



UNIVERSIDADE FEDERAL DE OURO PRETO

INSTITUTO DE CIÊNCIAS EXATAS E APLICADAS DEPARTAMENTO DE ENGENHARIA ELÉTRICA

PROJETO DE UM SISTEMA DE GERAÇÃO FOTOVOLTAICA E ANÁLISE DE EFICIÊNCIA ENERGÉTICA

MADSON QUINTÃO

TRABALHO DE CONCLUSÃO DE CURSO

JOÃO MONLEVADE





MADSON MAURÍCIUS GONÇALVES QUINTÃO

PROJETO DE UM SISTEMA DE GERAÇÃO FOTOVOLTAICA E ANÁLISE DE EFICIÊNCIA ENERGÉTICA

Monografia apresentada ao curso de Engenharia Elétrica do Departamento de Engenharia Elétrica da Universidade Federal de Ouro Preto como requisito parcial para a obtenção do grau de Bacharel em Engenharia Elétrica.

Orientador: Renan Fernandes Bastos

Universidade Federal de Ouro Preto

João Monlevade-MG Junho de 2017





ATA DE DEFESA

Aos 02 dias do mês de junho de 2017, às 13 horas, no bloco E deste instituto, foi realizada a defesa de monografia pelo aluno Madson Maurícius Gonçalves Quintão, sendo a comissão examinadora constituída pelos professores: Renan Fernandes Bastos (orientador), Victor Costa da Silva Campos (membro), Felipe Eduardo Moreira Cota (membro). O candidato apresentou a monografia intitulada: Projeto de um Sistema de Geração Fotovoltaica e Análise de Eficiência Energética. A comissão examinadora deliberou, por unanimidade, pela Aprovacio do candidato, com a nota média _____, de acordo com a Tabela 1. Na forma regulamentar foi lavrada a presente ata que é assinada pelos membros da comissão examinadora e pela aluno.

Tabela 1	- Notas da	avaliação de	hanca	ovominadora
I abela I	- Notas de	avallacao ua	Danca	examinadora

Banca Examinadora	Nota
Felipe Educado Moreira Cota	6.0
Viter Lota da Silva Cames	6.0
Juran lernander Burto	6,9
Média	-1.5

João Monlevade, 02 de junho de 2017.

Aman lumandes Batas

Professor Orientador

Aluno

Professor Convidado

teiter lette du libre lamper Julye Eduardo Souna lote

Professor Convidado





ANEXO X - TERMO DE RESPONSABILIDADE

O texto do trabalho de conclusão de curso intitulado "PROJETO DE UM SISTEMA DE GERAÇÃO FOTOVOLTAICA E ANÁLISE DE EFICIÊNCIA ENERGÉTICA" é de minha inteira responsabilidade. Declaro que não há utilização indevida de texto, material fotográfico ou qualquer outro material pertencente a terceiros sem a devida citação ou consentimento dos referidos autores.

João Monlevade, 13 de Julho de 2017

when Ounte Moden m

Nome completo do aluno

Q79p

Quintão, Madson Maurícius Gonçalves. Projeto de um sistema de geração fotovoltaica e análise de eficiência

energética [manuscrito] / Madson Maurícius Gonçalves Quintão. - 2017.

51f.: il.: color; grafs; tabs.

Orientador: Prof. Dr. Renan Fernandes Bastos.

Monografia (Graduação). Universidade Federal de Ouro Preto. Instituto de Ciências Exatas e Aplicadas. Departamento de Engenharia Elétrica.

1. Engenharia Elétrica. 2. Sistemas de energia fotovoltaica. 3. Controle de processos. 4. Geração de energia fotovoltaica. 5. Energia - fontes alternativas. I. Bastos, Renan Fernandes. II. Universidade Federal de Ouro Preto. III. Titulo.

CDU: 621.31

Catalogação: ficha@sisbin.ufop.br

Dedicatória

Este trabalho é dedicado à minha família, aos meus amigos. Agradeço todas as dificuldades que enfrentei; não fosse por elas, eu não teria saído do lugar. As facilidades nos impedem de caminhar. Mesmo as críticas nos auxiliam muito.

Epígrafe

Lembremo-nos de que o homem interior se renova sempre. A luta enriquece-o de experiência, a dor aprimora-lhe as emoções e o sacrifício tempera-lhe o caráter. O Espírito encarnado sofre constantes transformações por fora, a fim de acrisolar-se e engrandecerse por dentro.

Chico Xavier

Resumo

Palavras-chave: Eficiência Energética, Sistemas Fotovoltaicos, Controle, Geração de energia.

Considerando o aumento significativo de crises no sistema de abastecimento dos reservatórios das hidroelétricas, vê-se cada vez mais como necessidade o estudo de eficiência de fontes alternativas para a geração de energia elétrica. Nesse contexto, é desenvolvido uma análise para otimização da geração de energia de um sistema fotovoltaico autônomo para uma empresa de pequeno porte. São apresentados os princípios de funcionamento de módulos fotovoltaicos, a dinâmica necessária para projetar os arranjos, a modelagem de um painel fotovoltaico, o módulo de simulação de diferentes arranjos fotovoltaicos auxiliados pelos softwares *PSIM* e *MATLAB*. Um sistema de controle também foi desenvolvido, com o objetivo de manter todas as topologias em seu ponto ótimo, ou seja, a análise de rendimento é feita sobre a consideração de que o sistema está sempre gerando seu máximo de energia. De maneira geral é realizado uma análise da potência de entrada em razão a potência de saída e as perdas sofridas por componentes em seu processo natural na geração de energia elétrica.

Abstract

Keywords: Energy Efficiency, Photovoltaic Systems, Control, Power Generation.

Considering the significant increase of crises in the system of supply of hydroelectric reservoirs, it is increasingly necessary to study the efficiency of alternative sources for the generation of electric energy. In this context, an analysis is developed to optimize the power generation of an autonomous photovoltaic system for a small company. The principles of operation of photovoltaic modules, the dynamics necessary to design the arrangements, the modeling of a photovoltaic panel, the simulation module of different photovoltaic arrangements supported by the PSIM and MATLAB software are presented. A control system has also been developed with the aim of keeping all topologies at their optimal point, ie, the performance analysis is done on the consideration that the system is always generating its maximum energy. In general, an analysis of the input power is made based on the output power and the losses suffered by components in their natural process in the generation of electric energy.

Lista de Figuras

Figura 1: Evolução do consumo de eletricidade – TWh e da potência instalada – GW.
Fonte: (MME, 2005)12
Figura 2: Índice de Radiação Solar no Brasil Fonte: (ATLAS Solarimétrico do Brasil Recife,
2000.)
Figura 3: Bandas de Valência, banda proibida e banda de condução. Elaborado pelo autor. 18
Figura 4: Ilustrativo de um sistema Fotovoltaico. Elaborado pelo autor
Figura 5: Sistema solar interligado a rede. Fonte: (REMES, 2013) ADAPTADO20
Figura 6: Modelo simplificado de uma célula solar (REMES, 2013)21
Figura 7: Influência da Radiação Solar e Temperatura em painéis fotovoltaicos. Fonte
(PINHO; GALDINO, 2014)22
Figura 8: Componentes da Radiação Solar. Elaborado pelo autor
Figura 9: a) Variação MPPT em função da radiação b) temperatura Fonte (PINHO; GALDINO,
2014)24
Figura 10: Histórico de consumo da empresa. Elaborado pelo autor
Figura 11: Topologias dos Arranjos Fotovoltaicos. Elaborado pelo autor
Figura 12: Painéis em um arranjo série/paralelo. Elaborado pelo autor
Figura 13: Conversor Boost (BARBI, 2001)30
Figura 14: Conversor Buck (BARBI, 2001)30
Figura 15: a) Circuito de Controle da Tensão Circuito linearizado Fonte (BASTOS, 2013).
Adaptado
Figura 16: Modelo dos Conversores acoplados ao painel linearizado. Elaborado pelo autor. 32
Figura 17: Conversor Boost chave Fechada e Chave aberta. Elaborado pelo autor
Figura 18: Conversor Buck chave Fechada e Chave aberta. Elaborado pelo autor
Figura 19: Diagrama de Bloco PI. Elaborado pelo autor40
Figura 20: Ferramenta sisotool extraída do Software Matlab. Elaborado pelo autor41
Figura 21: Variação da Referência em Rampa. Elaborado pelo autor
Figura 22: Variação da Referência em Degrau. Elaborado pelo autor
Figura 23: Montagem do Circuito no PSIM. Elaborado pelo autor
Figura 24: Seleção dos dados de entrada do Arranjo Fotovoltaico. Elaborado pelo autor44

Figura 25: Algoritmo para abertura da chave. Elaborado pelo autor	15
Figura 26: Diagrama do cálculo do rendimento no PSIM através dos sensores de medição.	
Elaborado pelo autor	15

Lista de Tabelas

Tabela 1: A participação percentual dos tipos de centrais na capacidade instalada (MW).
Fonte: (ANEEL, 2015)14
Tabela 2: Evolução das Células fotovoltaicas (REMES, 2013). Adaptado19
Tabela 3: Valores do Painel Fotovoltaico. Elaborado pelo autor
Tabela 4: Fórmulas do indutor e capacitor conversores Boost e Buck. Elaborado pelo autor.
Tabela 5: Valores calculados dos conversores. Arranjos 1, 2, 3, 4 e 5. Elaborado pelo autor. 38
Tabela 6: Valores calculados dos conversores. Arranjos 6, 7, 8 e 9. Elaborado pelo autor39
Tabela 7: Ganhos das topologias. Elaborado pelo autor42
Tabela 8: Rendimento das Topologias. Elaborado pelo autor

Sumário

1.1. Disponibilidade de recursos Hídricos e Geração de Energia12
1.2. Termoelétricas14
1.3. Custos e consequências associados ao uso das termoelétricas15
1.4. Potencialidade da Energia Solar no Brasil15
2.1. Introdução
2.2. Fundamentos de conversão de energia solar em elétrica
2.2.1. Materiais Utilizados na construção de Células Fotovoltaicas
2.3. Tipos de Sistemas Fotovoltaicos19
2.4. Modelos Matemáticos da Célula Fotovoltaica21
2.5. Condições padrão de teste22
2.6. Aumento da eficiência em sistemas Fotovoltaicos23
2.7 Dimensionamento de um sistema Fotovoltaico24
2.8 Introdução a análise de rendimento e conversores26
3.1. Introdução
3.2 Conversores CC-CC
3.2.1 Funcionamento do conversor Boost - Elevador de Tensão
3.2.2 Funcionamento do conversor Buck – Abaixador de tensão
3.3. Modelo Linearizado dos conversores acoplados ao Painel
3.4 Conversores Boost e Buck acoplados ao Painel Linearizado
3.4.1 Modelagem do Conversor Boost acoplado ao modelo do painel linearizado32
3.4.2 Modelagem do Conversor Buck acoplado ao modelo do painel linearizado34
3.5 Linearização do estágio de potência usando valores médios das variáveis de estado34
3.5 Cálculo dos elementos passivos
4.1. Introdução40
4.2. Controlador aplicado ao controle da tensão terminal do painel40
4.3. Consolidação do PI42
4.4. Análise de Rendimento43
5. Análise dos resultados47
Bibliografia49
Anexos. Parte da Conta de luz da Empresa de Pequeno porte51

