

Tarea 1

Modelamiento, Implementación y Control de Micro-redes AC

Integrantes: Felipe Alemany
Cristóbal Medina M.
Axel Rivas
Profesores: Alex Navas
Auxiliares: Benjamín Moreno V.
Matías Alegría S.

Fecha de entrega: 11 de Septiembre 2024
Santiago, Chile

Índice de Contenidos

1. Pregunta 1	1
1.1. Parte a.-	1
1.2. Parte b.-	3
1.3. Parte c.-	3
1.4. Parte d.-	5
1.5. Parte e.-	7
2. Pregunta 2	8
2.1. Parte a.-	8
2.2. Parte b.-	9
2.3. Parte c.-	9
3. Pregunta 3	10
3.1. Parte a.-	10
3.2. Parte b.-	11
3.3. Parte c.-	11
3.4. Parte d.-	12
4. Extras	12
4.1. Parte a.-	12
4.2. Parte b.-	12

Índice de Figuras

1. Perspectiva externa del bloque de la transformada $abc-dq$	1
2. Perspectiva interna del bloque de la transformada $abc-dq$	1
3. Bloque de transformada $abc-\alpha\beta$	2
4. Transformación matemática $abc-\alpha\beta$	2
5. Bloque de transformada $\alpha\beta-dq$	2
6. Transformación matemática $\alpha\beta-dq$	2
7. Bloque que calcula la potencia activa y reactiva en base a las variables de voltaje corriente en el dominio dq	3
8. Perspectiva externa del bloque de control del lazo de corriente.	4
9. Perspectiva interna del bloque de control del lazo de corriente.	4
10. Respuesta al escalón de lazo de control de corriente.	5
11. Perspectiva externa del bloque de control del lazo de voltaje.	6
12. Perspectiva interna del bloque de control del lazo de voltaje.	6
13. Respuesta al escalón de lazo de control de tensión.	7
14. Diálogo de parametrización de variables $droop$	9
15. Diseño PLL.	10
16. Diseño de controlador secundario de frecuencia.	11
17. Diseño de controlador secundario de voltaje.	11

1. Pregunta 1

1.1. Parte a.-

Se construyó el bloque de transformada abc a dq de manera análoga para las señales de voltaje y corriente. Externamente el bloque se ve así:

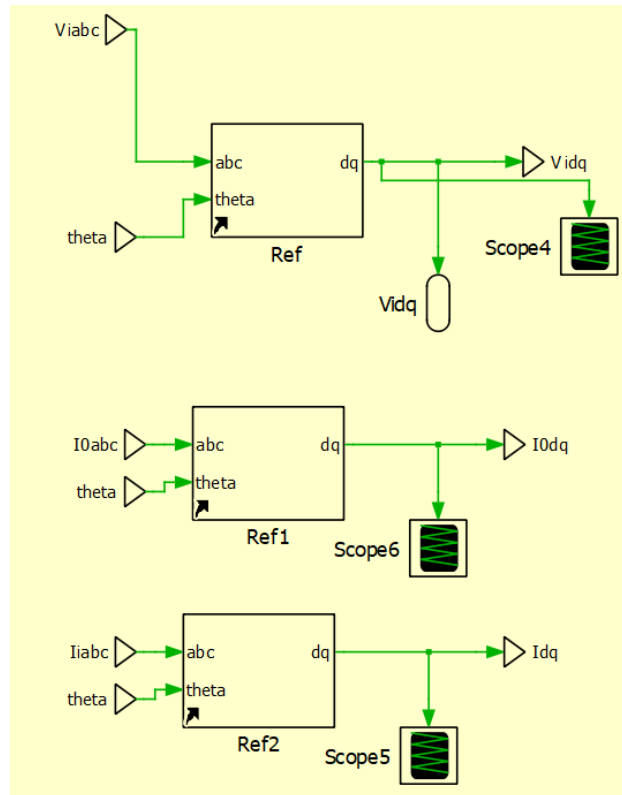


Figura 1: Perspectiva externa del bloque de la transformada abc - dq .

