES	SCRIZIONE DELLE ATTIVITÀ SVOLTE E RISULTATI	6
2.1	F_GAMMA_2.M	6
2.2	E1_CARICA_CONDENSATORE.M	9
2.3	E2_RLC_NONLINEARE.M	10
2.4	E4_DCDC.M	11





In questa attività sono stati utilizzati strumenti per la modellizzazione top-down del funzionamento di un potenziale dispositivo ibrido ottenuto integrando una cella fotovoltaica ed un accumulatore a in modo che abbiano terminali elettrici in comune.

In questo documento sono presentati i codici Matlab che a partire da un modello circuitale e da una configurazione specifica del convertitore sia in grado di determinare con notevole precisione le performance del sistema.





1 Introduzione

La simulazione circuitale dei sistemi fotovoltaici per la valutazione del corretto funzionamento dei sistemi di conversione/accumulo richiede una serie di accorgimenti e lo sviluppo di algoritmi specifici.

Di seguito presenteremo brevemente il software prodotto tenendo conto degli elementi chiave che sono:

- Modello circuitale one-diode per la descrizione della cella/modulo fotovoltaico (con dipendenza dei parametri dalla temperatura e dall'irradianza)
- Sistema alle equazioni di stato per la descrizione di un tipico sistema di conversione
- Simulazione di un convertitore DC-DC

2 Descrizione delle attività svolte e risultati

Il principale risultato di questa linea di attività è stato lo sviluppo della metodologia di modellizzazione "topdown" dei dispositivi ibridi fotovoltaico più conversione/accumulo.

Il software è composto da codici per Matlab che permette di determinare, per approssimazioni successive, i parametri di input ottimali in funzione dei target di prestazione del dispositivo ibrido

I codici che compongono il software deliverables sono i seguenti:

- *f_gamma_2.m*: calcola i cinque parametri a partire dai dati del datasheet fornito dai produttori delle celle/pannelli solari

- *E1_Carica_condensatore.m*: per simulare con Eulero la carica del condensatore da parte di un modulo fotovoltaico

- *E2_RLC_NonLineare.m*: per risolvere il problema di un circuito RLC non lineare

- E4_DCDC.m: simulatore per il modulo fotovoltaico connesso ad DC-DC

2.1 F_gamma_2.m

function [gamma] = f_gamma_2(n, phi)

Voc = phi(1);Isc = phi(2);Vmp = phi(3);Imp = phi(4);Ns = phi(5);T = 273.15 + 25.0;k = 1.3806503E-23;q = 1.602E-19; $Vt = k^{T/q};$ P1 = Vmp .* Imp; P2 = (Voc - Vmp) .* Imp; P3 = (Voc - Vmp) .* (Isc - Imp); P4 = Vmp .* (Isc - Imp);



exp((lsc.*Rs)./(Ns.*n.*Vt));

exp((Vmp+Imp*Rs)./(Ns.*n.*Vt));

exp(Voc./(Ns*n*Vt));

Vmp + Rs .* Imp - Voc;

Rs .* Isc - Rs .* Imp - Vmp;

Voc - Rs .* Isc:

ExpSC = @(Rs)

ExpOC = @(Rs)

ExpMP = @(Rs)

A1 = @(Rs)

A3 = @(Rs)

A2 = @(Rs)



```
% ###########
           COMPUTE RS
                      f1 = @(Rs) (((P2 - P1)*ExpSC(Rs)) + ...
 (P1 - P4)*ExpOC(Rs) + ...
 ((P1 - P3) * (Imp * Rs - Vmp)/(n* Ns * Vt) + ...
 (P4- P2)) * ExpMP(Rs)) / ExpOC(Rs);
% f2 = @(Rs) (P2 - P1)*ExpSC(Rs) + (P1 - P4)*ExpOC(Rs) + ...
% ((P1 - P3) * (Imp * Rs - Vmp)/(n* Ns * Vt) + (P4- P2)) * ExpMP(Rs);
options = optimoptions('fsolve','Display','off');
[Rs, ~, exitflag] = fsolve(f1,0.1, options);
if exitflag < 0
 Rs = NaN;
end
RsMAX = Vmp/Imp + (Ns*n*Vt/Imp)*(1+lambertw(-1,-exp((Voc-n*Ns*Vt-2*Vmp)/(Ns*n*Vt))));
if Rs > RsMAX | Rs < 0
 Rs = NaN;
end
Gsh
                                         (ExpOC(Rs).*(Imp-Isc)+ExpMP(Rs).*(Isc)-
                     =
ExpSC(Rs).*Imp)./(A1(Rs).*ExpSC(Rs)+A2(Rs).*ExpMP(Rs)+A3(Rs).*ExpOC(Rs));
Rsh = 1./ Gsh;
I0 = (Voc.*(Isc-Imp) - Vmp.*Isc)./(A1(Rs).*ExpSC(Rs)+A2(Rs).*ExpMP(Rs)+A3(Rs).*ExpOC(Rs));
lirr = (lsc.*Voc.*(ExpMP(Rs) -1) + lsc.*Vmp.*(1-ExpOC(Rs) ) + lmp.*Voc.*(1-ExpSC(Rs) )) ./
(A1(Rs).*ExpSC(Rs)+A2(Rs).*ExpMP(Rs)+A3(Rs).*ExpOC(Rs));
```