Lista de Siglas e Abreviaturas

AM- Air Mass

- ANEEL- Agência Nacional de Energia Elétrica
- CA- Corrente Alternada
- CC-CC Conversor de Corrente Contínua para Corrente Contínua
- CC-CA Conversor de Corrente Contínua para Corrente Alternada
- EPE- Empresa de Pesquisa Energética
- EPIA- European Photovoltaic Industry Association
- FV- Fotovoltaico
- IPEA- Instituto de Pesquisa Econômica Aplicada
- MMA- Ministério do Meio Ambiente
- MME- Ministério de Minas e Energia
- MCC- Modo de Condução Contínua
- MPPT- Maximum Power Point Tracking
- PI- Proporcional Integral
- PMP- Ponto da Máxima Potência
- **ONS-** Operador Nacional de Sistemas
- SIN- Sistema Interligado Nacional
- STC- Standart Test Conditions

1.1. Disponibilidade de recursos Hídricos e Geração de Energia

O Brasil detém aproximadamente 12% da água doce superficial disponível no planeta e 28% da disponibilidade nas Américas. Segundo a ANA (Agencia Nacional das Águas) o país possui em seu território a maior reserva de água doce subterrânea, o Aquífero Guarani, com 1,2 milhões de quilômetros quadrados. A abundância de recursos hídricos disponível em território nacional faz com que o potencial hidroelétrico brasileiro represente uma vantagem se comparado com matrizes energéticas de outros países, que utilizam como fornecedor principal usinas nucleares ou usinas a base de combustíveis fósseis para a geração de energia elétrica.

Atualmente grande parte das hidrelétricas possuem nível de água menor que em 2001, período de forte estiagem e consequente racionamento de energia como observado na Figura-1 pela queda relativa no consumo de energia em todos os seguimentos.



Figura 1: Evolução do consumo de eletricidade – TWh e da potência instalada – GW. Fonte: (MME, 2005).

O consumo de eletricidade aumenta em todos os setores e em contrapartida a este cenário cresce uma das maiores crises no sistema de abastecimento dos reservatórios das hidroelétricas.

Quando as hidroelétricas não conseguem sustentar a matriz, são auxiliadas por usinas termoelétricas e a estiagem tem obrigado o sistema elétrico a ficar cada vez mais dependente deste tipo de geração de energia. Afonso Henrique Moreira Santos, ex-secretário nacional de Energia na época do racionamento de 2001, faz um comparativo da época do apagão com a atualidade (MADEIRO, 2015):

"- A crise hídrica atual é bem mais intensa que a da década passada. Do ponto de vista de reservatórios a situação é muito pior. Aliás, já era pior desde o ano passado. As termoelétricas já estão operando de forma praticamente plena desde o final de 2013. Os apagões só não ocorreram por conta da construção de termoelétricas na década anterior. O país deveria ter adotado medidas que dessem maior eficiência energética e ao mesmo tempo, reduzissem o consumo. Assim, teria evitado que os reservatórios chegassem a níveis tão críticos. Não só o país opera errado seus reservatórios, mas errou ao não decretar racionamento ou fazer algo para reduzir o consumo. Tem um rombo hoje de R\$ 60 bilhões pelo uso das termoelétricas para o consumidor pagar. "

Quanto maior for o uso de energia gerada pelas usinas termoelétricas, maior será o custo da geração. Fato que tem feito o consumidor pagar mais caro.

Em janeiro de 2015 o governo brasileiro fez a implantação do sistema de bandeiras tarifárias para quatro subsistemas do SIN (Sistema Interligado Nacional).

As bandeiras têm como objetivo, funcionar de alerta com as cores verde, amarela e vermelha indicando o custo da geração de energia no país.

Um exemplo desta aplicação seria um mês com poucas chuvas e consequente nível baixo dos reservatórios das hidroelétricas, tendo como consequência direta um maior uso das termoelétricas. Neste caso adota-se a bandeira vermelha e é cobrada uma tarifa adicional ao consumidor. A conta de luz com a bandeira verde significa que o custo de geração de energia não teve dependência significativa das termoelétricas e por consequência o consumidor não será punido com acréscimos. A bandeira amarela tem o objetivo de deixar a população em alerta, pois os custos da geração aumentaram e haverá um acréscimo menor em relação à bandeira vermelha nas contas de energia.

Exceto nos estados do Amazonas, Amapá e Roraima a implantação da tarifação significa um acréscimo, para cada 100 quilowatts-hora nos meses tarifados, de R\$3,00 para bandeira vermelha e de R\$1,50 para bandeira amarela (AGÊNCIA NACIONAL DE ENERGIA ELÉTRICA, 2015). O método de tarifação representa uma cobrança adicional na conta de luz pelo uso de energia de termoelétricas pelas distribuidoras. Em períodos de estiagem, quanto

mais as usinas termoelétricas emergenciais são acionadas mais cara fica a conta do consumidor.

1.2. Termoelétricas

O funcionamento de uma termoelétrica é definido como um processo dividido em três seguimentos. O primeiro consiste na queima de um combustível que na maioria das vezes é um combustível fóssil, como carvão, óleo ou gás transformando a água em vapor com o calor gerado nas caldeiras. A segunda etapa consiste na utilização deste vapor, em alta pressão, para girar a turbina, que por sua vez aciona um gerador elétrico. E na última etapa, o vapor é condensado, transferindo o resíduo de sua energia térmica para um circuito independente de refrigeração.

A potência mecânica é obtida pela passagem do vapor através da turbina. O gerador gira acoplado mecanicamente à turbina e transforma potência mecânica em potência elétrica (SISTEMAS FURNAS DE GERAÇÃO E TRANSMISSÃO, 2015).

As termoelétricas são responsáveis por aproximadamente 27% da geração de energia elétrica no Brasil. A participação percentual dos tipos de centrais na capacidade instalada (MW) para a geração de energia elétrica no Brasil é mostrada na Tabela 1.

EMPREENDIMENTOS EM OPERAÇÃO							
Тіро	Quantidade	Potência	Potência	%			
		Outorgada (KW)	Fiscalizada (KW)				
Central Geradora	496	324.546	326.443	0,24			
Hidrelétrica- CGH							
Central Geradora Eólica	266	5.966.761	5. 862.249	4,3			
-EOL							
Pequena Central	477	4.827.148	4.797.722	3,52			
Hidrelétrica - PCH							
Central Geradora Solar	317	19.179	15.179	0,01			
Fotovoltaica - UFV							
Usina Hidroelétrica -	201	87.308.965	84.778.838	62,22			
UHE							
Usina Termelétrica -	2.404	39.969.759	38.476.340	28,24			
UTE							
Usina Termonuclear -	2	1.990.000	1.990.000	1,46			
UTN							
Total	4.163	140.406.358	136.246.771	100			

Tabela 1: A participação percentual dos tipos de centrais na capacidade instalada (MW). Fonte: (ANEEL, 2015).

1.3. Custos e consequências associados ao uso das termoelétricas

O preço da energia no mercado de curto prazo (determinado pelo PLD, Preço de Liquidação das Diferenças) do Sudeste, que em 2013 teve um valor médio de R\$294/MWh, em 2014 teve um aumento para R\$823/MWh. Este valor é muito superior ao preço médio de R\$400/MWh das usinas termoelétricas (sem contabilizar as nucleares) despachadas pelo ONS (Operador Nacional de Sistemas). Este alto valor impôs pesados impactos financeiros às distribuidoras que, além de serem contratantes de grande parte da geração termoelétrica, apresentaram em 2014 insuficiências nos contratos, precisando comprar mais energia em um curto prazo. Como está ocorrendo desde setembro de 2013, em ocasiões de estresse hidrológico, quando é necessário despachar intensamente térmicas caras, não há justificativa econômica para se fixar um preço de curto prazo para a energia muito superior ao custo médio de geração térmica (CASTRO; BRANDÃO, 2014).

A energia das termoelétricas tem maior custo de geração e fazem a emissão de gases do efeito estufa. Os danos causados pela emissão de poluentes gerados pela queima de combustíveis fósseis nas termoelétricas à saúde humana são os mais diversos. O Ministério do Meio Ambiente (MMA) cita dentre os danos efeitos como irritação nos olhos, nas mucosas do nariz, irritações nas vias respiratórias que podem causar crises asmáticas e o aumento de internações hospitalares decorrentes de problemas respiratórios. A emissão de gases poluentes gera chuva ácida que é altamente danosa à saúde, pois causa doenças pulmonares além de ser prejudicial à natureza quando polui rios, fontes de água e principalmente o lençol freático.

Investimentos em energia renovável amortecem tanto o custo quanto a geração de gases poluentes emitidos por termoelétricas. Por conta dessas adversidades, a geração solar por meio do sistema fotovoltaico, ganha impulso no Brasil e apresenta um futuro promissor para consumidores residenciais e industriais.

1.4. Potencialidade da Energia Solar no Brasil

Como visto na Tabela 1 o uso da energia solar é responsável por aproximadamente 0,01% da geração de energia elétrica no Brasil. Tal porcentagem é uma parcela sem expressão se comparado a qualquer outra forma de geração. Um levantamento divulgado pela Associação Europeia da Indústria Fotovoltaica (EPIA, sigla em inglês) mostra que, por ano, a energia solar poupa 53 milhões de toneladas de gás carbônico despejados na atmosfera.

Altos níveis de radiação levam o Brasil a possuir enorme potencial para geração de energia solar, entretanto este recurso é pouco explorado. Países como Alemanha, China, Itália, Estados Unidos e Japão são pioneiros no desenvolvimento de tecnologias associadas e dominam o mercado. A Alemanha possui 44% da energia solar consumida em seu continente e 31% do mercado global. De acordo com a EPIA, o país teve uma taxa de crescimento constante por quase uma década e atualmente é o país mais desenvolvido neste setor a nível global. De toda energia consumida pelos alemães 5,5% é proveniente do sol. (DEUTSCHE WELLE, 2013).

O potencial energético solar do Brasil é extremamente maior que o dos países que figuram dentre os principais pioneiros na exploração e desenvolvimento de tecnologias associadas. Tal potencial justifica-se pelo fato do país ter proximidade geográfica com a linha do Equador. A irradiação que recebe é uma das mais altas do mundo tanto pela localização geográfica quanto pela extensão territorial, como observado na Figura 2. Mesmo assim o Brasil é considerado emergente no que diz respeito à geração e exploração de energia solar fotovoltaica.



Figura 2: Índice de Radiação Solar no Brasil Fonte: (ATLAS Solarimétrico do Brasil Recife, 2000.).