Dentro del bloque, se puede visualizar lo siguiente:

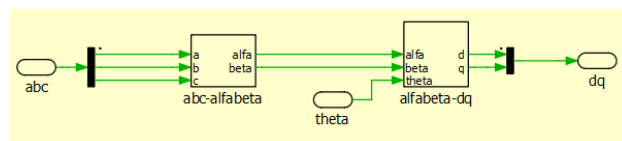
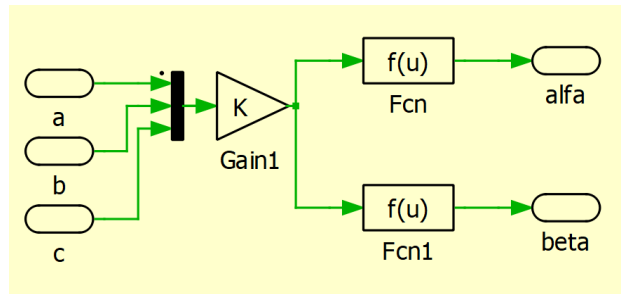
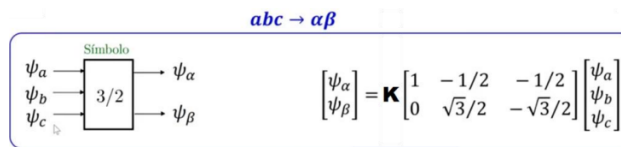


Figura 2: Perspectiva interna del bloque de la transformada abc - dq .

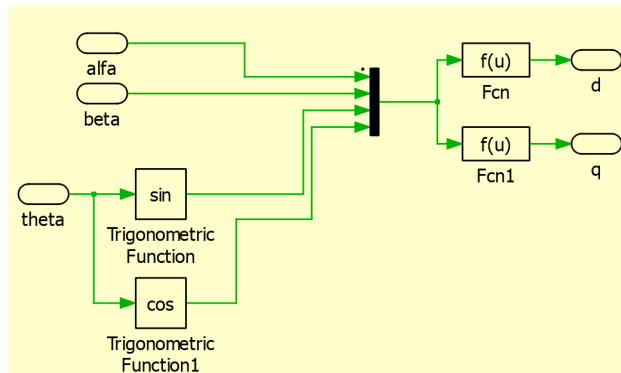
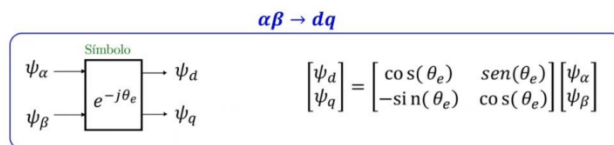
A partir de la Figura 2, se pueden ver los bloques de transformada abc - $\alpha\beta$ y $\alpha\beta$ - dq . Estos bloques se armaron de la siguiente forma:

- abc - $\alpha\beta$:

Figura 3: Bloque de transformada $abc-\alpha\beta$.Figura 4: Transformación matemática $abc-\alpha\beta$.

De acuerdo a lo visto en clases, a las señales abc se les aplicó la transformación que se visualiza en la Figura 4 para dar origen al dominio $\alpha\beta$ como se puede ver en la Figura 3, donde el valor de K fue inicializado en $\frac{2}{3}$, el bloque “Fcn” equivale a las operaciones matemáticas que dan origen a la primera fila de la matriz $\alpha\beta$ y el bloque “Fcn1” equivale a las operaciones matemáticas que dan origen a la segunda fila de la matriz $\alpha\beta$.

■ $\alpha\beta$ -dq:

Figura 5: Bloque de transformada $\alpha\beta$ -dq.Figura 6: Transformación matemática $\alpha\beta$ -dq.

De acuerdo a lo visto en clases, a las señales $\alpha\beta$ se les aplicó la transformación que se visualiza en la Figura 6 para dar origen al dominio dq como se puede ver en la Figura 5, donde el bloque “Fcn” equivale a las operaciones matemáticas que dan origen a la primera fila de la matriz dq y el bloque “Fcn1” equivale a las operaciones matemáticas que dan origen a la segunda fila de la matriz dq .