gamma(1) = Rs; gamma(2) = Rsh; gamma(3) = Iirr; gamma(4) = I0; gamma(5) = n;

end

Per simulare il comportamento del modulo fotovoltaico al variare delle condizioni ambientali è importante riferirsi agli studi sulla dipendenza dei cinque parametri dalla temperatura e irradianza. C'è un'ampia bibliografia a riguardo; di seguito ci limiteremo ad indicare i modelli di riferimento che sono stati implementati, fatta eccezione per l'ideality factor n che verrà considerato costante.

La corrente di saturazione inversa I_0 è parte della corrente inversa di un diodo a semiconduttore ed è causata dalla diffusione delle cariche minoritarie dalle zone neutre alle zone di svuotamento. Tale corrente risulta quasi del tutto indipendente dalla tensione di saturazione del diodo. Per un diodo p-n ideale è data dalla seguente formula:

$$I_0 = qAn_i^2 \left(\frac{1}{N_D} \sqrt{\frac{D_P}{t_P}} + \frac{1}{N_A} \sqrt{\frac{D_N}{t_n}}\right)$$

Dove q è la carica elementare, A è la sezione trasversale dell'area, $D_P \in D_N$ sono i coefficienti di diffusione di lacune ed elettroni, $N_D \in N_A$ sono le concentrazioni di donori e accettori nelle zone n e p delle giunzioni, n_i è la concetrazione intrinseca dei portatori nel materiale semiconduttore e t_p e t_n sono rispettivamente i coefficienti di vita media di lacune ed elettroni.

La variazione di I_0 con la temperatura T può essere studiata con la formula che segue:

$$I_0 = A_0 T^3 e^{\frac{-Eg}{nKt}}$$

Dove A_0 è una costante che dipende dal materiale del semiconduttore che nel caso del silicio vale 2.22e3, e il termine Eg indica l'energy gap del silicio che può essere studiato mediante la formula di Varshini (eq. 6), e rappresentato nel grafico in figura 4 per il caso del silicio:

$$E_g = E_g(0K) - \frac{\alpha T^2}{T+\beta}$$

La dipendenza della resistenza serie è descritta nell'equazione:

$$R_s(T) = R_{s0} + A_{0Rs} e^{-\frac{T - 273}{B_0}}$$

La dipendenza della resistenza Shunt con temperatura ed irradianza è stata molto discussa e studiata. Il modello che è ritenuto più efficiente è quello dovuto a De Soto:

$$R_{sh} = \frac{G_{Ref}}{G} \cdot R_{sh,ref}$$

Report MI21-24/11





La Photocurrent I_{ph} è la corrente prodotta dall'esposizione di un fotodiodo ad una radiazione luminosa. La corrente di fotodiodo è dunque generata dagli effetti fotoelettrico o fotovoltaico. Risulta uno dei parametri più importanti per una cella fotovoltaica.

Se ci poniamo nel caso di luce monocromatica allora la corrente Iph può essere calcolata come:

$$I_{ph} = A \cdot G \cdot SR(\lambda_0) \tag{10}$$

Dove G è l'irradianza normale alla cella e A l'area della superficie del dispositivo. Nel modello a cinque parametri è stato osservato come la Iph dipende dall'irradianza effetiva G_{eff} , dalla temperatura della cella T_c , dal coefficiente di temperatura della corrente di cortocircuito α_{Isc} e dal modificatore di massa d'aria M_{am} . Esiste anche un'equazione che rappresenta la Iph a qualsiasi condizione operativa, facendo però uso dell'irradianza G e dell'irradianza e temperatura in condizioni standard:

$$I_{ph} = \frac{G}{G_{ref}} [I_{ph,ref} + \alpha_T (T - T_{ref})]$$

2.2 E1_Carica_condensatore.m

clear; clc;