Uma ação coordenada pelo Governo Federal em várias frentes, com o estímulo do MME (Ministério de Minas e Energia), deverá mudar o cenário da geração e exploração de

energia solar nas grandes cidades brasileiras. Entre as medidas estimuladas estão a simplificação nas regras para a geração em casas e prédios comerciais, mudança na tributação da energia produzida e fomento ao investimento industrial no setor. (MINISTÉRIO DE MINAS E ENERGIA, 2015). Com isto, outro benefício deve ser enfatizado, a descentralização da matriz energética, tendo em vista que os consumidores estarão perto da fonte.

Com um dos maiores potenciais energéticos fotovoltaicos, o Brasil ainda é um país em ascensão na exploração e no desenvolvimento de engenharia nesse setor. Entretanto, este cenário vem mudando com as crises no setor energético e a necessidade de modernizar a exploração de matéria prima para geração de energia.

A energia fotovoltaica para consumo próprio é uma referência em sustentabilidade. Esse tipo de tecnologia contribui para a redução de impactos ambientais causados pela geração de energia elétrica.

2.1. Introdução

Neste capítulo são descritos os conceitos dos sistemas fotovoltaicos, fundamentos de conversão de energia solar em elétrica, componentes necessários para a construção do sistema, resoluções normativas e métodos para a otimização da potência gerada.

2.2. Fundamentos de conversão de energia solar em elétrica.

O efeito fotovoltaico dá-se em materiais de natureza semicondutora. Eles se caracterizam pela presença de faixas de energia onde é permitida a presença de elétrons (faixa de valência) e de outra totalmente "vazia" (faixa de condução). Entre essas duas faixas se encontra a faixa proibida. É a largura da faixa proibida que determina a natureza do material: condutora, isolante ou semicondutora (BRAGA, 2008). Tal análise fica mais clara com o auxílio da Figura 3.



Figura 3: Bandas de Valência, banda proibida e banda de condução. Elaborado pelo autor.

No efeito fotovoltaico a eletricidade gerada é proveniente dos fótons, que são partículas energéticas de luz que viajam do Sol à Terra. É gerada energia elétrica quando o elétron salta da camada de valência para camada de condução.

Quando os fótons incidem sobre um semicondutor com energia suficiente para fazer o elétron saltar a zona proibida, esse movimento será convertido em eletricidade. Quando incidem com energia menor do que a suficiente para que ele atravesse a banda proibida, essa energia é convertida em calor e não se gera energia elétrica. Quando a energia for maior do que a necessária para fazer o elétron saltar da camada de valência para a camada de condução, gera-se eletricidade e o excedente dessa energia é dissipado na forma de calor.

2.2.1. Materiais Utilizados na construção de Células Fotovoltaicas

A Tabela 2 mostra os diferentes materiais utilizados na construção de células fotovoltaicas. A primeira e segunda geração são as mais ofertadas no mercado tendo em vista seu baixo custo e chegam na casa dos 20% de eficiência.

	Dícidas	Monocristalino	Primeira Geração	
Células de	Rigidas	Policriatalino		
311010		Amorfo (a-Si)	Co cura da	
	Filme Fino	Cristalino		
		a-Si/Cristalino	Segunda	
	11 \/1	CIS/CIGS	Geração	
Celulas de	11- V 1	CdTe		
Ouímico	III-V	GainP/GaAs		
G		InGap/IngaAs/Ge		
		Eletrolítico Líquido	Torrosiro	
Células de novos Materiais	DSC	Eletrolítico Pastoso	Geração	
		Eletrolítico Sólido		
	Orgânicos	Polímero-Polímero		
	Híbridos	Polímero-Inogânico		

Tabela 2: Evolução das Células fotovoltaicas (REMES, 2013). Adaptado

A terceira geração de células solares merece destaque, pois faz parte de uma das mais novas tecnologias existentes, a das células de multijunção, podendo estas serem construídas a partir de duas, três ou quatro junções semicondutoras, ao invés de uma única. Estas células têm capacidade de absorver uma gama maior de fótons, e por consequência sua eficiência é aumentada para cerca de 40% (REMES, 2013).

2.3. Tipos de Sistemas Fotovoltaicos

Sistemas fotovoltaicos podem ser classificados como sistemas isolados, sistemas conectados à rede e sistemas híbridos.

Em geral, no sistema isolado é feito o uso de elementos armazenadores de energia (baterias estacionárias). Nesse tipo de sistema é recomendável o uso de controladores de

carga e descarga que funcionam como uma central elétrica do sistema solar fotovoltaico que controla a carga desligando a saída automaticamente (corte por mínima tensão).

O religamento é feito, pelo controlador, quando a bateria atinge determinado valor de tensão que consiga suprir o sistema. A função do controlador é evitar danos que reduzem drasticamente a vida útil das baterias.

Quando há necessidade de alimentar cargas com tensão contínua o sistema fotovoltaico pode ser usado para suprir diretamente este tipo de consumidor, porém se há necessidade de alimentar com tensão alternada (CA) um conversor de corrente contínua para corrente alternada deve ser usado. Um sistema genérico é mostrado na Figura 4.



Figura 4: Ilustrativo de um sistema Fotovoltaico. Elaborado pelo autor.

Sistemas interligados à rede não fazem o uso do armazenamento de energia, uma vez que toda energia gerada é injetada. Consumidores adeptos a esta topologia são conectados à rede e o sistema solar fotovoltaico atua como fonte complementar de energia. A energia solar é injetada na rede elétrica e funciona como um sistema de créditos. A RESOLUÇÃO NORMATIVA Nº482/12, DE 17 DE ABRIL DE 2012, estabelece as condições gerais para o acesso à microgeração e minigeração distribuída aos sistemas de distribuição de energia elétrica.



Figura 5: Sistema solar interligado a rede. Fonte: (REMES, 2013) ADAPTADO.

A junção de ambas as arquiteturas, sistemas isolados e sistemas interligados, é o conceito de sistema híbrido.

2.4. Modelos Matemáticos da Célula Fotovoltaica

A célula fotovoltaica pode ser analisada como uma junção p-n de um semicondutor, que quando exposto à luz solar, apresenta movimento de elétrons. A taxa do movimento de elétrons depende da quantidade de luz incidente sobre o material e da capacidade de o mesmo absorver luz (tamanho da zona proibida). Tendo como base esta análise, a corrente na célula fotovoltaica é dependente da quantidade de luz incidente.

Pode-se então representar a energia gerada pelo efeito fotoelétrico como uma fonte de corrente I_{ph} em paralelo a um diodo que representa a junção p-n. Perdas sobre a célula fotovoltaica devem ser consideradas. Duas resistências são adicionadas ao modelo, R_s (resistência série) que representa perdas em função dos condutores metálicos e R_p (resistência paralela) que representa perdas por correntes de fuga. É importante ressaltar que a resistência série é muito menor do que a resistência em paralelo (REMES, 2013).



Figura 6: Modelo simplificado de uma célula solar (REMES, 2013).

Através da lei de Kichhorff das correntes, é obtida a equação.

$$I = I_{\rm ph} - I_{\rm D} - I_{\rm p} \tag{2.1}$$

Onde a corrente no diodo é dada por:

$$I_{\rm D} = I_{\rm o} \left(\exp\left(\frac{V + R_{\rm s}I}{V_{\rm T}a}\right) - 1 \right)$$
(2.2)

A corrente do painel (I_p) é relaciona por um divisor de tensão e é encontrada no terceiro termo da equação a seguir. A relação corrente em função da tensão do módulo fotovoltaico é não linear e implícita, necessitando de métodos iterativos para solucioná-la.

$$I = I_{ph} - I_o \left(exp\left(\frac{V + R_s I}{V_T a}\right) - 1 \right) - \frac{V + R_s I}{R_p}$$
(2.3)

O termo I_{ph} é a corrente induzida pela luz, I_o é a corrente de saturação do diodo, α é o fator de idealidade do diodo, $V_T = N_s KT/q$ é a tensão térmica do painel com N_s células conectadas em série, k é a constante de Boltzmann [1,3806503x10⁻²³J/K], T(K) é a temperatura da junção p-n, e q é a carga elementar do elétron [1,60217676x10⁻¹⁹ C]. Se o módulo é composto por N_p células conectadas em paralelo, então a corrente induzida e de saturação do módulo fotovoltaico podem ser expressas por $I_{ph}=I_{ph,cell}$ N_p e $I_o=I_{o,cell}$ N_p respectivamente. A corrente I_{ph} depende tanto do nível de radiação G[W/m²] quanto da temperatura T, enquanto que I_o depende apenas da temperatura (MOÇAMBIQUE, 2012).

A influência da variação da radiação solar sobre uma célula fotovoltaica é mostrada na Figura 7 sobre condições padrões de teste que serão discutidas no próximo tópico. A corrente elétrica gerada por uma célula fotovoltaica é diretamente proporcional à radiação solar incidente. O aumento da temperatura na célula é inversamente proporcional à tensão gerada.



Figura 7: Influência da Radiação Solar e Temperatura em painéis fotovoltaicos. Fonte (PINHO; GALDINO, 2014)

2.5. Condições padrão de teste

Na modelagem do painel fotovoltaico, fabricantes estabeleceram condições para padronizar as principais grandezas: radiação solar, temperatura e massa de ar.

A radiação solar diz respeito à potência das ondas eletromagnéticas incidentes na superfície da célula fotovoltaica, medida em W/m² (Watts por metro quadrado). Logo, fatores como sombreamento, principalmente ocasionados por nuvens, chuva e horário do dia, influenciam drasticamente nesta variável. Em geral, dos 1366W/m² médios de radiação que chegam na atmosfera, somente 1000W/m² atingem efetivamente a superfície da terra sob forma de radiação direta, como ilustrado na Figura 8.



Figura 8: Componentes da Radiação Solar. Elaborado pelo autor.

A temperatura é a medida do grau de agitação das moléculas. Esta é uma variável que afeta muito as condições de operação de semicondutores e até de condutores. Por fim, o índice AM (*Air Mass* ou Massa de Ar) corresponde à massa de ar atmosférico que a radiação deve atravessar para incidir sobre a superfície terrestre.

Matematicamente, o índice AM é descrito como sendo o inverso do cosseno do ângulo formado entre a superfície terra e o raio incidente, ou seja:

$$AM = \frac{1}{\cos(\theta)}$$
(2.4)

As condições padrões para teste estipulam que os valores de radiação, temperatura e AM de referência devem ser, respectivamente, $S_r = 1000W/m^2$, $T_r=25^{\circ}C$ e AM=1,5 (REMES, 2013) para testes dos painéis em todo o mundo.

2.6. Aumento da eficiência em sistemas Fotovoltaicos

Há conversores eletrônicos que são necessários para efetuar a conexão dos conjuntos fotovoltaicos e possuem o papel de aumentar a eficiência de todo sistema. Primeiramente, o conversor deve fazer com que a máxima energia seja constantemente extraída do painel solar. Isto é feito através de um recurso de rastreamento do ponto de máxima potência (MPPT).

Devido ao fato de as condições de operação do painel mudarem aleatoriamente ao longo do dia, a estratégia de MPPT é necessária em todos os sistemas fotovoltaicos para maximizar a produção de energia, proporcionando maior rendimento do sistema (VILLALVA, 2010).