Cabe destacar que la idea de realizar la transformación del dominio abc al dominio dq es meramente por simplificación dado que se permite tratar los valores de voltaje y corriente como variables de corriente continua (DC).

1.2. Parte b.-

Utilizando las coordenadas dq , se creó el siguiente bloque capaz de hacer el cálculo de potencia activa y reactiva:

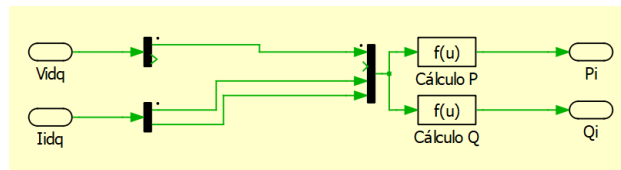


Figura 7: Bloque que calcula la potencia activa y reactiva en base a las variables de voltaje corriente en el dominio dq .

Como se puede visualizar en la Figura 7, el multiplexor tiene 4 entradas pero la segunda no recibe nada, esto ocurre debido a que al alinear el sistema de coordenadas dq con la dirección de la tensión (en particular, con el eje d), se logra que el voltaje en el eje q sea 0, lo cual permite una separación clara entre la potencia activa y la reactiva, simplificando el control de la potencia en sistemas de conversión de energía. En otras palabras, se requiere que el voltaje en el eje q sea 0. Luego, se siguen las siguientes fórmulas para el cálculo de P y Q:

$$P = kv_d i_d \quad (1)$$

$$Q = -kv_d i_q \quad (2)$$

Estas fórmulas se encuentran contenidas en los bloques “Cálculo P” y “Cálculo Q” respectivamente.

1.3. Parte c.-

Externamente, el bloque dentro del diagrama se puede visualizar de la siguiente forma:

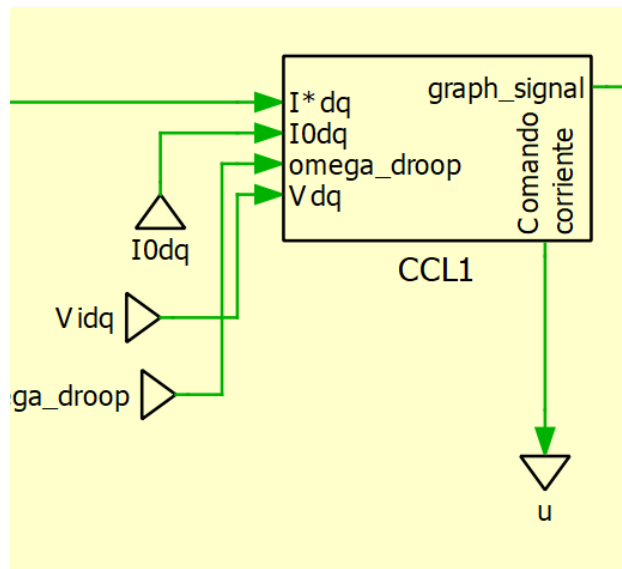


Figura 8: Perspectiva externa del bloque de control del lazo de corriente.

Internamente, se utilizó un control con términos cruzados visto en cátedra, tal como se puede ver en la siguiente figura:

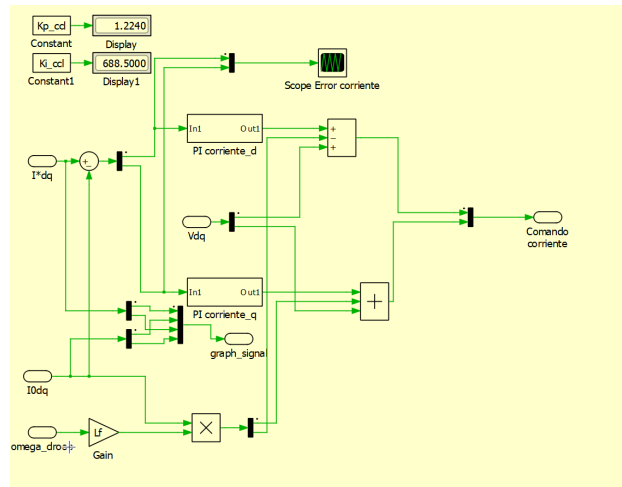


Figura 9: Perspectiva interna del bloque de control del lazo de corriente.