C = 1e-3; Rs = .1; Rsh = 10; n = 2; IO = 1e-6; Iirr = 1; Vt = 26e-3;

ipv = @(vpv) - (n*Vt/Rs) * lambertw((Rs*I0*Rsh)/((n*Vt)*(Rsh+Rs)) * ... exp(Rsh/(Rs+Rsh)*(vpv+Rs*(lirr+I0))/(n*Vt))) + ((lirr + I0)*Rsh - vpv)/(Rsh + Rs);

dx1 = @(x1) 1/C*ipv(x1);

```
% dx1 = @(x1) 1/C*(0.71455-x1)/Rs;
```

x1_vect(1) = 0;

```
t = linspace(0,.003,100);
dt = max(t)/length(t);
```

```
for ct_t = 1:length(t)-1
```

x1_vect(ct_t+1) = x1_vect(ct_t) + dt*dx1(x1_vect(ct_t));





end

plot(t,x1_vect) hold on

in cui: C è la capacità del condensatore accoppiato al modulo fotovoltaico; Rs è la resistenza serie del modulo; Rsh è la resistenza di shunt del modulo; n indica il fattore d'idealità; IO è la corrente di buio, lirr è la corrente fotogenerata dal modulo e Vt è un valore costante che descrive il voltaggio termico.

2.3 E2_RLC_Nonlineare.m

lear; clc;

C = 0.2;

L0 = 0.1; Li = 0.5; I0 = .5;

```
L = @(i) L0+Li*(exp(-i.^2./I0));
```

R = .1;

E = 3;

 $dx1 = @(x1,x2) \ 1/C^*(x2); \\ dx2 = @(x1,x2) \ 1/L(x2)^*(-R^*x2+E-x1);$

t = linspace(0,3,200); dt = max(t)/length(t);

x1_vect(1) = 1; x2_vect(1) = -2;

for ct_t = 1:length(t)-1

```
x1_vect(ct_t+1) = x1_vect(ct_t) + dt*dx1(x1_vect(ct_t),x2_vect(ct_t));
x2_vect(ct_t+1) = x2_vect(ct_t) + dt*dx2(x1_vect(ct_t),x2_vect(ct_t));
```

end

figure comet(x1_vect,x2_vect) grid on

Report MI21-24/11



grid minor xlabel('Vc') ylabel('iL')

hold on;

%%

while(1)

```
[x1_vect(1), x2_vect(1)] = ginput(1);
```

for ct_t = 1:length(t)-1

x1_vect(ct_t+1) = x1_vect(ct_t) + dt*dx1(x1_vect(ct_t),x2_vect(ct_t)); x2_vect(ct_t+1) = x2_vect(ct_t) + dt*dx2(x1_vect(ct_t),x2_vect(ct_t));

end

comet(x1_vect,x2_vect)

end

Per simulare un dispositivo fotovoltaico inserito in un circuito di conversione dell'energia, purtroppo non basta tracciare la curva I-V, in quanto la presenza di elementi a memoria richiede la risoluzione di un problema differenziale. Il metodo più semplice (e più efficace) di integrazione numerica di una equazione differenziale ordinaria del primo ordine è il metodo di Eulero descritta in dettaglio al paragrafo 2.3 del file D4.38.

2.4 E4_DCDC.m

clear; clc;

```
% Parametri DCDC
C = 33e-6;
L = 240e-6;
Cin = 33e-6;
R = 1;
Vforw = 0.5;
Rd = 0.05;
Rds = 0.01;
```

% Parametri PV







n_guess = 0.903; % Valore di n_guess massimo, risposta migliore su Voc@NOCT alpha = 0.05/100; % alpha [%/K] dsheet = [24.5 6.0 18.2 5.7 Ns];

```
gamma_ref = f_gamma_2(n_guess, dsheet);
```

```
kJ = 1.380648521e-23;
q = 1.60217662e-19;
Vt = @(T) kJ*(T)/q;
kEv = 8.61673324e-5;
Vt = 26e-3;
```

Eg = @(T) 1.66 - 4.73e-4 * T.^2/(T+636);

Duty = 0.2; pwm_period = 1e-5;

samps_per_period = 30; n_periods = 200;

t = linspace(0, n_periods*pwm_period, n_periods*samps_per_period); pwm_wave = mod(t,pwm_period)/pwm_period < Duty;</pre>

```
% Parametri GT
g_vect = 1000*ones(size(t));
t_vect = 298.15*ones(size(t));
```

```
g_vect(end/3:end) = 1300;
t_vect(end/3:end) = 330;
```

```
g_vect(2*end/3:end) = 400;
t_vect(2*end/3:end) = 290;
```

```
x1_vect(1) = 0;
x2_vect(1) = 0;
x3_vect(1) = 0;
```

```
dt = t(end)/length(t);
```

```
for ct_time = 1:length(t)-1
    clc;
    disp(ct_time);
    disp(length(t));
```