É observado pela Figura 9 que sempre há um ponto em que a potência fornecida pelo dispositivo é máxima. Os conversores eletrônicos devem buscar maneiras de operar neste ponto para aumentar a eficiência da geração.



Figura 9: a) Variação MPPT em função da radiação b) temperatura Fonte (PINHO; GALDINO, 2014).

Como o objetivo deste trabalho é a análise do rendimento de diferentes arranjos, submete-se, ao sistema, que a geração sempre opere no ponto de máxima potência.

2.7 Dimensionamento de um sistema Fotovoltaico.

A primeira etapa para dimensionar um sistema fotovoltaico é saber a demanda que se deseja suprir. No projeto apresentado neste trabalho, tomou-se como base o estudo de caso de uma empresa de pequeno porte. Foi projetado um sistema fotovoltaico para suprir a demanda energética. Assim para o cálculo do número necessário de painéis, foi utilizado o consumo médio anual da empresa obtido a partir da conta de energia elétrica (anexada ao final do trabalho). Com auxílio da Figura 10, a média encontrada foi de 3291KW.



Figura 10: Histórico de consumo da empresa. Elaborado pelo autor.

A energia produzida por um módulo fotovoltaico depende da insolação (W*h/m²*dia), área do modulo (m²), período em dias e eficiência.

Para o conhecimento prévio da insolação é utilizado o *GOOGLE MAPS* para a busca de coordenadas geográficas (latitude e longitude) no endereço em questão. A localização da empresa possui as seguintes coordenadas geográficas: 19°48'31.5"S 43°03'38.2"W.

O programa *SunData* destina-se ao cálculo da irradiação solar diária média mensal em qualquer ponto do território nacional e constitui-se em uma ferramenta de apoio ao dimensionamento de sistemas fotovoltaicos. O programa fornece os dados de irradiação solar para no mínimo 3 localidades disponíveis próximas do ponto de interesse (latitude e longitude) (CRESESB, 2017). Foi encontrada uma insolação média para as coordenadas obtidas através do *GOOGLE MAPS* de 4430 W*h/m²*dia.

O modelo do painel escolhido foi *KYOCERA KB260-6bpa*. A escolha é justificada por ter um preço de mercado competitivo e ser de uma marca de referência. Os dados referentes ao painel são descritos na Tabela 3.

Altura	Largura	Ponto Max.	Tensão de	Corrente de	Voc (V).	lsc (A)
(m)	(m)	Potência (W)	Max. (V)	Max (A)		
1,66	0,99	260	31	8,39	38,3	9,09

A eficiência do módulo, equação (2.5), é dependente da área da placa, da potência máxima e da radiação solar incidente.

$$\eta = \frac{\frac{P_{\text{max}}}{A}}{1000} \Rightarrow \frac{\frac{260}{(1,66*0,99)}}{1000} = 0,158 \Rightarrow 15,8\% \text{ de eficiência}$$
(2.5)

A energia mensal produzida pelo módulo, equação (2.6) em *Quilo Watt Hora* (KW.h) depende da Insolação média, da área do módulo, da quantidade média de dias no mês e da eficiência.

 $E = InsolaçãoMédia * A * Dias * \eta \Rightarrow 4430 * 1,64 * 30 * 0,158 = 34,5$ (2.6)

A quantidade de módulos necessários para cobrir todo o consumo é calculada através da equação (2.7) e está relacionada com a energia mensal consumida em KW.h e a energia do módulo também expressa em KW.h.

Qtd. Módulos =
$$\frac{\text{Energia Mensal}}{\text{Energia do Módulo}} \Rightarrow \frac{3291}{34,55} = 95,25$$
 (2.7)

São necessários então cerca de 96 módulos fotovoltaicos *KYOCERA KB260-6bpa* para a demanda da empresa. Para facilitar os cálculos são considerados 100 painéis.

2.8 Introdução a análise de rendimento e conversores.

Afim de posicionar todos os 100 painéis, diversos arranjos podem ser explorados com o objetivo de se obter melhor eficiência.

Os arranjos diferem-se uns dos outros em relação à quantidade de painéis em série, que a partir deste momento será chamando de array, e da quantidade de arrays em paralelo. Aleatoriamente foram escolhidos 9 arranjos diferentes, todos com 100 painéis para a análise. A Figura 11 apresenta como cada arranjo foi montado.

A energia fotovoltaica é gerada em corrente contínua. Para aumentar a eficiência do sistema e converter para corrente alternada é necessário um conversor CC-CC (Conversor de corrente contínua em corrente contínua). As características e elementos que constituem um conversor CC-CC mudam de acordo com os valores de corrente e tensão de entrada e corrente e tensão de saída. Sobre as propriedades dos conversores é realizada a análise de rendimento dos 9 arranjos.



Figura 11: Topologias dos Arranjos Fotovoltaicos. Elaborado pelo autor.

Os arrays são representados pela letra n, a quantidade de arrays em paralelo é representado pela letra m e a quantidade de conversores pela letra q.

- 1. Arranjo para 1 conversor: n = 5, m = 20.
- 2. Arranjo para q=5, em cada conversor n=5, m=4.
- 3. Arranjo para q=10, em cada conversor n=5, m=2.
- 4. Arranjo para 1 conversor: n = 10, m =10.
- 5. Arranjo para q=5, em cada conversor n=10, m=2.
- 6. Arranjo para 1 conversor: n = 20, m =5.
- 7. Arranjo q=5, em cada conversor n=20, m=1.
- 8. Arranjo para 1 conversor: n = 25, m =4.
- 9. Arranjo q=4, em cada conversor n=25, m=1.

Para cada topologia é adotado um conversor com valores diferentes. Cada um possui tensão e corrente dependente da organização do arranjo. Quanto maior a quantidade de painéis em um array, maior o valor da tensão do conjunto e quanto maior a quantidade de arrays, maior o nível de corrente na entrada do conversor, conforme Figura 12 e equações (2.8) e (2.9).



Figura 12: Painéis em um arranjo série/paralelo. Elaborado pelo autor.

$$V = V_1 + V_2 + V_3 + \cdots V_n$$
 (2.8)

$$I = I_1 + I_2 + \cdots I_n$$
 (2.9)

Todos os arranjos fornecem ao barramento CC uma tensão de 400V contínuos. Isso é justificado pelo fato de que é necessário converter a tensão contínua gerada pelos painéis em tensão alternada que é fornecida pela rede. Um conversor CC-CA deverá ser acoplado ao barramento CC-CC e possuir uma tensão mínima de entrada de 380V para ser obtido a saída trifásica 220V no conversor CC-CA. Por esse motivo a tensão de saída de todas os arranjos é fixada em 400V. A tensão 220V trifásica é a alimentação do ramal de entrada da empresa em questão.

Modelagem e Dimensionamento dos Conversores

3.1. Introdução

Para modificar o valor nos terminais de um painel fotovoltaico é necessário um conversor. Manipulando a tensão terminal é possível controlar a potência de saída e o rendimento do painel.

3.2 Conversores CC-CC

Conversores CC-CC são sistemas formados por semicondutores de potência que funcionam com chaves e com elementos armazenadores de energia, capacitores e indutores. Os elementos armazenadores de energia possuem função de controlar o fluxo de potência da alimentação de entrada para saída. (BARBI, 2001).

A adoção de qual conversor usar é dependente do arranjo. Diferentes arranjos combinam diferentes níveis de tensões de entrada.

Como a tensão de saída é fixa e a tensão de entrada é dependente da quantidade de painéis inseridos em um array, é necessário elevar ou reduzir a tensão de entrada em relação à tensão de saída. Conversores CC-CC controlam o ganho de tensão. Quando houver necessidade de elevar a tensão de entrada, será usado o conversor Boost e quando a necessidade for diminuir a tensão de entrada, será usado o conversor Buck.

Foram escolhidos esses conversores, em detrimento da robustez e da facilidade de modelagem e dos cálculos de seus componentes.

3.2.1 Funcionamento do conversor Boost - Elevador de Tensão.

O funcionamento do circuito do conversor pode ser dividido em duas etapas. Na primeira etapa a chave fecha (conduz). Durante este período a corrente circula pelo indutor (L) e pela chave (S), sendo acumulada energia no indutor.



Figura 13: Conversor Boost (BARBI, 2001)

Na segunda etapa a chave abre (não conduz). A corrente flui pelo indutor, pelo diodo e pelo resistor de carga (Ro). A corrente diminui até que o transistor seja novamente ligado no ciclo seguinte, sendo que a energia armazenada no indutor é transferida à carga e ao capacitor. Como o ciclo de trabalho possui variação entre 0 e 1, o conversor eleva tensão na saída (BARBI, 2001). A relação da tensão de entrada com a tensão de saída está relacionada pela equação (3.1).

$$V_{\rm o} = \frac{1}{1 - D} * V_{\rm i} \tag{3.1}$$

3.2.2 Funcionamento do conversor Buck – Abaixador de tensão.

O funcionamento do circuito do conversor é dividido em duas etapas. Na primeira etapa a chave está fechada (conduz). Durante este período a corrente circula pela chave (S) e pelo indutor (L), sendo acumulada energia no indutor.



Figura 14: Conversor Buck (BARBI, 2001)

Na segunda etapa a chave (S) não conduz. A corrente flui pelo indutor, pelo diodo e pelo resistor de carga (Ro). A corrente diminui até que o transistor seja novamente ligado no ciclo seguinte, sendo que a energia armazenada no indutor é transferida para o capacitor. Como o ciclo de trabalho é menor que 1, a tensão de saída é menor que a tensão de entrada (BARBI, 2001), o que fica explícito pela equação (3.2).

$$\frac{V_O}{V_i} = D \tag{3.2}$$

3.3. Modelo Linearizado dos conversores acoplados ao Painel

Uma analogia do sistema de conversão do painel pode ser feita no sentido de comparálo com transformadores cuja tensão é referida do secundário para o primário, de modo que se pode escrever a tensão em função de uma variável α (relação de transformação do conversor). Controlando o ponto de operação do conversor CC-CC controla-se a carga vista pelo painel fotovoltaico e, em consequência, a tensão em seus terminais. O controle do conversor deve trabalhar de maneira a igualar a impedância vista pelo painel R/ α^2 à impedância equivalente do próprio painel R_{eq} . Onde V_{eq} e R_{eq} são os equivalentes Thévenin do painel linearizado em torno do ponto de interesse (BASTOS, 2013). Essa relação é expressa através da equação (3.3).

$$V = V_{eq} \frac{\frac{R}{a^2}}{R_{eq} + \frac{R}{a^2}}$$
(3.3)



Figura 15: a) Circuito de Controle da Tensão Circuito linearizado Fonte (BASTOS, 2013). Adaptado.