De acuerdo a lo visto en clases, a cada lazo de control primario se le dio como entrada un escalón con el fin de poder sintonizar los valores de las constantes proporcionales e integrales de los controladores PI, en función del valor de *overshoot* y tiempo de estabilización observado. La respuesta obtenida se pueden observar en la figura 10. Las fórmulas utilizadas para definir estos valores fueron:

$$k_p^i = 2L\zeta\omega_n \quad (3)$$

$$k_i^i = L\omega_n^2 \quad (4)$$

considerando ω_n como la frecuencia natural del controlador y ζ como coeficiente de amortiguamiento. Utilizando estas fórmulas, se determinó que los valores de k_p^i y k_i^i son 1.224 y 688.5 respectivamente, utilizando un ζ de 0.8 y un w_n de 900Hz. Estos coeficientes fueron usados para los controladores tanto de la corriente en d como en q.

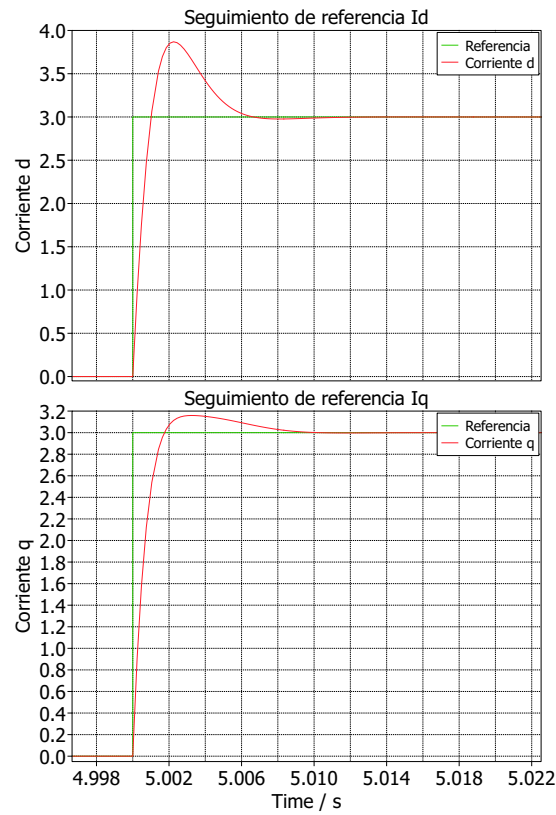


Figura 10: Respuesta al escalón de lazo de control de corriente.

1.4. Parte d.-

Externamente, el bloque dentro del diagrama se puede visualizar de la siguiente forma:

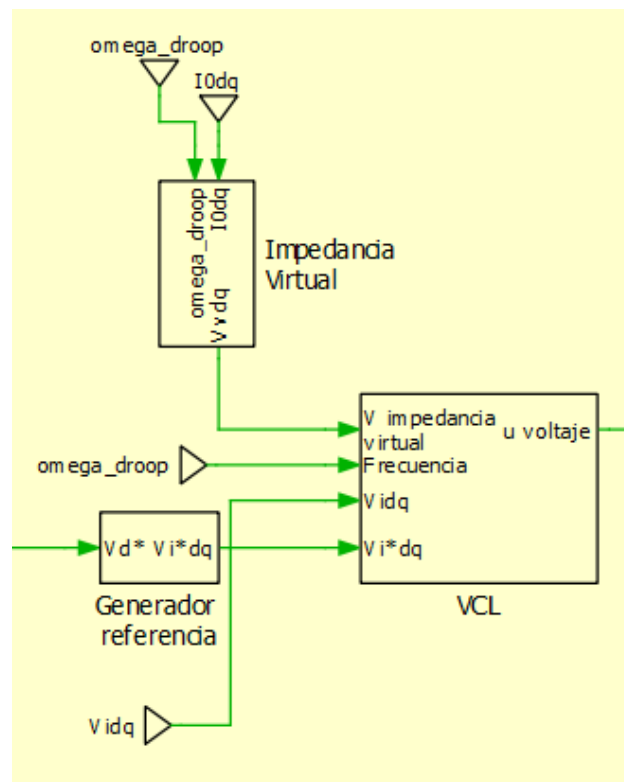


Figura 11: Perspectiva externa del bloque de control del lazo de voltaje.