% Attualizzo il modello a 1diode e preparo la funzione ipv(vpv)

```
G = g_vect(ct_time);
```





```
gammaGT = @(G, T, th) [th(1)
(1000/G)*th(2)
th(3)*(G/1000)*(1+alpha*(T-298.15))
th(4)*(T/298.15).^3*exp(Eg(298.15)/(kEv*298.15) - Eg(T)/(kEv*T))
th(5)];
```

gamma = gammaGT(G,T,gamma_ref);

Rs = gamma(1); Rsh = gamma(2); Iirr = gamma(3); IO = gamma(4); n = Ns*gamma(5);

```
ipv = @(vpv) - (n*Vt/Rs) * lambertw( (Rs*I0*Rsh)/((n*Vt)*(Rsh+Rs)) * ...
exp(Rsh/(Rs+Rsh)*(vpv+Rs*(lirr+I0))/(n*Vt))) + ((lirr + I0)*Rsh - vpv)/(Rsh + Rs);
```

% Equazioni

```
dx1_on = @(x1,x2,x3) 1/C*(-x1/R+x2);
dx2_on = @(x1,x2,x3) 1/L*(-x1+x3-Rds*x2);
dx3_on = @(x1,x2,x3) 1/Cin*(ipv(x3)-x2);
```

dx1_off = @(x1,x2,x3) 1/C*(-x1/R+x2); dx2_off = @(x1,x2,x3) 1/L*(-Vforw-x1-Rd*x2); dx3_off = @(x1,x2,x3) 1/Cin*(ipv(x3));

if pwm_wave(ct_time)

x1_vect(ct_time+1)	=	x1_vect(ct_time)	+	dt*dx1_on(x1_vect(ct_time),x2_vect(ct_time),
x3_vect(ct_time));				
x2_vect(ct_time+1)	=	x2_vect(ct_time)	+	dt*dx2_on(x1_vect(ct_time),x2_vect(ct_time),
x3_vect(ct_time));				
x3_vect(ct_time+1)	=	x3_vect(ct_time)	+	dt*dx3_on(x1_vect(ct_time),x2_vect(ct_time),
x3 vect(ct time));				

```
else
```

x1 vect(ct time+1)	=	x1 vect(ct time)	+	dt*dx1 off(x1 vect(ct time) x2 vect(ct time)
x3 vect(ct time));				
x2_vect(ct_time+1)	=	x2_vect(ct_time)	+	dt*dx2_off(x1_vect(ct_time),x2_vect(ct_time),
x3_vect(ct_time));				
x3_vect(ct_time+1)	=	x3_vect(ct_time)	+	dt*dx3_off(x1_vect(ct_time),x2_vect(ct_time),
x3_vect(ct_time));				

```
x2_vect(ct_time+1) = max(0, x2_vect(ct_time+1));
```





subplot(3,1,1)
plot(t,x1_vect);
grid on
grid minor
xlabel('time [s]');
ylabel('v(C) [V]');
hold on

subplot(3,1,2) plot(t,x2_vect); grid on grid minor xlabel('time [s]'); ylabel('i(L) [V]'); hold on

subplot(3,1,3)
plot(t,x3_vect);
grid on
grid minor
xlabel('time [s]');
ylabel('v(C_{IN}) [V]');
hold on

Come evidente all'inizio del listato in esame, dimensionando in maniera plausibile i componenti del DC-DC e il pannello PV, si ottiene l'andamento previsto. I parametri ottimizzati per la simulazione sono i seguenti:

% Parametri DCDC C = 33e-6; L = 240e-6; Cin = 33e-6; R = 1; Vforw = 0.5; Rd = 0.05; Rds = 0.01; dsheet = [24.5 6.0 18.2 5.7 Ns]; Duty = 0.8; pwm_period = 1e-5;

I risultati della simulazione permettono di definire il tempo di assestamento dei parametri del sistema come tensione e corrente del supecapacitore, tensione del pannello solare nell'ordine di alcuni secondi. A partire da queste condizioni al contorno è possibile anche considerare una variazione delle condizioni ambientali. Per esempio, possiamo vedere come reagisce un DC-DC ad un transiente molto rapido di irradianza (vedi i dettagli nel report D4.38).





In definitiva, con questo strumento abbiamo la possibilità di monitorare accuratamente i transitori, e scoprire, per esempio, se siamo a rischio di sovracorrenti/sovratensioni che potrebbero danneggiare i dispositivi di switch.