O cálculo da resistência equivalente é realizado através de um divisor de tensão. A tensão de máxima potência V_{mp} , no ponto A-B da Figura 14, será máxima quando a impedância vista pelo painel for igual à impedância equivalente do próprio painel. Onde P_{mp} é a potência de máximo e I_{mp} é a corrente de máxima potência.

$$P_{\rm mp} = \frac{V_{\rm mp}^2}{R_{\rm eq}} \Rightarrow R_{\rm eq} = \frac{V_{\rm mp}^2}{P_{\rm mp}} \Rightarrow \frac{V_{\rm mp}^2}{I_{\rm mp} * V_{\rm mp}} \Rightarrow R_{\rm eq} = \frac{V_{\rm mp}}{I_{\rm mp}}$$
(3.4)

Com ambas as impedâncias iguais, a tensão equivalente é duas vezes a tensão de máxima potência.

$$V_{eq} = 2 * V_{mp} \tag{3.5}$$

3.4 Conversores Boost e Buck acoplados ao Painel Linearizado

Com o objetivo de manipular a tensão terminal (Vcc), um controlador PI (Proporcional Integral) é projetado. Sua função é manter o sistema estável e operando no ponto de máxima potência. Para o projeto do controlador é necessário modelar o sistema completo, conversor acoplado ao modelo linearizado painel. Na Figura 16 são mostrados os sistemas que as matrizes de estado serão montadas. Para a modelagem foi considerada apenas a perda no indutor, sendo as outras consideradas nas simulações.



Figura 16: Modelo dos Conversores acoplados ao painel linearizado. Elaborado pelo autor.

A resistência do indutor é R_l , R_{eq} é a impedância equivalente do painel, C é o valor do capacitor de entrada, L o valor do indutor, D representa o diodo de roda livre e Vcc o valor da tensão de saída.

3.4.1 Modelagem do Conversor Boost acoplado ao modelo do painel linearizado

O sistema apresenta dois estados em seu funcionamento: Quando a chave conduz e quando a chave não conduz. A lei de Kirchhoff das correntes é aplicada ao conversor acoplado em ambos os estados, com o objetivo de obter as equações na forma matricial.



Figura 17: Conversor Boost chave Fechada e Chave aberta. Elaborado pelo autor.

Equações na forma matricial para o Conversor Boost com a chave fechada.

_

$$\left|\frac{\frac{\mathrm{diL}}{\mathrm{dt}}}{\frac{\mathrm{dVc}}{\mathrm{dt}}}\right| = \left|\frac{\frac{-\mathrm{R}_{\mathrm{l}}}{\mathrm{L}}}{\frac{-1}{\mathrm{C}}} \frac{1}{\mathrm{R}_{\mathrm{eq}}\mathrm{C}}\right| * \left|\frac{\mathrm{iL}}{\mathrm{Vc}}\right| + \left|\begin{array}{c}0 & 0\\0 & \frac{1}{\mathrm{R}_{\mathrm{eq}}\mathrm{C}}\right| * \left|\frac{\mathrm{Vcc}}{\mathrm{Veq}}\right| \tag{3.6}$$

$$y = |0 \quad 1| * \begin{vmatrix} iL \\ Vc \end{vmatrix}$$
(3.7)

Equações na forma matricial para o conversor Boost com a chave aberta.

$$\left|\frac{\frac{\mathrm{diL}}{\mathrm{dt}}}{\frac{\mathrm{dVc}}{\mathrm{dt}}}\right| = \left|\frac{-\mathrm{R}_{\mathrm{l}}}{\mathrm{L}} - \frac{1}{\mathrm{L}}_{\mathrm{R}_{\mathrm{eq}}\mathrm{C}}\right| * \left|\frac{\mathrm{iL}}{\mathrm{Vc}}\right| + \left|\frac{-1}{\mathrm{L}} - \frac{0}{\mathrm{R}_{\mathrm{eq}}\mathrm{C}}\right| * \left|\frac{\mathrm{Vcc}}{\mathrm{Veq}}\right|$$
(3.8)

$$y = |0 \quad 1| * \left| \begin{matrix} iL \\ Vc \end{matrix} \right|$$
(3.9)

3.4.2 Modelagem do Conversor Buck acoplado ao modelo do painel linearizado



De maneira análoga ao conversor Boost, são obtidas as equações de estado conversor Buck.

Figura 18: Conversor Buck chave Fechada e Chave aberta. Elaborado pelo autor.

Equações na forma matricial para o Conversor Buck com a chave fechada.

$$\left|\frac{\frac{\mathrm{diL}}{\mathrm{dt}}}{\frac{\mathrm{dVc}}{\mathrm{dt}}}\right| = \left|\frac{-\mathrm{R}_{\mathrm{I}}}{\mathrm{L}} + \frac{1}{\mathrm{L}}\right| + \left|\frac{\mathrm{L}}{\mathrm{Vc}}\right| + \left|\frac{-\mathrm{L}}{\mathrm{L}} + \frac{0}{\mathrm{Vc}}\right| + \left|\frac{\mathrm{Vcc}}{\mathrm{Veq}}\right| + \left|\frac{\mathrm{Vcc}}{\mathrm{Veq}}\right|$$
(3.10)

$$y = |0 \quad 1| * \begin{vmatrix} iL \\ Vc \end{vmatrix}$$
(3.11)

Equações na forma matricial para o conversor Buck com a chave aberta.

$$\frac{\begin{vmatrix} diL\\dt\\dVc\\dt\end{vmatrix}}{\begin{vmatrix} dVc\\dt\end{vmatrix}} = \begin{vmatrix} 1\\LR_1\\0\\R_{eq}C \end{vmatrix} * \begin{vmatrix} iL\\Vc \end{vmatrix} + \begin{vmatrix} -1\\L\\0\\0\\R_{eq}C \end{vmatrix} * \begin{vmatrix} Vcc\\Veq \end{vmatrix}$$
(3.12)

$$y = |0 \quad 1| * \begin{vmatrix} iL \\ Vc \end{vmatrix}$$
(3.13)

3.5 Linearização do estágio de potência usando valores médios das variáveis de estado.

A linearização do estágio de potência usando valores médios das variáveis de estado tem o objetivo de encontrar uma função de transferência para pequenos sinais entre uma tensão " v_c " e o ciclo de trabalho " δ ", em torno de seus pontos de operação V_c e D, respectivamente.

Esta modelagem do conversor considera o modo de operação contínuo, ou seja, modo no qual a corrente não zera. O circuito linear é descrito através de seu vetor de estado "x", o

qual é composto de correntes do indutor e tensão no capacitor que são as variáveis de estado para conversores do tipo Buck, Boost e Buck-Boost (POMILIO, 2014).

$$\mathbf{x} = \begin{bmatrix} \mathbf{i}_1 \\ \mathbf{v}_c \end{bmatrix} \tag{3.14}$$

$$\dot{X} = A_1 X + B_1 V_i$$
 Durante $\delta \tau$ (3.15)

$$\dot{X} = A_2 X + B_2 V_i$$
 Durante (1- δ) τ (3.16)

Introdução de pequenas perturbações e separação de componentes CC e CA.

$$X = \mathbf{X} + \mathbf{x} \tag{3.17}$$

$$V = V_c + v_c \tag{3.18}$$

$$\delta = D + d \tag{3.19}$$

Como o objetivo é a obtenção de uma função entre a tensão de entrada e o ciclo de trabalho pode-se considerar a tensão de saída sem variação. Reconhecendo que $\dot{X}=0$ e que que x e d são duas variações pequenas, o seu produto pode ser desprezado:

$$\dot{\mathbf{x}} = \mathbf{A}\mathbf{X} + \mathbf{B}\mathbf{V}_{i} + \mathbf{A}\mathbf{x} + [(\mathbf{A}_{1} - \mathbf{A}_{2})\mathbf{X} + (\mathbf{B}_{1} - \mathbf{B}_{2})\mathbf{V}_{i}]\mathbf{d}$$
 (3.20)

$$A = A_1 D + A_2 (D - 1)$$
(3.21)

$$= B_1 D + B_2 (D - 1)$$
(3.22)

O comportamento em regime permanente pode ser obtido nas equações (3.20), (3.21) e (3.22). Anulando-se os termos variáveis no tempo e as perturbações, $AX+BV_i = 0$ e isolando o X obtém-se a equação (3.23):

$$X = A^{-1}BV \tag{3.23}$$

A expressão apenas para as componentes alternadas (3.24):

$$\dot{\mathbf{x}} = \mathbf{A}\mathbf{x} + [(\mathbf{A}_1 - \mathbf{A}_2)\mathbf{X} + (\mathbf{B}_1 - \mathbf{B}_2)\mathbf{V}_i]\mathbf{d}$$
 (3.24)

De maneira análoga são obtidas as duas equações (3.25) e (3.26).

В

$$V_{o} + v_{o} = CX + Cx + [(C_{1} - C_{2})X]d$$
 (3.25)

$$C = C_1 D + C_2 (1 - D)$$
(3.26)

Das equações, em regime permanente tem-se:

$$V_{o} = CX \tag{3.27}$$

$$v_o = Cx + [(C_1 - C_2)X]d$$
 (3.28)

Convertendo a equação CA para o domínio da frequência para obter a função de transferência e aplicando-se a transformada de Laplace .

$$x(S) = [SI - A]^{-1}[(A_1 - A_2)X + (B_1 - B_2)V_i]d(S)$$
(3.29)

Onde I é a matriz identidade, a função de transferência para pequenos sinais de saída é dada pela equação (3.30).

$$G(S) = \frac{v(S)}{d(S)} = [SI - A]^{-1}[(A_1 - A_2)X + (B_1 - B_2)V_i] + [(C_1 - C_2)X]$$
(3.30)

Um aspecto importante a ser notado é que além do conhecimento prévio das matrizes A, B e C, é preciso conhecer o vetor X expresso pela equação (3.23). Esta equação é referente aos valores médios de regime permanente para as variáveis de estado (POMILIO, 2014).

$$A = A_1D + (1 - D)A_2$$
 $B = B_1D + (1 - D)B_2$ $C = C_1D + (1 - D)C_2$ (3.31)

Na seção 3.4 foram obtidas as matrizes de estado tanto do conversor Boost quanto do conversor Buck, expressas pelas equações (3.6) até a (3.13). Com linearização do estágio de potência é obtido uma função de transferência entre a tensão de entrada e o ciclo de trabalho.

Matrizes do conversor Boost:

4

I D

$$A_{1} = \begin{vmatrix} \frac{-R_{1}}{L} & \frac{1}{L} \\ \frac{-1}{C} & \frac{-1}{R_{eq}C} \end{vmatrix} \qquad B_{1} = \begin{vmatrix} 0 & 0 \\ 0 & \frac{1}{R_{eq}C} \end{vmatrix} \qquad C_{1} = |0 \ 1| \qquad (3.32)$$

$$A_1 = A_2$$
 $B_2 = \begin{vmatrix} \frac{-1}{L} & 0\\ 0 & \frac{1}{R_{eq}C} \end{vmatrix}$ $C_2 = C_1$ (3.33)

Matrizes do conversor Buck:

$$A_{1} = \begin{vmatrix} \frac{-R_{1}}{L} & \frac{1}{L} \\ \frac{-1}{C} & \frac{-1}{R_{eq}C} \end{vmatrix} \qquad B_{1} = \begin{vmatrix} 0 & 0 \\ 0 & \frac{1}{R_{eq}C} \end{vmatrix} \qquad C_{1} = |0 \ 1 | \qquad (3.34)$$

$$A_{2} = \begin{vmatrix} -1 & 0 \\ -R_{1}L & 0 \\ 0 & R_{eq}C \end{vmatrix} \qquad B_{1} = B_{2} \qquad C_{2} = C_{1} \qquad (3.35)$$

Com as matrizes de estado dos conversores acoplados ao modelo do painel linearizado e suas respectivas funções de transferência, são formados os elementos necessários para o projeto do controle de tensão de entrada. É importante ressaltar que a tensão de saída do conversor CC-CC é fixa. O controle de tensão é feito na tensão de entrada do conversor, que muda conforme são mudados os arranjos. O sistema sempre estará gerando seu máximo de potência para análise de rendimento.