Internamente, se utilizó un control con términos cruzados visto en cátedra, tal como se puede ver en la siguiente figura:

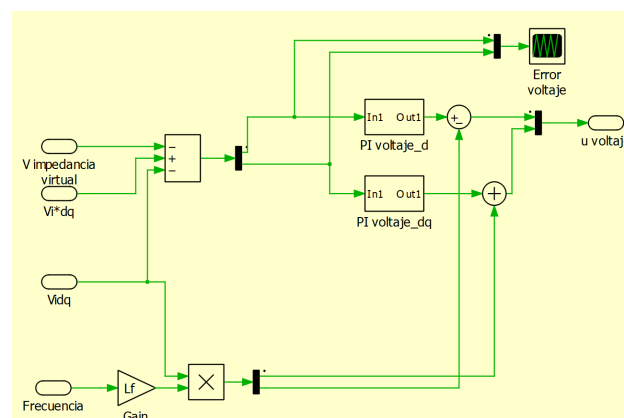


Figura 12: Perspectiva interna del bloque de control del lazo de voltaje.

De acuerdo a lo visto en clases, al modelo físico se le dio de entrada un escalón con el fin de observar su comportamiento, de esta manera fue posible estipular los valores de las constantes proporcionales e integrales de los controladores PI para cada entrada de voltaje en el dominio dq , las fórmulas utilizadas para definir estos valores fueron:

$$k_p^v = 2C\zeta w_n \quad (5)$$

$$k_i^v = Cw_n^2 \quad (6)$$

Utilizando estas fórmulas, se determinó que los valores de k_p^v y k_i^v son 0.0088 y 0.343 respectivamente, utilizando un ζ de 0.9 y un w_n de 70Hz. Estos coeficientes fueron usados para los controladores de voltaje tanto en d como en q.

La frecuencia natural escogida se eligió de tal forma que fuera como mínimo 10 veces más pequeña que aquella del lazo de corriente, con el objetivo de desacoplar los lazos de control. Luego, tanto esta como el coeficiente de amortiguamiento fueron seleccionados de tal forma de reducir lo más posible el error estacionario y reducir el valor del *overshoot* frente a un escalón. La simulación obtenida se puede observar en la figura 13.



Figura 13: Respuesta al escalón de lazo de control de tensión.

1.5. Parte e.-

Considerando los rangos de coeficiente de amortiguamiento y frecuencia recomendados para el lazo de control de corriente, se obtuvo la respuesta de la figura 10. Esta figura corresponde a la de los valores que causaron el menor *overshoot* observado, con un valor de aproximadamente 23 % para

la corriente d, 6 % y un tiempo de estabilización de 0.01 segundos para ambos.

2. Pregunta 2

2.1. Parte a.-

De acuerdo a lo visto en clases, para calcular la pendiente droop para cada potencia se debe seguir las siguientes fórmulas:

$$M_p = \frac{\Delta w}{P_{m\acute{a}x}} \quad (7)$$

$$M_q = \frac{\Delta w}{Q_{m\acute{a}x}} \quad (8)$$

En nuestra implementación se optó por crear un subsistema con parámetros regulables a través del diálogo de la figura 14, por lo que se usa internamente las siguientes fórmulas:

$$M_p = -\omega_0 \frac{(\delta_\omega)}{100 \cdot P_{max}};$$

$$M_q = -V_0 \frac{(\delta_V)}{100 \cdot Q_{max}};$$

donde δ_V y δ_ω son valores dentro de los rangos estipulados en el enunciado de la tarea: $[0.1 - 30]$ para la frecuencia; $[0.1 - 10]$ para la tensión. Se consideró inicialmente una variación de frecuencia de 5 % y de voltaje de 2 %, obteniéndose las pendientes droop $M_p = -1.6 \cdot 10^{-4}$ y $M_q = -7.33 \cdot 10^{-4}$.