3.5 Cálculo dos elementos passivos.

Com a tensão de saída fixada e os arranjos definidos é possível calcular todos os elementos passivos dos conversores CC-CC. O ciclo de trabalho de ambos os conversores é uma relação da tensão de entrada (dependente do arranjo) e da tensão de saída.

$$D = 1 - \frac{V_{entrada}}{V_{saida}}$$
 Cálculo do ciclo de trabalho (ganho) para o Boost. (3.36)
$$D = \frac{V_{saida}}{V_{entrada}}$$
 Cálculo do ciclo de trabalho (ganho) para o Buck. (3.37)

A potência média na carga é calculada através da equação (3.38). O valor médio encontrado nas literaturas referente a fontes chaveadas, estipulam, em média, um rendimento de 85%, considerado para o cálculo dos elementos passivos.

$$P_{\text{saida}} = n * P_{\text{entrada}} \tag{3.38}$$

A corrente média na carga é calculada através da equação (3.39). São consideradas apenas cargas resistivas.

$$I_{\text{Carga}} = \frac{P_{\text{saida}}}{V_{\text{saida}}}$$
(3.39)

As ondulações tanto da corrente de saída quanto da tensão são obtidas pela multiplicação do valor de corrente de saída e tensão de saída pelas respectivas ondulações desejadas. Foi cogitada uma máxima ondulação de corrente de saída de 1% e uma máxima ondulação de tensão de 5%. Segundo (POMILIO, 2014) são valores de ondulações máximas aceitáveis para fontes chaveadas.

$$\Delta I_{saida} = 0.01 * I_{saida}$$
(3.40)

$$\Delta V_{\text{saida}} = 0.05 * V_{\text{saida}}$$
(3.41)

Com os valores de corrente média na carga e tensão de saída, calcula-se a resistência média na carga através da equação (3.42).

$$R_{carga} = \frac{V_{saida}}{I_{Carga}}$$
(3.42)

Com estes valores dimensiona-se o capacitor e o indutor. É adotado uma frequência de comutação f_s de 10Khz.

Conversor	Boost	Buck	
Cálculo do Indutor	$L = \frac{V_{entrada}*D}{\Delta I_{saida}*f_s}$	$L = \frac{V_{entrada}(1-D)*D}{\Delta I_{saida}*f_s}$	
Cálculo do Capacitor	$C = \frac{I_{carga}*D}{\Delta V_{sa;da}*f_s}$	$C = \frac{V_{carga} (1-D)}{8*L*\Delta V_{sa;da}*f_{s^{2}}}$	

Tabela 4: Fórmulas do indutor e capacitor conversores Boost e Buck. Elaborado pelo autor.

Após a obtenção dos valores das equações (3.36) à (3.42) para cada arranjo, é calculado os valores dos elementos passivos utilizando as fórmulas da Tabela 4.

A tensão de entrada dos conversores é dependente da quantidade de painéis em série e a corrente de entrada é dependente da quantidade de arrays ligados aos conversores. As organizações de todos os 9 arranjos definiram os valores expressos nas Tabelas 5 e 6.

Arranjo/Conversor		Arranjo 1	Arranjo 2	Arranjo 3	Arranjo 4	Arranjo 5
Parâmetros	Unid.	Boost	Boost	Boost	Boost	Boost
Potência de Entrada	кw	26,009	5,201	2,6009	26,009	5,2018
Tensão de Entrada	v	155	155	155	310	310
Corrente de Entrada	А	167,8	33,56	16,78	83,9	16,78
Tensão de Saída	V	400	400	400	400	400
Máxima Ondulação de Corrente		0,01	0,01	0,01	0,01	0,01
Máxima Ondulação de Tensão		0,05	0,05	0,05	0,05	0,05
Valores	de saída	a dos Arranj	os com Conv	ersor Boost		
Ciclo de Trabalho		0,612	0,612	0,612	0,225	0,225
Potência Média de Saída	KW	22,107	4,421	2,210	22,107	4,425
Corrente Média de Saída	А	55,269	11,053	5,526	55,269	11,053
Max. Ondulação de corrente	А	0,552	0,110	0,055	0,552	0,110
Max. Ondulação de Tensão	V	20	20	20	20	20
Resistência da Carga	Ω	7,237	36,186	72,373	7,237	36,186
Valor do Indutor	н	0,01717	0,0858	0,171	0,01262	0,063
Valor do Capacitor	F	0,000170	3,419E-05	1,709E-05	6,279E-05	1,255E-05

Tabela 5: Valores calculados dos conversores. Arranjos 1, 2, 3, 4 e 5. Elaborado pelo autor.

Os 5 primeiros arranjos usaram o Boost elevador de tensão, tendo em vista que são compostos de arrays de 5 e 10 painéis. Um array de 5 painéis fornece uma tensão de 155V na entrada do conversor, pois são 5 painéis em série de 31V. Arrays de 10 painéis fornecem uma tensão de 310V na entrada do conversor. Como os conversores precisam ter na saída 400V (tensão no barramento CC), foi usado o conversor Boost para elevar a tensão com ganhos de 0,612 para os 3 primeiros arranjos e ganhos de 0,225 para os arranjos 4 e 5.

Arranio/Conversor		Arranio 6	Arranio 7	Arranio 8	Arranio 9
Parâmetros	Unid.	Buck	Buck	Ananjo o	Ananjo 5
Rendimento do Conversor		0,85	0,85	0,85	0,85
Potência de Entrada	КW	26,009	5,2018	26,009	26,009
Tensão de Entrada	V	620	620	775	775
Corrente de Entrada	А	41,95	8,39	33,56	33,56
Tensão de Saída	V	400	400	400	400
Máxima Ondulação de Corrente		0,01	0,01	0,01	0,01
Máxima Ondulação de Tensão		0,05	0,05	0,05	0,05
Valores do C	Conversor				
Ciclo de Trabalho		0,645	0,645	0,516	0,516
Potência Média de Saída	КW	22,107	4,423	22,107	5,5269
Corrente Média de Saída	А	55,269	11,053	55,269	13,817
Max. Ondulação de corrente	А	0,552	0,110	0,552	0,138
Max. Ondulação de Tensão	V	20	20	20	20
Resistência da Carga	Ω	7,237	36,186	7,23	28,94
Valor do Indutor	н	0,0256	0,128	0,0350	0,140
Valor do Capacitor	F	2,76E-06	5,52E-07	3,454E-07	8,63E-08

Tabela 6: Valores calculados dos conversores. Arranjos 6, 7, 8 e 9. Elaborado pelo autor.

Os 4 últimos arranjos usaram o Buck abaixador de tensão, tendo em vista que são compostos de arrays de 20 e 25 painéis. Um array de 20 painéis fornece uma tensão de 620V na entrada do conversor, pois são 20 painéis em série de 31V. Arrays de 25 painéis fornecem uma tensão de 775V na entrada do conversor. Como os conversores precisam ter na saída 400V (tensão no barramento CC), foi usado o conversor Buck para abaixar a tensão com ganhos de 0,645 para os arranjos 6 e 7 e de 0,516 para os arranjos 4 e 5.

Controlador PI e Análise de Rendimento

4.1. Introdução

Com a obtenção das funções de transferência do sistema linearizado, é possível aplicar as ferramentas convencionais de projetos de controladores para que o sistema apresente a dinâmica desejada.

4.2. Controlador aplicado ao controle da tensão terminal do painel.

O controlador tem a função de melhorar o desempenho do sistema em relação a alguma variação que possa acarretar em uma mudança na variável de interesse. Nos conversores estáticos, o controlador deve fazer o sistema trabalhar em uma margem de fase positiva. Ou seja, garantir que o sistema seja estável e também fazer com que a variável de saída (tensão) se mantenha estável, mesmo com a presença de distúrbios (VILELA, 2011).

Como na modelagem do sistema foi levado em conta apenas a resistência do indutor, o sistema deverá ser estável e manter a tensão de entrada fixa mesmo quando forem consideradas outras resistências, tais como a resistência da chave e a do diodo.



Figura 19: Diagrama de Bloco PI. Elaborado pelo autor.

$$C(s) = Kp + \frac{Ki}{s} \tag{4.1}$$

Após a obtenção da função de transferência para pequenos sinais indicada como "Processo" na Figura 19, é utilizada a ferramenta "*sisotool*" do *Matlab*, para obter os parâmetros do controlador (equação acima) que são os ganhos proporcional (Kp) e integral (Ki). Tais grandezas variam de acordo com a topologia desejada visto que cada uma demanda um conversor com parâmetros de entrada diferentes. O *sisotool* é a janela representada pela Figura 20. Os campos a serem preenchidos são frequência de corte (*Bandwidth*) e margem de fase (*Phase margin*). É necessário também escolher o tipo de controlador (*Controller type*) e foi escolhido o PI.

A escolha por esse controlador foi devido ao fato de que é necessário ter o erro o mais próximo de zero possível, característica principal da ação integral.

De acordo com (VILLALVA, 2010) pode-se sintonizar os ganhos Ki e Kp pelo ajuste da margem de fase, que varia entre 70° e 80°, com uma frequência de corte na ordem de um décimo da frequência de chaveamento para o sistema em malha fechada. Como foi usado 10KHz, o valor da frequência de corte é 6,28K rad/s.

Architecture	Compensator	Editor Graphical Tunir	ng Analysis Plots	Automated Tun	ing
Current Arc	hitecture:	+ F + Ç +	<mark>С + G</mark> -	-	
Architecture	Compensator	Editor Graphical Tunir	Analysis Plots	Automated Tun	ing
Design metho	od: PID Tuning	1		~	
Compensat	or				
с		✓ = 1			
Specification Co	ns ntroller type:	O P PI O PID with derivat	○ PID tive filter 1/(1+s/N)	N frequency:	100
Tu	ning algorithm:	Robust response t	ime		~
Ba	ndwidth:				
		0	•	6.28e+003 rad/	s 🗘
	944	9.44e+003	9.44e+004		
	ase margin:				
Ph			—	70 deal	
Ph			V	roucg	
Ph		45	90	in degl	•

Figura 20: Ferramenta sisotool extraída do Software Matlab. Elaborado pelo autor.

Topologia	Кр	Ki
1	-0,330	-37,164
2	-0,836	-92,909
3	-0,790	-88,067
4	-0,136	-15,321
5	-0,125	-14,084
6	-0,005	-23,241
7	-0,005	-23,209
8	-0,061	-6,921
9	-0,061	-6,701

Os ganhos obtidos pelo sisotool estão representados na Tabela 7.