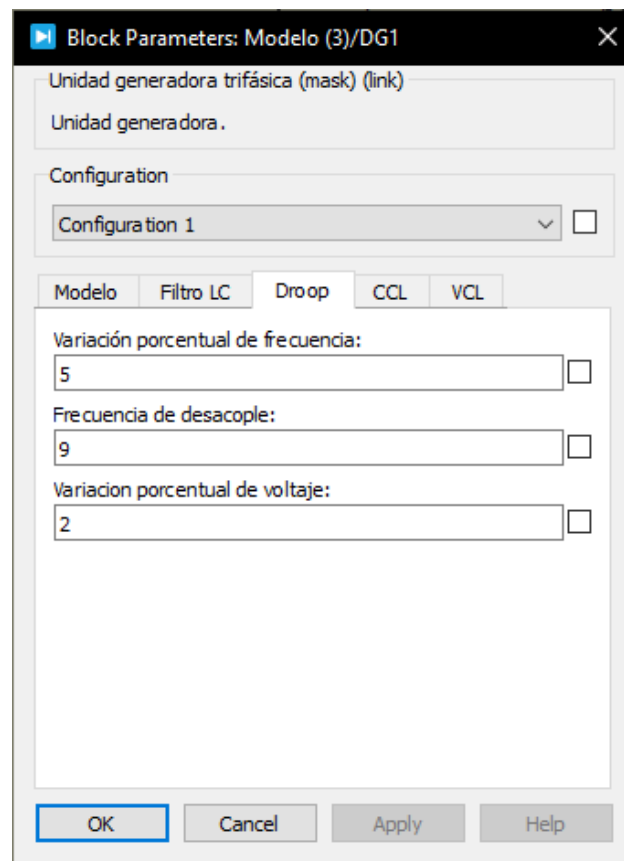


Figura 14: Diálogo de parametrización de variables *droop*.

Al realizar una simulación teniendo las 3 máquinas generadoras con la misma pendiente droop de potencia activa y reactiva, se obtuvieron los siguientes resultados:

De acuerdo a la simulación, la potencia...

2.2. Parte b.-

Siguiendo las instrucciones, se cambiaron las pendientes droop de potencia activa y reactiva de modo que cada unidad generadora tiene valores de pendientes distintas. De este modo, se obtuvieron los siguientes resultados:

De acuerdo a estas simulaciones, la potencia...

2.3. Parte c.-

Investigando lo pedido, en el artículo 5-62 de la Norma Técnica de Seguridad y Calidad de Servicio (NTSyCS) estrenada en Septiembre del 2020, se estipula que:

La evaluación del desempeño del Control de Frecuencia del SI se efectuará a través del cálculo del factor FECF para cada hora k , el cual se define a través de la siguiente expresión:

$$FECF(k) = 1 - \left| \frac{\Delta f_{m\acute{a}x}^*(k)}{\Delta f_{m\acute{a}x}} \right| \quad (9)$$

Donde:

- $\Delta f_{m\acute{a}x}^*(k)$: Desviación máxima instantánea del valor filtrado de medición de la frecuencia.
- $\Delta f_{m\acute{a}x}$: Desviación máxima de frecuencia en estado permanente que agota la totalidad de la reserva asociada al Control Primario de Frecuencia y el Control Rápido de Frecuencia.

De acuerdo a esto, la pendiente máxima recomendada será la que entregue un FECF lo más cercana a 1 dado que este será el que entregará el mejor desempeño del Control de Frecuencia. Para lograr esto, lo que se requiere es que se tenga un $\Delta f_{m\acute{a}x}^*(k)$ lo más pequeño posible y un $\Delta f_{m\acute{a}x}$ lo más grande posible.