Tabela 7: Ganhos das topologias. Elaborado pelo autor.

4.3. Consolidação do PI

Para consolidação do PI foram alteradas as formas de onda da tensão de referência do sistema com o objetivo de examinar tanto o funcionamento quanto a robustez. Nas simulações para análise de rendimento a referência é a tensão de máxima potência (Vmp) do arranjo. Entretanto, para a verificação da eficiência do controle foi mudado o valor da referência para uma variação em rampa e em degrau como observado nas Figuras 21 e 22.

Verifica-se que o sistema se mantém estável para uma variação significativa da tensão de referência (RefV). A tensão do arranjo (Vpainel) segue a referência com um erro muito pequeno em ambos os casos. O arranjo 3 foi usado para plotar as figuras abaixo com a tensão de máximo de 155V.



Figura 21: Variação da Referência em Rampa. Elaborado pelo autor.



Figura 22: Variação da Referência em Degrau. Elaborado pelo autor.

4.4. Análise de Rendimento

Com a obtenção do modelo do painel linearizado e acoplado aos conversores, as topologias definidas, os valores dos componentes dos conversores calculados e os ganhos do PI para o controle da tensão de entrada, é possível estimar os rendimentos de cada topologia.

O Software escolhido para ser feita a análise foi o *PSIM*, onde já é encontrado o modelo do painel que foi usado para simular as topologias acopladas aos conversores. A Figura 23 ilustra a montagem do circuito dividida em 3 partes. No caso específico da imagem é o conversor Boost. A parte 1 é o modelo do painel fotovoltaico, a parte 2 o modelo do conversor e a parte 3 é o controle de tensão.



Figura 23: Montagem do Circuito no PSIM. Elaborado pelo autor.

O modelo do painel é usado com os valores do arranjo. Cada topologia possui seus dados de corrente (*Maximum Power Current Im*) e tensão (*Maximum Power Voltage*), apresentados na Figura 24, que são os valores de entrada dos conversores CC-CC.

Solar Modu	ile (functional mo	odel) ×
arameters Other Info	Color	
Solar module (functional m	odel)	Help
		Display
Name	ARRANJO_FV	
Open Circuit Voltage Voc		
Short Circuit Current Isc		
Maximum Power Voltage	Vm	
Maximum Power Current	Im	

Figura 24: Seleção dos dados de entrada do Arranjo Fotovoltaico. Elaborado pelo autor.

No modelo do conversor são consideradas perdas resistivas em todos os componentes com os respectivos valores expressos abaixo.

- ✓ Resistência do Indutor=0,4Ω
- ✓ Resistencia do Diodo= 0,4Ω
- ✓ Resistencia da Chave= 0,4Ω
- Resistencia dos Capacitores= 0,005 Ω.

A terceira parte da Figura 23 é o controle de tensão do arranjo fotovoltaico. Como é considerado que existem perdas, há um ponto de máxima razão entre a tensão de entrada e o ciclo de trabalho que mantém o sistema estável. Distúrbios no controle de tensão podem ocorrer em virtude do aumento das perdas do conversor.

Para que não ocorra variação na tensão de entrada, o circuito de controle terá de atuar sobre o ciclo de trabalho (ganho do conversor) de maneira a ser mantida a tensão ótima, ou seja, a tensão de máxima potência de todo o arranjo. A análise do rendimento é feita quando o circuito entra em regime permanente, pois há um transitório inicial por limitação do modelo usado.

A saída do Bloco de Controle (Erro PI) é a entrada do circuito comparador que realiza o cálculo da razão de condução da chave através da modulação por largura de pulso. O circuito comparador gera um trem de pulsos, de amplitude constante, com largura proporcional a um sinal de entrada, nesse caso o sinal do Erro PI, proveniente do Algoritmo de controle. A Figura 25 evidencia o processo.



Figura 25: Algoritmo para abertura da chave. Elaborado pelo autor.

Para o cálculo de rendimento foram feitas medições de entrada e saída do sistema. Sensores no *PSIM* fazem a medição dinâmica do arranjo. $I_p \in V_p$ são a corrente e a tensão de entrada do conversor (corrente e tensão de saída do arranjo fotovoltaico) e I_{out} e V_{out} são a corrente e a tensão de saída do conversor. Os sensores são ilustrados pela Figura 26 onde n é o rendimento (potência de entrada dividida pela potência de saída).



Figura 26: Diagrama do cálculo do rendimento no PSIM através dos sensores de medição. Elaborado pelo autor.

É importante ressaltar que uma das premissas do desenvolvimento da análise do rendimento é que o sistema esteja em seu ponto de máximo. A Tabela 8 expressa os valores de rendimento de todos os 9 arranjos.

Topologia	Corrente de	Rendimento médio	Conversor
	entrada do	(%)	
	conversor (A)		
1	167,8	68,1	Boost
2	33,56	81,7	Boost
3	16,78	90,3	Boost
4	83,9	77,7	Boost
5	16,78	95,3	Boost
6	41,95	88,2	Buck
7	8,39	97,0	Buck
8	33,56	89,1	Buck
9	8,39	97,0	Buck

Tabela 8: Rendimento das Topologias. Elaborado pelo autor.

5. Análise dos resultados

Os arranjos que possuem maiores correntes de entrada foram as que obtiveram menores rendimentos, são as topologias 1 e 4. Pelo fato de terem correntes mais elevadas as perdas por efeito Joule e por chaveamento são maiores.

Juntamente aos arranjos citados anteriormente são encontrados os arranjos 6 e 8 que não possuem elevada corrente de entrada. Porém, apresentam dependência de todo o sistema ligado a somente um conversor, o que tornaria todo o arranjo inviável devido ao fato de que quando houver uma deficiência e ou uma falha no conversor, todo o sistema se tornará obsoleto.

O conversor Boost mostrou ter menor rendimento que o conversor Buck, pelo fato da alta corrente circular pelo indutor e pela chave, que são elementos que causam grandes perdas. Já no Buck a alta corrente passa apenas pelos elementos passivos. Portanto, há correntes de menor valor circulando nos elementos que causam maiores perdas.

Dentre os que obtiveram os melhores rendimentos estão os dois com a menor corrente de entrada, arranjo 7 e 9, tendo perdas menores. Entretanto, há uma forte dependência do sistema a um número significativo de potência relacionado a somente um conversor.

Tendo em vista que 20% da potência gerada na topologia 7 e 25% da potência gerada na topologia 9 estão atreladas diretamente a somente um conversor, torna-se inviável situações de manutenção e ou falhas atreladas aos conversores. Porém, se comparado às topologias que possuem somente um conversor para todo o sistema, já se tornam mais atrativas.

O arranjo 3 foi montado no sentido tanto de se tentar obter uma menor dependência de um conversor em relação à potência gerada, quanto para se obter uma boa eficiência. Entretanto, em relação aos melhores rendimentos expressos na Tabela 8 que são as topologias 7 e 9, a topologia 3 ficou cerca de 7% abaixo. O que resulta em 90% de rendimento e uma perda de 1,82KW de potência do sistema em relação às topologias mais eficientes.

Houve um aumento do rendimento se comparado a todos os sistemas que usaram o conversor Boost e uma diminuição da dependência de conversores acoplados ao sistema, já que nesta topologia foram usados 10 conversores.

As topologias 3, 7 e 9 foram as que obtiveram os resultados mais significativos dentro dos critérios de rendimento e dependência do conversor.

Recomendações de trabalhos futuros podem partir do princípio da análise de rendimento de diferentes arranjos acopladas a conversores CC-CA.

Bibliografia

AGÊNCIA NACIONAL DE ENERGIA ELÉTRICA. **Bandeiras tarifárias valem a partir de janeiro:** 2015. Disponível em: < http://www.brasil.gov.br/infraestrutura/2015/01/sistema-de-bandeiras-tarifarias-sera-incorporado-nas-contas-em-janeiro>. Acesso em: 03 abr. 2017.

ANICETO, José Manuel Antunes. **CONVERSOR DC-DC COM BUSCA DE PONTO DE POTÊNCIA MÁXIMA (MPPT) PARA PAINÉIS SOLARES.** 2010. 110 F. Tese (Mestre) - Curso de Engenharia Elétrica, Faculdade de Ciências e Tecnologia, Universidade de Lisboa, Lisboa, 2010, Cap. 4.

BARBI, Ivo. **INTRODUÇÃO A CONVERSORES CC-CC.** 2001. Capítulo 2, Capítulo 3 e Capítulo 4. Disponível em: www.inep.ufsc.br. Acesso em: 24/02/2017.

BASTOS, Renan Fernandes. SISTEMA DE GERENCIAMENTO PARA CARGA E DESCARGA DE BATERIAS (CHUMBO ÁCIDO) E PARA BUSCA DO PONTO DE MÁXIMA POTÊNCIA GERADA EM PAINÉIS FOTOVOLTAICOS EMPREGADOS EM SISTEMAS DE GERAÇÃO DISTRIBUÍDA. 2013. 115 f. Dissertação (Mestrado) - Curso de Engenharia Elétrica, Universidade de São Paulo, São Carlos, 2013. Cap. 2.

BRAGA Renata Pereira. **ENERGIA SOLAR FOTOVOLTAICA; FUNDAMENTOS E APLICAÇÕES.** 2008. 80 f. Monografia (Especialização) - Curso de Engenharia Elétrica, Universidade Federal do Rio de Janeiro, Bacharel, Rio de Janeiro, 2008. Cap. 2.

CASTRO, Nivalde; BRANDÃO, Roberto. **Preço x custo da energia no setor elétrico brasileiro:** Valor Econômico. 2014. Disponível em: <http://www.portaldoeconomista.org.br/comunicacao/noticias_detalhes.php?notId=2764>. Acesso em: 03 jun. 2016.

CENTRO DE REFERÊNCIA PARA ENERGIA SOLAR E EÓLICA SÉRGIO BRITO. **Potencial Solar Sun Data**. Disponível em: < http://www.cresesb.cepel.br/index.php?section=sundata& >. Acesso em: 24 fev.2017.

DEUTSCHE WELLE, (Comp.). Energia solar: veja países com maior capacidade instalada: Sustentabilidade. 2013. Disponível em: <http://noticias.terra.com.br/ciencia/sustentabilidade/energia-solar-veja-paises-com-maiorcapacidade-instalada,bdde94fdabe30410VgnCLD200000dc6eb0aRCRD.html>. Acesso em: 03 jun. 2016.

MADEIRO, Carlos. **Nível de água de 85% das hidrelétricas é menor que em 2001, ano do apagão:** Cotidiano. 2015. Disponível em: http://noticias.uol.com.br/cotidiano/ultimas-noticias/2015/01/21/nivel-de-agua-de-85-das-hidreletricas-e-menor-que-em-2001-ano-do-apagao.htm>. Acesso em: 21 jan. 2016.