3. Pregunta 3

3.1. Parte a.-

Se diseñó un PLL de acuerdo a las especificaciones recomendadas en las clases del curso, este fue colocado en la red con el fin de medir su frecuencia, el diseño se encuentra a continuación:

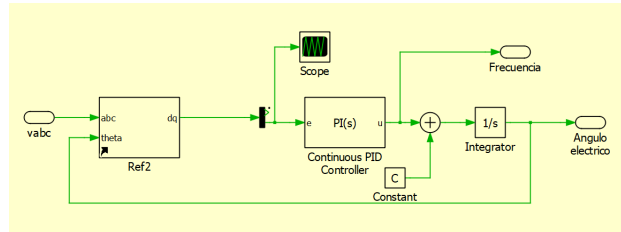


Figura 15: Diseño PLL.

El controlador PI utilizó las fórmulas:

$$k_p = 2\zeta w_n \quad (10)$$

$$k_i = w_n^2 \quad (11)$$

Donde los valores utilizados para el coeficiente de amortiguamiento ζ y la frecuencia natural w_n fueron 0.82 y 25 Hz respectivamente.

En base a esto, se realizó una simulación donde las 3 unidades de generación parten desconectadas y luego se conectan las 3 al mismo tiempo, los resultados fueron los siguientes:

Las mediciones otorgadas por el PLL indican que la frecuencia de la red toma un valor entre los rangos de X y Z, esto implica que...

3.2. Parte b.-

De acuerdo a lo pedido, se diseñó un controlador secundario que restaura la frecuencia de la red, su diseño se encuentra a continuación:

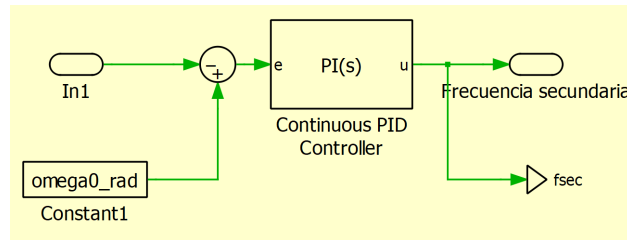


Figura 16: Diseño de controlador secundario de frecuencia.

El controlador PI diseñado utilizó las mismas fórmulas de la parte a.-. Sin embargo, de acuerdo a las recomendaciones dadas en cátedra, el control secundario mantiene el rango de operación del coeficiente de amortiguamiento que se utilizó en los demás PI pero opera con anchos de banda entre los 0.2 Hz y 1 Hz, por lo que se decidió ocupar un coeficiente de amortiguamiento de 0.82 y una frecuencia natural de 0.6 Hz. Dado que el control secundario opera a una frecuencia 10 veces menor que el control droop, se considera que este está desacoplado del control primario.

3.3. Parte c.-

De acuerdo a lo pedido, se diseñó un controlador secundario que restaura el voltaje para el promedio de tensión de la red, su diseño se encuentra a continuación:

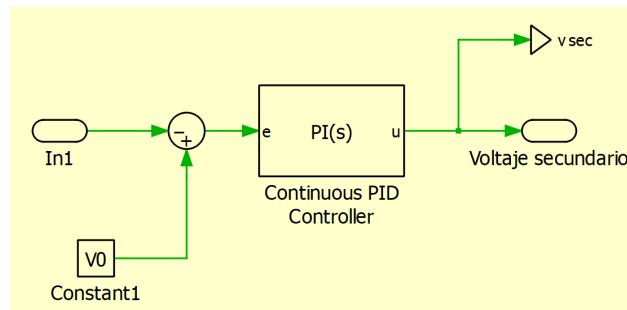


Figura 17: Diseño de controlador secundario de voltaje.

El controlador PI diseñado utilizó las mismas fórmulas de la parte a.-. Sin embargo, de acuerdo a las recomendaciones dadas en cátedra, el control secundario mantiene el rango de operación del coeficiente de amortiguamiento que se utilizó en los demás PI pero opera con anchos de banda entre los 0.2 Hz y 1 Hz, por lo que los valores del controlador son los mismos que los utilizados para el PI del control secundario de frecuencia.

Al realizar simulaciones con el controlador secundario de voltaje, se obtuvo que...

3.4. Parte d.-

4. Extras

4.1. Parte a.-

4.2. Parte b.-