MINISTÉRIO DE MINAS E ENERGIA. **Governo prepara salto da energia solar em residências e empresas:** Em 10 anos, 700 mil unidades consumidoras deverão ter painéis fotovoltaicos. 2015. Disponível em: http://www.mme.gov.br/web/guest/area-de-imprensa/-/asset_publisher/AiNH1N2aVCzE/content/governo-prepara-salto-da-energia-solar-em-residencias-e-empresas;jsessionid=56033C46475CC198C2425FFA9F7883F0.srv154">http://www.mme.gov.br/web/guest/area-de-imprensa/-/asset_publisher/AiNH1N2aVCzE/content/governo-prepara-salto-da-energia-solar-em-residencias-e-empresas;jsessionid=56033C46475CC198C2425FFA9F7883F0.srv154">http://www.mme.gov.br/web/guest/area-de-imprensa/-/asset_publisher/AiNH1N2aVCzE/content/governo-prepara-salto-da-energia-solar-em-residencias-e-empresas;jsessionid=56033C46475CC198C2425FFA9F7883F0.srv154. Acesso em: 03 jun. 2015.

MOÇAMBIQUE, Nilton Eufrázio Martinho. APLICAÇÃO DE ALGORITMOS DE BUSCA DO PONTO DE MÁXIMA POTÊNCIA E CONTROLADORES LINEARES E/OU FUZZY PARA REGULAÇÃO DA TENSÃO TERMINAL DE PAINÉIS FOTOVOLTAICOS. 2012. 134 f. Dissertação (Mestrado) - Curso de Engenharia Elétrica, Universidade de São Paulo, São Carlos, 2012. Cap. 2.

PINHO, João Tavares; GALDINO, Marco Antônio. **MANUAL DE ENGENHARIA PARA** SISTEMAS FOTOVOLTAICOS. Rio de Janeiro: Revisada e Atualizada, 2014. 530 p. Disponível em: http://www.cresesb.cepel.br/publicacoes/download/Manual_de_Engenharia_FV_2014.pdf >. Acesso em: 31 mai. 2016.

POMILIO, José Antenor. **Fontes Chaveadas.** 2014. Capítulo 1 e Capítulo 8 Disponível em: http://www.dsce.fee.unicamp.br/~antenor/pdffiles/CAP8.pdf. Acesso em: 06/06/2016

REMES Chrystian Lenon. CARACTERIZAÇÃO POR SIMULAÇÃO NUMÉRICA DE PAINÉIS FOTOVOLTAICOS E MÉTODO DE RASTREAMENTO DO MÁXIMO PONTO DE POTÊNCIA BASEADO EM REDES NEURAIS ARTIFICIAIS. 2013. 91 f. Monografia (Especialização) - Curso de Engenharia Elétrica, Centro de Ciências Tecnológicas, Bacharel, Joinville, 2013. Cap. 2.

SISTEMA FURNAS DE GERAÇÃO E TRANSMISSÃO. Usina termelétrica Convencional: Parque Gerador. Disponível em: <http://www.furnas.com.br/hotsites/sistemafurnas/usina_term_funciona.asp>. Acesso em: 03 jun. 2016.

VILELA, Afrânio Ornelas Ruas. **PROJETO E CONSTRUÇÃO DE UM CONVERSOR BOOST CONTROLADO EM MODO DE TENSÃO.** 2011. 69 f. TCC (Graduação) - Curso de Engenharia Elétrica, Departamento de Engenha Elétrica, Universidade Federal de Viçosa, Viçosa, 2011. Cap. 2.

VILLALVA, Marcelo Gradella. **Conversor Eletrônico de Potência Trifásico para Sistema Fotovoltaico Conectado à Rede Elétrica.** 2010. 292 f. Tese (Doutorado) - Curso de Engenharia Elétrica, Faculdade de Engenharia Elétrica e Computação, Universidade Estadual de Campinas, Campinas, 2010. Cap. 2.

Anexos. Parte da Conta de luz da Empresa de Pequeno porte.

Cla	isse	1 5	Subclasse)(Dat
Indust Trifi	trial àsico	I	ndustrial	ANT 26	ERIOR
Tipo de Energ	Medição Gia kWh	Mer ARB13	dição 7009376	Leitura Ar 58.42	nterior 23
India Nova Ena Més: 09/2011 Apurado DIC FIC DICRI fensão: Notiti 11 /alor Encargo	cadores de 6 Mensal 2,72 1,00 2,72 0,00 na1=127/220 Uso Sist Distr Informac Valor R\$	Qualid N 1 V M in. ibulção ÇÕes da	ade de For Valore 10,87 7,52 5,88 6,60 = 117/202 V R\$851,90 e Faturam	necimento es Permitidos imestral 21,74 15,04 - Máx = 133/2 ento	Anuai 43,49 30,09 31 V
.nergia	1.101,00	36,65	Enc. Setoriais	447,79	13,89
nergia listribuição ransmissão	716,08	36,65 22,22 3,28	Enc. Setoriais Tributos Total	447,79 772,31 3.223,39	13,89 23,96 100,00
nergia Xistribuição Yansmissão	716,08 105,69 Hist	36,65 22,22 3,28	Enc. Setoriais Tributos Total	447,79 772,31 3.223,39	13,88
nergia Istribuição ransmissão Més/Ano IOV/16	716,08 105,69 Hist	36,65 22,22 3,28	Enc. Setoriais Tributos Total IO Consumo KWh 4.508	447,79 772,31 3.223,39 NO Média KWh/Dia F 150,26	13,89 23,96 100,00 Dias de aturement 30
nergia istribuição ransmissão Alês/Ano QV/16	716,08 105,69 Hist	36,65 22,22 3,28	Enc. Setoriais Tributos Total Io Consumo KWh 4. 508 2. 988	447,79 772,31 3.223,39 NO Média KWh/Dia F 150,26 90,54	13,85 23,96 100,00 Dias de aturament 30 33
nergia istribuição ansmissão des/Ano QV/16 UT/16 ET/16	716,08 105,69 Hist	36,65 22,22 3,28 órico d	Enc. Setoriais Tributos Total IO Consumo KWh 4.508 2.988 3.059	447,79 772,31 3.223,39 NO Média KWh/Dia F 150,26 90,54 98,67	13,85 23,90 100,00 Dias de aturament 30 33 31
norgia istobuição ransmissão OV/16 UT/16 ET/16 GO/16	716,08 105,69 Hist	36,65 22,22 3,28 Órico d	Enc. Setoriais Tributos Total Consumo kWh 4.508 2.988 3.059 2.949	447,79 772,31 3.223,39 NO Média KWh/Dia 150,26 90,54 98,67 101,68	13,85 23,96 100,00 Dias de aturament 30 33 31 29
Aergia istribuição iansmissão Aés/Ano QV/16 UT/16 ET/16 GO/16 UL/16	716,08 105,69 Hist	36,65 22,22 3,28 Órico d	Enc. Setoriais Tributos Total Io Consumo KWh 4.508 2.988 3.059 2.949 3.205	447,79 772,31 3.223,39 NO Média KWh/Dia F 150,26 90,54 98,67 101,68 103,38	13,85 23,90 100,00 Dias de aturament 30 33 31 29 31
Aergia stribuição ansmissão 0V/16 UT/16 ET/16 GO/16 UL/16 UL/16	716,08 105,69 Hist	36,65 22,22 3,28 órico d	Enc. Setoriais Tributos Total Consumo kWh 4.508 2.988 3.059 2.949 3.205 3.205 3.263	447,79 772,31 3.223,39 NO Média KWh/Dia F 150,26 90,54 98,67 101,68 103,38 105,25	13,85 23,91 100,00 Dias de aturament 30 33 31 29 31 31 31
ergia stabuição ansmissão DV/16 UT/16 ET/16 GO/16 UL/16 UL/16 A1/16	716,08 105,69 Hist	36,65 22,22 3,28 Órico d	Enc. Setoriais Tributos Total Consumo kWh 4.508 2.988 3.059 2.949 3.205 3.263 4.041	447,79 772,31 3.223,39 NO Média #Wh/Dia 90,54 90,54 98,67 101,68 103,38 105,25 -139,34	13,81 23,91 100,01 Dias de aturamen 30 33 31 29 31 31 29
ergia stribuição ansmissão OV/16 UT/16 ET/16 GO/16 UL/16 UL/16 UN/16 BR/16	716,08 105,69 Hist	36,65 22,22 3,28 Órico d	Enc. Setoriais Tributos Total Io Consumo KWh 4.508 2.988 3.059 2.949 3.205 3.263 4.041 3.289	447,79 772,31 3,223,39 NO Média KWh/Dia F 150,26 90,54 98,67 101,68 103,38 105,25 139,34 99,66	13,81 23,91 100,00 00,00 30 30 33 31 29 31 31 29 31 31 29 33
Aergia stribuição ansmissão OV/16 UT/16 ET/16 GO/16 UL/16 UL/16 UN/16 BR/16 AR/16	Hist	36,65 22,22 3,28 Órico d	Enc. Setoriais Tributos Total IO Consumo KWh 4.508 2.988 3.059 2.949 3.205 3.263 4.041 3.289 3.338	447,79 772,31 3.223,39 no Média KWh/Dia 90,54 90,54 98,67 101,68 103,38 105,25 139,34 99,66 119,21	13,83 23,91 100,01 Dias de aturamen 30 33 31 29 31 31 29 33 28
Anorgia Istribuição Iansmissão OV/16 UT/16 ET/16 GO/16 UL/16 UL/16 BR/16 BR/16 EV/16 EV/16	716,08 105,69 Hist	36,65 22,22 3,28	Enc. Setoriais Tributos Total Consumo kWh 4.508 2.988 3.059 2.949 3.205 3.263 4.041 3.289 3.338 1.939	447,79 772,31 3.223,39 NO Média #Wh/Dia 90,54 90,54 98,67 101,68 103,38 105,25 139,34 99,66 119,21 64,63	13,81 23,91 100,00 Dias de aturamen 30 33 31 29 31 31 29 31 31 29 33 28 30
Alergia Ale	Hist	36,65 22,22 3,28 Órico d	Enc. Setoriais Tributos Total Consumo KWh 4.508 2.988 3.059 2.949 3.205 3.263 4.041 3.289 3.338 1.939 3.426	447,79 772,31 3,223,39 NO Média KWh/Dia P 150,26 90,54 98,67 101,68 103,38 105,25 139,34 99,66 119,21 64,63 103,81	13,81 23,91 100,01 Dias de aturamen 30 33 31 29 31 31 29 31 31 29 33 28 30 33
Mes/Ano VOV/16 V	Hist	36,65 22,22 3,28 Órico d	Enc. Setoriais Tributos Total IO Consumo KWh 4.508 2.988 3.059 2.949 3.205 3.263 4.041 3.289 3.338 1.939 3.426 3.479	447,79 772,31 3,223,39 no Média KWh/Dia 90,54 90,54 98,67 101,68 103,38 105,25 139,34 99,66 119,21 64,63 103,81 124,25	13,8 23,9 100,0 0 0,0 0 0,0 0 0,0 0 0 3 3 3 1 29 31 31 29 31 31 29 33 28 30 33 28 30 33 28